

INSTITUTO POLITÉCNICO NACIONAL

ESCUELA SUPERIOR DE INGENIERÍA MECÁNICA Y ELÉCTRICA UNIDAD ZACATENCO DEPARTAMENTO DE INGENIERÍA ELÉCTRICA

ESTUDIO DE ESTABILIDAD ANTE PEQUEÑOS DISTURBIOS APLICADO EN AEROGENERADORES DE INDUCCIÓN

TESIS

QUE PARA OBTENER EL TÍTULO DE: INGENIERO ELECTRICISTA

PRESENTAN:

GALICIA ESCOBAR FÉLIX MANUEL HERNÁNDEZ ALEJANDRO MARTÍNEZ RAMÍREZ JAVIER

ASESORES: M. EN C. LÁZARO GONZAGA MERCEDES DR. OLGUÍN SALINAS DANIEL



MÉXICO, D.F.

JUNIO 2011.

INSTITUTO POLITECNICO NACIONAL ESCUELA SUPERIOR DE INGENIERIA MECANICA Y ELECTRICA UNIDAD PROFESIONAL " ADOLFO LOPEZ MATEOS"

TEMA DE TESIS

QUE PARA OBTENER EL TITULO DE POR LA OPCION DE TITULACION DEBERA(N) DESARROLLAR

INGENIERO ELECTRICISTA

TESIS COLECTIVA Y EXAMEN ORAL INDIVIDUAL

C. FÉLIX GALICIA ESCOBAR C. ALEJANDRO MANUEL HERNÁNDEZ C. JAVIER MARTÍNEZ RAMÍREZ

"ESTUDIO DE ESTABILIDAD ANTE PEQUEÑOS DISTURBIOS APLICADO EN AEROGENERADORES DE INDUCCIÓN."

SE DESARROLLARÁ UN ESTUDIO DE ESTABILIDAD ANTE PEQUEÑOS DISTURBIOS EN MÁQUINAS DE INDUCCIÓN QUE SE EMPLEA EN AEROGENERADORES, DONDE SE ANALIZARÁN LAS OSCILACIONES PROPIAS DEL SISTEMAS.

- GENERADORES DE INDUCCIÓN.
- SISTEMAS AEROGENERADORES.
- MODELADO DE LA MÁQUINA DE INDUCCIÓN.
- ESTABILIDAD ANTE PEQUEÑOS DISTURBIOS.
- ANÁLIS DEL ESTUDIO DE ESTABILIDAD ANTE PEQUEÑOS DISTURBIOS CON AEROGENERADORES.
- > CONCLUSIONES.
- RECOMENDACIONES.
- > REFERENCIAS.
- > APÉNDICES.

MÉXICO D.F., 18 DE ABRIL 2012.

ASESORES

M. EN C. MERCEDES LÁZARO GONZAGA.

M. EN C. CHRISTIAN DANIEL ESPERILLA VILLANUEVA.

M. EN C. GUILLERMO FERNANDO BALTAZAR HERNÁNDEZ.

ING. CESAR DAVID RAMÍREZ ORTIZ JEFÉ DEL DEPARTAMENTO ACADÉMICO DE INGENIERÍA ELÉCTRICA. Estudio de Estabilidad ante Pequeños Disturbios aplicado en Aerogeneradores Eléctricos de Inducción

AGRADECIMIENTOS

Primero que nada le doy gracias a Dios por haberme permitido terminar mi carrera profesional y por la familia que me dio, que cada día estuvieron a mi lado apoyándome para poder cumplir esta meta.

A mis padres les agradezco con amor y cariño por que sin escatimar esfuerzo alguno han sacrificado gran parte de su vida para formarse y educarme por que sin su ejemplo de superación, comprensión y confianza no hubiera sido posible la culminación de mi carrera profesional, el objetivo logrado también es de ustedes y la fuerza que me ayudo a conseguirlo fue su apoyo gracias. ¡Los amo!

Gracias a mi esposa Monserratt y a mi hijo Félix Manuel quienes permitieron que les robara un poco de tiempo para lograr cumplir este objetivo y que siempre fueron mi inspiración a superarme, de verdad mil gracias.

Agradezco muy en especial a nuestro Asesor Técnico la M. en C. Mercedes Lázaro Gonzaga ya que sin su apoyo incondicional, experiencia profesional y conocimientos no hubiésemos logrado esta meta, de verdad mil gracias respeto y admiración.

A los profesores de la ESIME Zacatenco que fueron un gran pilar en mis conocimientos y experiencia, en especial al Dr. Daniel Olguín Salinas y al M. en C. Ismael Albino Padilla, que sin sus conocimientos adquiridos no hubiésemos logrado cumplir este objetivo.

Gracias al Instituto Politécnico Nacional por permitir ser quien ahora soy y a la ESIME Zacatenco que nos permitió desarrollar nuestras habilidades a través de los conocimientos adquiridos.

Finalmente agradezco a todas aquellas personas que de una u otra forma, y de manera desinteresada, me brindaron toda la ayuda necesaria con la finalidad de lograr el desarrollo de un buen trabajo.

Félix Galicia Escobar.

AGRADECIMIENTOS

Primero que nada le doy gracias a Dios por haberme prestado vida para concluir mi carrera profesional.

Agradezco a mis padres por haberme brindado su apoyo, comprensión y tolerancia ya que ellos me formaron como la persona que ahora soy y sé que sin sus consejos no hubiera podido lograr nada en esta vida.

Le agradezco de gran manera a nuestro asesora la M. en C. Mercedes Lázaro Gonzaga ya que nos apoyo de forma incondicional para realizar este trabajo compartiendo su tiempo y sus conocimientos con nosotros y siempre estuvo ahí cuando la necesitábamos ya que siempre se mantuvo al pendiente de nosotros ¡GRACIAS!

También le agradezco al Dr. Daniel Olguín Salinas y al M. en C. Ismael Albino Padilla, que fueron un gran apoyo para poder realizar este trabajo y que siempre estuvieron en el momento que se les necesito ya que con sus conocimientos tiempo y esfuerzo logramos realizar con éxito este trabajo.

Gracias al Instituto Politécnico Nacional por permitirme estudiar en una escuela de alta calidad y a la ESIME Zacatenco que me permitió obtener el conocimiento y aptitudes necesarias para enfrentar esta vida.

Finalmente agradezco a todas aquellas personas que siempre estuvieron conmigo brindándome su apoyo y ayuda en especial a María Guadalupe Parra Cortes que es mi inspiración día a día para seguir adelante ya que me demostró que hay que luchar en cada momento de mi vida ¡GRACIAS!

Manuel Hernández Alejandro.

AGRADECIMIENTOS

A dios por que siempre ha estado presente en los momentos más importantes de mi vida.

Con mucho amor, cariño y respeto a mis padres Javier y Yolanda por haberme dado la vida, la educación, la determinación y la integridad de ser quien soy. Gracias por atreverse a confiar en mí; sin su apoyo este sueño nunca hubiera podido ser completado. Mil palabras no bastarían para agradecerles su apoyo, su comprensión y sus consejos en los momentos difíciles. Felicidades papás este logro es de ustedes.

Con especial amor y dedicación a mi esposa Dulce Leticia y mi hijo Emiliano que siempre me están apoyando para que juntos seamos una gran familia. Ustedes son la causa, razón y motivo que me inspiran a ser mejor cada día, su amor, alegrías y logros me impulsaron a llegar a esta meta.

A mis hermanas Yolanda Ibeth y Tania Karin por haber fomentado en mí el deseo de superación y el anhelo de triunfo en la vida.

A mis amigos y equipo de investigación Félix y Alejandro por su colaboración, interés e inteligencia para desarrollar este trabajo. Lo logramos.

A todos los maestros de la ESIME que de alguna u otra forma nutrieron mi mente y espíritu con su saber y conocimientos.

Un sincero agradecimiento a mi directora de tesis la M. en C. Mercedes Lázaro Gonzaga por su insistencia en abordar este desafío, por su permanente contribución en cada etapa de este trabajo, por su dedicación y aporte intelectual y por el ejemplo brindado ante cada uno de los requerimientos planteados.

Finalmente al Instituto Politécnico Nacional en especial a la gloriosa ESIME Zacatenco por haberme brindado la oportunidad de prepararme profesionalmente.

Javier Martínez Ramírez.

ACTA DE REVISIÓN DE TESIS	i
CARTA CESIÓN DE DERECHOS	ii
AGRADECIMIENTOS	iii
ÍNDICE	vi
ÍNDICE DE FIGURAS	ix
ÍNDICE DE TABLAS	xi
SIMBOLOGÍA	xii
RESUMEN	1
OBJETIVO GENERAL	2
OBJETIVOS PARTICULARES	2
PLANTEAMIENTO DEL PROBLEMA	3
JUSTIFICACIÓN	4
ALCANCE	5
ESTADO DEL ARTE	6
CADÍTULO I: CENEDADODES DE INDUCCIÓN	Q
1 1 INTRODUCCIÓN	o
1.2 PRINCIPIO DE OPERACIÓN	o Q
1.2 1 Definición de la méquine de inducción	0
1.2.1 Definición de la maquina de inducción	10
1.3 1 Deslizamiento del Potor	10
1.3.2 Frequencia del Rotor	10
1 4 CIR CUITO FOUIVALENTE	11
1.5 MODOS DE OPER ACIÓN	12
1.5 1 Par Inducido	12
1 6 FLUIO DE POTENCIA	15
1.6.1 Distribución de las Potencias	10
1 7 PARTES CONSTITUTIVAS DE LA MÁQUINA DE INDUCCIÓN	17
1 8 APLICACIONES	19
1.9 VENTAJAS Y DESVENTAJAS DE LA MÁQUINA DE INDUCCIÓN	
CADÍTULO DE GIOTEMAS A EDOCEMEDADODES	21
CAPITULO 2: SISTEMAS AEROGENERADORES	
2.1 INTRODUCCION	
2.2 EL AEROGENERADOR	21
2.3 COMPONENTES DEL AEROGENERADOR	21
2.4 CLASIFICACION DE AEROGENERADORES	24
2.4.1 Posición del Aerogenerador	24
2.4.2 Posición del equipo con respecto al tiempo	26
2.4.3 Número de Palas	27

ÍNDICE

2.5 GENERACIÓN EÓLICA	29
2.5.1 Generación en pequeña escala	30
2.5.2 De interconexión a las redes de distribución	30
2.5.3 Generación en mayor escala	30
2.6 SISTEMAS EÓLICOS AISLADOS	31
2.7 PARQUES EÓLICOS	31
2.7.1 Ventajas de la generación eólica	32
2.7.2 Desventajas de la energía eólica	
2.7.4 Características de un parque eólico	34
CAPÍTULO III: MODELADO DE LA MÁQUINA DE INDUCCIÓN	35
3.1 INTRODUCCIÓN	35
3.2 MODELO MATEMÁTICO.	35
3.3 MODELO EN FUNCIÓN DE CORRIENTES.	40
3.3.1 Modelo en función de flujos	43
3.4 MODELO LINEAL DEL GENERADOR DE INDUCCIÓN-BUS INFINITO	44
CAPÍTULO IV: ESTABILIDAD ANTE PEQUEÑOS DISTURBIOS	48
4.1 INTRODUCCIÓN	48
4.2 ESTABILIDAD Y CLASIFICACIÓN DE LA ESTABILIDAD DEL SISTEMA	
ELÉCTRICO DE POTENCIA	48
4.3 CLASIFICACIÓN DE ESTABILIDAD ANGULAR	49
4.4 ESTABILIDAD ANTE PEQUEÑOS DISTURBIOS.	50
4.6 LINEALIZACIÓN	53
4.7 RESPUESTA LIBRE DEL SISTEMA	54
4.8 OBTENCIÓN DE VALORES Y VECTORES PROPIOS (EIGENVALORES Y	
EIGENVECTORES).	55
4.9 INDICES DE AMORTIGUAMIENTO	58
4.10 MODOS DEL SISTEMA	59
4.11 CICLO DE FORMACIÓN DE LAS OSCILACIONES	60
4.12 MATRICES MODALES.	61
4.13 FACTORES DE PARTICIPACIÓN	62
CAPÍTULO V: ANÁLISIS DEL ESTUDIO DE ESTABILIDAD ANTE PEQUEÑOS	
DISTURBIOS CON AEROGENERADORES	66
5.1 INTRODUCCIÓN	66
5.2 DESCRIPCIÓN DEL SISTEMA DE PRUEBA	66
5.3 SISTEMA DE PRUEBA LA VENTA I	66
5.4 PARÁMETROS DEL AEROGENERADOR DE INDUCCIÓN MARCA VESTAS	
MODELO V-27 225/50kW-480V-60Hz	68

5.5 ANÁLISIS DE ESTABILIDAD ANTE PEQUEÑOS DISTURBIOS DEL SISTEMA DE	
PRUEBA	.68
5.6 COMPORTAMIENTO DEL DESLIZAMIENTO DE LOS GENERADORES DE	
INDUCCIÓN QUE SE ENCUENTRAN EN LA VENTA I	.68
5.7 MODOS DE OSCILACIÓN DEL GENERADOR DE INDUCCIÓN	.70
5.7.1 MODOS DE OSCILACION DEL GENERADOR V-27 50KW - 480V- 60Hz	.70
5.7.2 MODOS DE OSCILACION DEL GENERADOR V-27 225KW - 480V- 60Hz	.70
CONCLUSIONES	.89
RECOMENDACIONES	.90
REFERENCIAS	.90

APÉNDICES.

A. PRUEBAS PARA DETERMINACIÓN_DE PARAMETROS	96
A.1 Prueba de Vacío o de Rotor Libre	96
A.2 Prueba de Corto Circuito o de Rotor Bloqueado	98
B. VALORES EN POR UNIDAD DE LOS AEROGENERADORES	99
C. DIAGRAMAS DE FLUJO	102
D. PROGRAMAS EN FORTRAN	107
E. VALORES PARA LOS MODOS DE OSCILACIÓN DE LOS AEROGENERADORES.	123
F. COMPARACIÓN DE RESULTADOS OBTENIDOS LENGUAJE FORTRAN Y EN	
MATLAB	131

ÍNDICE DE FIGURAS

Figura 1.1 Circuito equivalente exacto por fase para una máquina.	12
Figura 1.2 Curva par velocidad Máquina de Inducción régimen de Motor.	13
Figura 1.3 Curva par velocidad Máquina de Inducción régimen Motor.	15
Figura 1.4 Curva par velocidad Máquina de Inducción régimen Generador.	16
Figura 1.5 Distribución de las Potencias en la Máquina de Inducción.	18
Figura 2.1 Componentes de un Aerogenerador	22
Figura 2.2 Torre de Celosía.	24
Figura 2.3 Torre Tubular.	24
Figura 2.4 Aerogenerador tipo Darrieus.	25
Figura 2.5 Aerogenerador tipo Panemonas.	25
Figura 2.7 Aerogenerador de eje Horizontal.	26
Figura 2.8 Aerogenerador de una Pala.	27
Figura 2.9 Aerogenerador de dos Palas.	27
Figura 2.10 Aerogenerador de tres Palas.	28
Figura 2.11 Aerogenerador Multípalas.	28
Figura 2.12 Gráfica del rendimiento aerodinámico de los tipo de palas	29
Figura 2.13 Topología de un parque eólico.	33
Figura 3.1 Sistema Maquina Bus Infinito.	35
Figura 3.2 Relación entre los ejes de las fases del estator y rotor con los ejes del marco de	
referencia dq	36
Figura 4.1 Clasificación de los problemas de inestabilidad en los Sistemas Eléctricos de Poten	icia 49
Figura 4.2 Valores Propios y su respuesta asociada, en el tiempo y plano complejo en los Sistemas Eléctricos de Potencia	57
Figura 4.3 Representación geométrica de la razón de amortiguamiento.	
Figura 4.4 Representación de valores propios y modos del sistema dinámico.	
Figura 4.5 Representación de la transformación modal.	62
Figura 5.1 Sistema de prueba.	66
Figura 5.2 Sistema de Generación "La Venta". Oaxaca.	67
Figura 5.3a Central eoloeléctrica de La Venta, Oaxaca, (CFE, 2004). [11].	67
Figura 5.3b Central eoloeléctrica de La Venta, Oaxaca, (CFE, 2011).	67
Figura 5.4 Curva par – velocidad para el Generador de Inducción Vestas modelo V-27 225/50kW-480V-60Hz	69
Figura 5.5 Comportamiento de los Eigenvalores de un sistema de 5° orden del Generador de	
Inducción de 8 polos, Vestas V-27- 50kW-480 V-Δ-60Hz	71
Figura 5.6 Comportamiento de los Eigenvalores de un sistema de 5° orden del Generador de Inducción de 8 polos. Vestas V-27- 50kW-480 V-A-60Hz	72

Figura 5.7 Comportamiento de los Modos 3, 4 referente al Estator en un sistema de 5° orden o	del
Generador de Inducción de 8 polos, Vestas V-27- 50kW-480 V-Δ-60Hz.	72
Figura 5.8 Comportamiento de los Modos de oscilación de un sistema maquina bus infinito d	e
un Generador de Inducción de 8 polos, Vestas V-27- 50kW-480 V-Δ-60Hz.	73
Figura 5.9 Comportamiento modal de los eigenvectores derechos (caso estable)	74
Figura 5.10 Comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos (caso estable)	74
Figura 5.11 Comportamiento modal de los factores de participación (caso estable)	75
Figura 5.12 Comportamiento modal de los eigenvectores derechos (caso inestable)	76
Figura 5.13 Comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos (caso inestable)	76
Figura 5.14 Comportamiento modal de los factores de participación (caso inestable)	77
Figura 5.15 Comportamiento modal de los eigenvectores derechos (punto crítico)	78
Figura 5.16 Comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos (punto crítico)	78
Figura 5.17 Comportamiento modal de los Factores de participación (punto crítico)	79
Figura 5.18 Comportamiento de los Eigenvalores de un sistema de 5° orden del Generador de)
Inducción de 6 polos, Vestas V-27- 225kW-480 V-Δ-60Hz	81
Figura 5.19 Comportamiento Modal 3, 4 referente al estator en un sistema de 5° orden del	
Generador de Inducción 6 polos Vestas V-27 225kW – $480V - \Delta - 60Hz$.	82
Figura 5.20 Comportamiento Modal 1, 2, 5 en un sistema de 5° orden del Generador de	
Inducción 6 polos Vestas V-27 225kW – $480V - \Delta - 60Hz$	82
Figura 5.21 Comportamiento modal de los eigenvectores derechos (caso estable)	83
Figura 5.22 Comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos (caso estable)	83
Figura 5.23 Comportamiento modal de los factores de participación (caso estable)	84
Figura 5.24 Comportamiento modal de los eigenvectores derechos (caso inestable)	85
Figura 5.25 Comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos (caso inestable)	85
Figura 5.26 Comportamiento modal de los factores de participación (caso inestable)	86
Figura 5.27 Comportamiento modal de los eigenvectores derechos (punto crítico)	87
Figura 5.28 Comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos (punto crítico)	87
Figura 5.29 Comportamiento modal de los factores de participación (punto crítico)	88
Figura A.1 Circuito equivalente exacto [1, 2, 4]	96
Figura A.2 Circuito equivalente en vacío [1, 2]	97
Figura A.3 Circuito equivalente en cortocircuito [2, 3, 4].	98

ÍNDICE DE TABLAS

Tabla 5.1 Parámetros del aerogenerador de inducción marca Vestas modelo
V-27 225/50kW-480V-60Hz en unidades reales
Tabla 5.2 Valores de deslizamiento para los tipos de estado de operación
de los generadores de 6 y 8 polos69
Tabla 5.3 Caso estable del comportamiento de los eigenvalores del generador de 8 polos70
Tabla 5.4 Caso inestable del comportamiento de los eigenvalores del generador de 8 polos70
Tabla 5.5 Caso punto crítico del comportamiento de los eigenvalores del generador de 8 polos 71
Tabla 5.6 Caso estable del comportamiento de los eigenvalores del generador de 6 polos80
Tabla 5.7 Caso inestable del comportamiento de los eigenvalores del generador de 6 polos80
Tabla 5.8 Caso punto crítico del comportamiento de los eigenvalores del generador de 6 polos.81
Tabla B.1 Parametros del Generador de Inducción VESTAS V27-225/50 kW, 60 Hz en pu101

SIMBOLOGÍA

n _{des}	Velocidad de deslizamiento de la máquina, [r.p.m.].
n _{sinc}	Velocidad de los campos magnéticos, [r.p.m.].
<i>n</i> _m	Velocidad mecánica del eje de la máquina, [r.p.m.].
f_e	Frecuencia del sistema, [Hz].
Р	Número de polos de la máquina.
R ₁	Resistencia del estator, $[\Omega]$.
R ₂	Resistencia de rotor, $[\Omega]$.
R _c	Resistencia de pérdidas en el núcleo,[Ω].
X ₁	Reactancia del estator, $[\Omega]$.
X ₂	Reactancia magnetizante, $[\Omega]$.
I ₁	Corriente del estator, [A].
I ₂	Corriente del rotor, [A].
Im	Corriente de magnetización, [A].
S	Deslizamiento.
P _{conv}	Potencia convertida por la máquina, [W].
E ₁	Tensión del núcleo, [V].
X _m	Reactancia del núcleo, [Ω].
Ie	Corriente del núcleo, [A].
V ₁	Tensión en el núcleo, [V].
P_g	Potencia promedio por fase, [W].
H _m	Constante de inercia en segundos.
T _m	Par Mecánico de entrada al generador.
T _e	Par eléctrico del generador.

Debido al gran avance tecnológico y al crecimiento que ha tenido la industria eléctrica, es necesario conocer las características del equipo que lo forma y el comportamiento que tienen estos, en los sistemas eléctricos de potencia, tanto de sistemas locales como interconectados.

En las últimas décadas se han originado serios problemas de estabilidad en diversos lugares causados por su uso e interconexión, es por ello que se han desarrollado diversas técnicas y métodos para detectar que los causa y cuáles son las zonas más vulnerables a este tipo de fenómenos.

Por otro lado, es necesario especificar qué tipo de dispositivos se encuentran en los sistemas que contribuyen al origen de disturbios o perturbaciones, que dañan al equipo incluyendo al personal que los maneja (en empresas o industrias), e incluso al resto de la población, lo que provoca como consecuencias principales: grandes pérdidas monetarias y mala producción de energía eléctrica hacia los usuarios.

Se desarrollará un estudio de estabilidad ante pequeños disturbios en máquinas de inducción que se emplea en aerogeneradores, donde se analizaran las oscilaciones propias del sistema.

OBJETIVOS PARTICULARES

- Conocer las características eléctricas y mecánicas del generador de inducción.
- Conocer y saber cómo se modela una maquina de inducción.
- Conocer y emplear la metodología de variables de estado.
- Conocer la importancia de lo que implica un estudio de estabilidad ante pequeños disturbios.
- Emplear un programa digital para realizar un estudio de estabilidad ante pequeños disturbios.
- Comparación de los resultados empleando dos programas de cómputo para simulación.

Uno de los problemas de estabilidad ante pequeños disturbios más frecuentes son la producción de oscilaciones electromecánicas de baja frecuencia, ya que debido al origen de pequeñas perturbaciones, durante su operación (estado permanente), traen como consecuencia fallas de estabilidad en el sistema. Es decir, se conoce como cambios repentinos de carga, de tal manera que si esta no respeta el límite de potencia en la unidad generadora se puede llegar a perder, en el momento de su operación [5,7,11,12,14].

Con los resultados obtenidos en el análisis de estabilidad ante pequeños disturbios en la máquina de inducción se puede conocer los límites de sus parámetros que la forman con el objeto de mejorar su operación en función de su diseño y recomendar mejoras de esta para un desempeño óptimo. Así mismo, recomendar como alternativas aquellos parámetros donde la máquina de inducción se comporte como un sistema robusto.

Comprender el estudio de estabilidad ante pequeños disturbios usando máquinas de inducción que se emplean en aerogeneradores; mediante el uso de programas de cómputo tanto de tipo comercial como de desarrollo.

Históricamente, la inestabilidad transitoria ha sido el problema de estabilidad dominante en la mayoría de los sistemas, y ha sido el foco de gran parte de la atención de la industria en materia de estabilidad del Sistema Eléctrico de Potencia.

Una clara comprensión de los diferentes tipos de inestabilidad y cómo se interrelacionan es esencial para el diseño y el funcionamiento satisfactorios de los sistemas de potencia.

La estabilidad del sistema de potencia es similar a la estabilidad de cualquier sistema dinámico, y tiene fundamentos matemáticos importantes.

La estabilidad del sistema de alimentación se ha reconocido como un problema importante para el funcionamiento seguro del sistema desde la década de 1920.

La estabilidad del sistema de potencia es la capacidad de un sistema de energía eléctrica, de recuperar un estado de equilibrio de funcionamiento después de ser sometido a una alteración física, haciendo prácticamente que todo el sistema permanezca intacto.

La estabilidad del sistema de alimentación es un problema único, sin embargo, es poco práctico para estudiar como tal. La inestabilidad de un sistema de energía puede tomar diferentes formas y puede estar influenciada por una amplia gama de factores, en el análisis de los problemas de estabilidad, la identificación de los factores esenciales que contribuyen a la inestabilidad y la formación de los métodos para mejorar el funcionamiento estable se facilita en gran medida con la clasificación de la estabilidad en las categorías adecuadas, estos se basan en las siguientes consideraciones [5,11,16]:

- La naturaleza física de la inestabilidad resultante;
- El tamaño de la perturbación en estudio;
- Los dispositivos, procesos y período de tiempo que deben tenerse en cuenta para determinar la estabilidad, y
- El método más apropiado de cálculo y la predicción de la estabilidad.

Debido a la alta dimensionalidad y complejidad de los problemas de estabilidad debemos de hacer simplificaciones para analizar los tipos específicos de problemas usando un grado de detalle apropiado de la representación del sistema y las técnicas analíticas apropiadas. Esto

facilita enormemente la clasificación de la estabilidad en las categorías adecuadas, es esencial para un análisis significativo y la resolución práctica de problemas de estabilidad.

Para realizar el estudio de estabilidad es necesario el conocer los eigenvalores de la matriz característica del sistema y para lograr esto existen dos métodos que son en el dominio de la frecuencia o en el tiempo como técnicas de análisis nodal y técnicas de identificación nodal e integración numérica [5,11,16].

CAPÍTULO I

GENERADORES DE INDUCCIÓN

1.1 INTRODUCCIÓN

Dentro de la gama de máquinas eléctricas, la máquina de inducción es la más empleada debido a su bajo costo de manufactura, su facilidad de manejo y su construcción robusta.

Su principal característica radica en que sólo tiene una fuente de excitación (sencillamente excitado), en tanto que las máquinas de cd y las máquinas síncronas en régimen motor requieren de dos fuentes de excitación (doblemente excitados).

Las corrientes que fluyen en el segundo devanado de la máquina de inducción son establecidas por el proceso de inducción magnética a través del acoplamiento con el devanado sencillamente excitado, de donde se deriva el nombre de máquina inducción [3, 4, 6].

1.2 PRINCIPIO DE OPERACIÓN

El principio de operación de una máquina de inducción está basado en tres leyes fundamentales que son la ley de Faraday, la ley de Lenz y la ley de Lorentz:

Ley de Faraday

- Si el flujo magnético que vincula un lazo (o vuelta) varía como una función de tiempo, se induce un voltaje entre sus terminales.
- 2) El valor de la f.e.m. inducida es proporcional a la velocidad del cambio de flujo.

$$e_{\rm ind} = \frac{d\phi}{dt} \tag{1.1}$$

Si el flujo magnético varía dentro de una bobina de *N* vueltas, la f.e.m. inducida está dada por [4,6]:

$$e_{\rm ind} = N \frac{d\phi}{dt} \tag{1.2}$$

 $e_{\text{ind}} = \text{f.e.m.}$ inducida en la bobina,[V].

donde: N = número de vueltas del alambre en la bobina. $\phi =$ flujo magnético que circula en la bobina, [Wb].

Ley de Lenz

Establece que la dirección de la f.e.m. inducida en una bobina es tal que si los extremos de ésta estuvieran en cortocircuito, se produciría en ella una corriente que generaría un flujo opuesto al cambio del flujo inicial.

Si una bobina tiene N espiras y el mismo flujo magnético circula en todas, la f.e.m. inducida en toda la bobina estará dado por [4]:

$$e_{\rm ind} = -N \frac{d\phi}{dt} \tag{1.3}$$

Puesto que la f.e.m. inducida se opone al cambio que lo causa, se incluye un signo menos en la ecuación (1.3).

Ley de Lorentz

Cuando un conductor que transporta corriente se coloca en un campo magnético se somete a una fuerza llamada fuerza electromagnética, la cual depende de la orientación del conductor con respecto a la dirección del campo [6].

Para esto primero se induce una tensión inducida en cada uno de los conductores mientras que el flujo pasa por ellos es aquí donde se aplica la ley de Faraday, a continuación la tensión inducida produce una corriente, la cual fluye por el conductor debajo de la cara del polo, a través de las barras extremas y regresa a través de los demás conductores.

Como el conductor que transporta corriente queda en el campo magnético este experimenta una fuerza mecánica también conocida como ley de Lorentz, esta ley siempre actúa en una dirección para arrastrar el conductor junto con el campo magnético [2,6]:

$$\mathbf{F}_m = q\left(\mathbf{u} \times \mathbf{B}\right) \tag{1.4}$$

donde F_m es la fuerza electromagnética, B es la intensidad del campo magnético , q es la carga y u es la velocidad de la carga.

1.2.1 Definición de la máquina de inducción

Se sabe que una máquina que sólo tiene los devanados de amortiguamiento es llamada máquina de inducción debido a que la tensión que se produce en el rotor (que origina la corriente y el campo magnético del rotor) es inducido en los devanados del rotor en lugar de estar físicamente conectado a través de alambres.

Una de las características que se observa de una máquina de inducción es que no necesita corriente de campo en corriente directa para que este entre en operación.

En las máquinas de inducción, el devanado del estator se alimenta con corriente alterna directamente proveniente de la red, y el rotor por inducción del estator [3,6].

1.3 CONCEPTOS BÁSICOS

1.3.1 Deslizamiento del Rotor

Puesto que una máquina de inducción depende de la tensión y la corriente del rotor, con frecuencias es más lógico hablar de su velocidad relativa. En general se utilizan dos términos para definir el movimiento relativo entre el rotor y los campos magnéticos. Uno de ellos es la *velocidad de deslizamiento*, definida como la diferencia entre la velocidad sincrónica y la velocidad del rotor [3,4,11]:

$$n_{\rm des} = n_{\rm sinc} - n_{\rm m} \tag{1.5}$$

 $n_{\text{des}} = \text{Velocidad de deslizamiento de la máquina,[r.p.m.].}$ Donde: $n_{\text{sinc}} = \text{Velocidad de los campos magnéticos,[r.p.m.].}$ $n_{\text{m}} = \text{Velocidad mecánica del eje de la máquina,[r.p.m.].}$

que a su vez esta dada por:

$$n_{\rm sinc} = \frac{120 f_e}{P} \tag{1.6}$$

 $n_{\text{sinc}} = \text{Velocidad de los campos magnéticos, [r.p.m.]}.$ Donde: $f_e = \text{Frecuencia del sistema, [Hz]}.$

P = Número de polos de la máquina.

El otro término utilizado para describir el movimiento relativo es el deslizamiento, el cual es la velocidad relativa expresada sobre una base en por unidad o en porcentaje. El deslizamiento está definido como [4]:

$$s = \frac{n_{\rm des}}{n_{\rm sinc}} \times 100\% \tag{1.7}$$

$$s = \frac{n_{\rm sinc} - n_{\rm m}}{n_{\rm des}} \times 100\%$$
(1.8)

Esta ecuación también puede expresarse en términos de la velocidad angular ω [rad/seg] como:

$$s = \frac{\omega_{\rm sinc} - \omega_{\rm m}}{\omega_{\rm des}} \times 100\% \tag{1.9}$$

1.3.2 Frecuencia del Rotor

Un motor de inducción trabaja induciendo tensiones y corrientes en el rotor de la máquina; por esa razón, a veces se le llama transformador rotante. Como transformador, el primario (estator) induce un voltaje en el secundario (rotor) pero, a diferencia del transformador, la frecuencia secundaria no es necesariamente la misma que la frecuencia primaria. Si el rotor de una máquina está bloqueado tal que no puede moverse, el rotor tendrá la misma frecuencia que el estator. Por el contrario, si el rotor gira a velocidad sincrónica, la frecuencia en el rotor será cero.

Para cualquier velocidad intermedia, la frecuencia del rotor es directamente proporcional a la diferencia entre la velocidad del campo magnético n_{sinc} y la velocidad del rotor n_m . Puesto que el deslizamiento del rotor está definido como [3,4,11]:

$$s = \frac{n_{\rm sinc} - n_{\rm m}}{n_{\rm sinc}} \tag{1.10}$$

La frecuencia del rotor puede ser expresada como:

$$f_r = s f_e \tag{1.11}$$

Existen varias formas alternativas útiles de esta expresión. Una de las expresiones más comunes se obtiene sustituyendo (1.10) del deslizamiento en la ecuación (1.11)

$$f_r = \frac{n_{\rm sinc} - n_{\rm m}}{n_{\rm sinc}} f_e \tag{1.12}$$

1.4 CIRCUITO EQUIVALENTE



Figura 1.1 Circuito equivalente exacto por fase para una máquina de inducción trifásica como motor [1, 2, 4].

Donde las variables para la máquina de inducción son:

R_1 = Resistencia del estator, [Ω].	I_m = Corriente de magnetización, [A].
R_2 = Resistencia de rotor, [Ω].	s = Deslizamiento en decimales.
R_c = Resistencia de pérdidas en el	P_{conv} = Potencia convertida por la
núcleo,[Ω].	máquina, [W].
X_1 = Reactancia del estator, [Ω].	E ₁ = Tensión del núcleo, [V].
X_2 = Reactancia magnetizante, [Ω].	X_m = Reactancia del núcleo, [Ω].
$I_1 = Corriente del estator, [A].$	I _e = Corriente del núcleo, [A].
$I_2 = Corriente del rotor, [A].$	V ₁ = Tensión en el núcleo, [V].

1.5 MODOS DE OPERACIÓN

Como se observa en la figura 1.2 se puede encontrar las distintas regiones sobre las cuales la máquina de inducción es capaz de trabajar, estos modos de operación son conocidos como: modo de frenado, modo de motor y modo de generador, los cuales son explicados a continuación.

1.5.1 Par Inducido

El par inducido τ_{ind} en una máquina se define como el par generado por la conversión de energía eléctrica en mecánica. Este par difiere del par real disponible en las terminales de la máquina en una cantidad igual a los pares de rozamiento propio y rozamiento con el aire de la máquina, el par inducido esta dado por la ecuación [2,4,11]:

$$\tau_{\rm ind} = \frac{P_{\rm conv}}{\omega_{\rm m}} \tag{1.13}$$

Donde: $\begin{array}{l} P_{conv} = Potencia \ mecánica \ desarrollada, [W].\\ \omega_m = Velocidad \ mecánica, [Rad/seg]. \end{array}$

Este par es también llamado par desarrollado de la máquina.

Dependiendo del valor del deslizamiento, se distinguen tres zonas distintas que caracterizan tres modos de funcionamiento, a saber: motor, generador y freno. Esto se observa en la figura 1.2 siguiente:



Figura 1.2 Curva par velocidad Máquina de Inducción régimen de Motor, Generador y Freno [2, 3, 4, 6].

1.5.1.1 Freno

Dentro del régimen de frenado en una máquina de inducción este se produce para los deslizamientos superiores a la unidad, lo que corresponde a las velocidades negativas, en esta situación el rotor gira en sentido contrario al campo giratorio, de tal manera que la máquina recibe energía de la red y energía mecánica por el eje, una característica importante de este modo de operación normalmente el deslizamiento toma valores entre 1 y 2 lo que da como resultado que [2, 3, 4, 6]:

La resistencia de carga se hace negativa y en consecuencia la potencia mecánica interna es de igual forma negativa haciendo que la máquina reciba energía mecánica por el eje.

Durante este periodo el frenado de la máquina recibe energía mecánica por el eje y también energía mecánica por la red, ocasionando grandes corrientes rotatorias, con las consiguientes pérdidas por efecto Joule tanto en el estator como en el rotor, que es el lugar donde se disipan las potencias que recibe la máquina en este modo de operación.

Por lo general este modo de operación se utiliza en la práctica cuando se desea parar rápidamente la máquina de inducción.

1.5.1.2 Motor

Representa el modo de funcionamiento más característico y corresponsable al rango de deslizamiento correspondiente entre 0 y 1. De acuerdo con la expresión $s = \frac{n_1 - n}{n_1}$ que nos da la velocidad del rotor en función de s [2, 3, 4, 6]:

$$n = n_1(1 - s) \tag{1.14}$$

El rango anterior corresponde a velocidades comprendidas entre n_1 (velocidad de sincronismo) y 0 (parada).

Si se tiene en cuenta el rango de variación de "s" en el régimen de motor entonces se tiene que:

- a) La potencia mecánica interna es positiva. Es decir, se transmite energía mecánica al eje.
- b) La potencia en el entrehierro es positiva, lo que indica un par electromagnético positivo.
- c) Si la potencia en el entrehierro es positiva, quiere decir que se transfiere energía en el sentido estator-rotor.

Como quiera además que la energía en el estator proceda de la red, la potencia eléctrica absorbida tendrá en el sentido de P_a . En definitiva, la potencia eléctrica que absorbe la máquina de la red es positiva. Ver figura 1.3 siguiente:



Figura 1.3 Curva par velocidad Máquina de Inducción régimen Motor [2, 3, 4, 6].

1.5.1.3 Generador

Dentro de los sistemas de operación que se conocen en una máquina de inducción, la operación en modo de generador se logra cuando se acciona una máquina de inducción a una velocidad mayor a la síncrona, logrando así la inversión de su par inducido y el funcionamiento de este en modo de generador. Ver figura 1.4.

En los modos de funcionamiento de la máquina de inducción encontramos que existe un par máximo ya sea para motor o para generador, en el caso de modo generador si se llegara a exceder el par máximo de generador vamos a obtener una velocidad excesiva.

Dentro de este modo de operación encontramos que el generador de inducción no es capaz de producir potencia reactiva pero si de consumirla ya que es necesario para poder mantener el campo magnético dentro de su estator, al igual debe de mantener la tensión en las terminales de la máquina al saber que no existe una corriente de campo lo cual nos va a proporcionar que no pueda ser capaz de controlar su propia tensión de salida [2, 3, 4, 6].

Las ventajas que podemos encontrar dentro de la máquina de inducción en modo de generador es su simplicidad ya que no requiere de circuitos externos, además de que no requiere que se conserve a una velocidad constante ya que únicamente deberá de estar operando a una velocidad mayor a la síncrona.



Figura 1.4 Curva par velocidad Máquina de Inducción régimen Generador [2, 3, 4, 6].

1.6 FLUJO DE POTENCIA

Ya que no hay fuentes eléctricas conectadas directamente al rotor de una máquina de inducción, la potencia que cruza el entrehierro en forma magnética antes de ser convertida a su forma eléctrica es la única fuente de la potencia suministrada al rotor. Específicamente, la potencia promedio que cruza el entrehierro debe ser igual a la suma de las pérdidas resistivas del rotor disipadas como calor y la potencia convertida en forma mecánica. La potencia promedio por fase P_g , que cruza el entrehierro para el circuito equivalente por fase de la figura 1.3 está dada por [3,4,11]:

$$P_g = I_2^2 R_2 \frac{R_2}{s} = I_2^2 R_2 + I_2^2 \frac{1-s}{s} R_2$$
(1.15)

Donde:

s = Deslizamiento de la máquina de inducción en %.

 P_g = Potencia promedio por fase, [W].

 I_2 = Corriente en el rotor, [A].

 R_2 = Resistencia en el rotor, [Ω].

Antes de la aplicación del circuito equivalente por fase en cualesquiera cálculos de desempeño, son necesarios los procedimientos de prueba para obtener los valores de los elementos en el circuito equivalente.

1.6.1 Distribución de las Potencias

La potencia que la máquina absorbe de la red, si V₁ es la tensión aplicada por fase, I₁ la corriente por fase y ω_1 el desfasamiento entre ambas magnitudes, será [1, 2, 4]:

$$P_1 = m_1 V_1 I_1 \cos \omega_1 \tag{1.16}$$

Esa potencia llega al estator, y una parte se trasforma en calor por el efecto Joule en sus devanados, cuyo valor es:

$$P_{Cu_1} = m_1 R_1 I_1^2 \tag{1.17}$$

Y la otra parte se pierde en el hierro P_{Fe1} . La suma de ambas perdidas representa la disipación total en el estator:

$$P_{p_1} = P_{Cu_1} + P_{Fe_1} \tag{1.18}$$

La potencia electromecánica que llega al rotor a través del entrehierro, y que se denomina P_a (potencia en el entrehierro), tendrá una magnitud:

$$P_a = P_1 + P_{p_1} \tag{1.19}$$

En el rotor aparecen unas pérdidas adicionales debidas al efecto Joule, $P_{cu2, y}$ de valor:

$$P_{Cu2} = m_2 R_2 I_2^{\ 2} \tag{1.20}$$

Las perdidas en el hierro del rotor son despreciables debido al pequeño valor de f_2 . La potencia que llegara al árbol de la máquina, denominada potencia mecánica interna, P_{mi} , será:

$$P_{mi} = P_a - P_{Cu2} \tag{1.21}$$

La potencia útil en el eje será algo menor, debido a las perdidas mecánicas por el rozamiento y ventilación; denominado P_m a estas pérdidas y P_u a la potencia útil, resultará:

$$P_u = P_{mi} - P_m \tag{1.22}$$

Lo anterior se muestra en la siguiente figura 1.5:



Figura 1.5 Distribución de las Potencias en la Máquina de Inducción [1, 2].

1.7 PARTES CONSTITUTIVAS DE LA MÁQUINA DE INDUCCIÓN

Una máquina de inducción tiene físicamente el mismo estator que una máquina sincrónica, pero la construcción del rotor es diferente.

Hay dos tipos diferentes de rotores que pueden disponerse dentro del estator de la máquina de inducción. Uno de ellos se llama rotor de jaula de ardilla, mientras que el otro es llamado rotor devanado.

Un rotor de jaula de ardilla de esta clase consiste en una serie de barras conductoras dispuestas entre ranuras labradas en la cara del rotor y cortocircuitadas en cada extremo por anillos de cortocircuitado. Este diseño hace referencia a un rotor de jaula de ardilla debido a que los conductores examinados en sí mismos se parecerían a los de las ruedas de ejercicio de las ardillas.

El otro tipo de rotor es el devanado. Este tiene un grupo completo de devanados trifásicos que son las imágenes especulares de los devanados del estator. Las fases de los devanados del rotor están conectadas usualmente en Y, y los extremos de los tres alambres del rotor están unidos a anillos rozantes dispuestos sobre el eje del rotor. Los devanados del rotor están cortocircuitados a través de escobillas montadas en los anillos rozantes. En las máquinas de inducción de rotor devanado, sus corrientes rotoricas son accesibles en las escobillas del estator, donde pueden ser examinadas y donde se puede insertar resistencia extra al circuito del rotor. Es posible obtener ventaja de este hecho para modificar la característica par-velocidad de la máquina de inducción [3, 4, 6].

1.8 APLICACIONES

La máquina de inducción en modo generador es empleada normalmente en molinos de viento ya que su tamaño y su simplicidad hacen de este un manejo fácil y seguro, además de que la máquina de inducción es muy útil para la generación debido a que no requiere de mucho mantenimiento, además de que los capacitores pueden ser capaces de poder corregir el factor de potencia logrando así un mejor manejo de economía [4, 6].

1.9 VENTAJAS Y DESVENTAJAS DE LA MÁQUINA DE INDUCCIÓN

En una máquina de inducción, se inducen corrientes a la frecuencia de deslizamiento en los devanados del rotor, cuando éste se desliza con respecto a la onda de flujo del estator que gira sincrónicamente. Estas corrientes del rotor originan una onda de flujo que al interactuar con la onda de flujo del estator producen un *par*. Cuando la carga en la máquina aumenta, disminuye la velocidad del rotor, ocasionando mayor deslizamiento y mayores corrientes inducidas en el rotor, y por consiguiente, mayor par [1, 4].

Unos de los hechos sobresalientes que afectan a las aplicaciones de la máquina de inducción es que el deslizamiento al cual se tiene el par máximo se puede controlar variando la resistencia del rotor. Una alta resistencia del rotor proporciona condiciones óptimas de arranque pero mal desempeño en el funcionamiento. Sin embargo, una baja resistencia del rotor puede ocasionar condiciones no satisfactorias de arranque [1, 2].

Su única desventaja es su factor de potencia relativamente bajo (de 0.85 a 0.90 a plena carga, para motores de 60 Hz de 4 polos, y es bastante menor a cargas ligeras y para máquinas de menores velocidades nominales). El bajo factor de potencia se debe al hecho de que se debe suministrar toda la excitación mediante potencia reactiva en retraso, que se toma de la fuente de CA [1].

CAPÍTULO II

SISTEMAS AEROGENERADORES

2.1 INTRODUCCIÓN

Los aerogeneradores constituyen el principal elemento de los sistemas de aprovechamiento de la energía eólica, los cuales están constituidos principalmente por un arreglo de palas, generador y torre. Los aerogeneradores funcionan al contrario de un ventilador, en lugar de utilizar electricidad para producir el viento, los aerogeneradores utilizan el viento para producir electricidad. El rotor convierte la fuerza del viento en energía rotatoria del eje, una caja de engranes aumenta la velocidad y un generador transforma la energía del eje en energía eléctrica. Por no ser constante la generación de energía eléctrica, se debe conectar a un sistema de regulación que posteriormente a través de conductores, se va a un transformador que eleva la tensión eléctrica, al aumentar la tensión se puede enviar a un sistema de red eléctrica [8,29,33].

2.2 EL AEROGENERADOR

Son generadores rotatorios que pueden generar según su aplicación en corriente directa en corriente alterna, máquinas síncronas o de inducción. Estos generadores son impulsados por turbinas que usan como fuente principal energía del viento y que pueden dar según las características del viento y las de la turbina, potencias de hasta 7.5 MW según la marca Enercon en la actualidad por unidad generadora [30,31,37].

2.3 COMPONENTES DEL AEROGENERADOR

Debido a la amplia gama de tamaños disponibles y de aplicaciones en los aerogeneradores, en la figura 2.1 se muestra cada una de las partes que conforman a un aerogenerador grande y a continuación se definirán brevemente cada una de ellas:


Figura 2.1 Componentes de un Aerogenerador [30].

a) Góndola

Se encuentra en la parte superior y dentro de ella se almacena el multiplicador, el generador eléctrico, anemómetro, controlador electrónico, eje de alta velocidad con su freno mecánico, freno de disco, mecanismo de orientación, sistema hidráulico, unidad de refrigeración y veleta [8,30,31].

Partes que conforman a la Góndola:

- Anemómetro: Su función principal es medir la velocidad del viento indicando en que momento debe operar el aerogenerador.
- Controlador electrónico: Su función es controlar el mecanismo de orientación.

- Eje de alta velocidad con su freno mecánico: Permite el funcionamiento del generador a una velocidad de 1500 y 1800 revoluciones por minuto (r.p.m.) y contiene un freno de disco de emergencia.
- Generador eléctrico: Su función es transformar la energía mecánica a energía eléctrica y en los aerogeneradores se utilizan tres tipos que son el generador jaula de ardilla, de rotor devanado y de imanes permanentes.
- Freno de disco: Es el medio principal de frenado y únicamente se usa cuando la velocidad del rotor es muy baja.
- Multiplicador: Su función es elevar la velocidad del giro para lograr la producción de energía eléctrica.
- Mecanismo de Orientación: Su función principal es mantener al aerogenerador en dirección contraria al viento.
- Sistema Hidráulico: Restaura los frenos aerodinámicos del aerogenerador.
- Unidad de Refrigeración: Se compone de un ventilador eléctrico y una unidad de refrigeración de aceite, el primero enfría el generador eléctrico y el segundo enfría el aceite del multiplicador.
- Veleta: Su función principal es medir la dirección del viento.

b) Turbina Eólica

Su función es recibir la energía del viento para poder transformarla en energía mecánica. Sus componentes que la forman son el buje, carenado y pala [8,30,31].

Partes que conforman la turbina eólica:

- Buje: Es el centro del rotor donde se colocan las palas y por la cual se transmite el movimiento hacia el generador, existen dos tipos de buje dependiendo del número de palas que un aerogenerador pueda tener: Rígido: este es para aerogeneradores de tres palas y Basculante, para aerogeneradores de dos palas.
- Carenado (Nariz): Es la cubierta en forma de cono que va ayudar a direccionar el viento hacia las palas para obtener una mayor movimiento.
- Pala: Su función principal es transformar la energía del viento en energía mecánica.

b) Torre

Es la encargada de soportar al Aerogenerador y cabe mencionar que existen dos tipos de torre como se muestran en la figuras 2.2 y 2.3 [8,21,30]:



Figura 2.2 Torre de Celosía [38].



Figura 2.3 Torre Tubular [37].

2.4 CLASIFICACIÓN DE AEROGENERADORES

En la actualidad existe toda una gran variedad de modelos de aerogeneradores, diferentes entre sí tanto por la potencia que proporcionada así como por el número de palas o incluso por la manera de producir energía eléctrica (aisladamente o en conexión directa con la red de distribución convencional). Pueden clasificarse, pues, atendiendo a distintos criterios [21,30,31]:

2.4.1 Posición del Aerogenerador

Existen dos tipos de posición para los aerogeneradores que a continuación se da una breve explicación de estas:

 a) Eje Vertical: La característica de estos aerogeneradores es que su eje está colocado de forma perpendicular al suelo, son conocidos como "VAWTs" (Vertical Axis Wind Turbines) y que en español significa (Aerogeneradores de eje Vertical). Existen tres tipos de estos aerogeneradores:

• Darrieus: Consisten en dos o tres arcos que giran alrededor del eje como se muestra en la siguiente figura 2.4:



Figura 2.4 Aerogenerador tipo Darrieus [42].

• Panemonas: Son cuatro o más semicírculos unidos al eje central. Su rendimiento es bajo, como se muestra en la figura 2.5:



Figura 2.5 Aerogenerador tipo Panemonas [43].

• Sabonius: Dos o más filas de semicilindros colocados opuestamente como se observa en la figura 2.6:



Figura 2.6 Aerogenerador tipo Sabonius [43].

 b) Eje horizontal. Son los más habituales y en ellos se ha centrado el mayor esfuerzo de diseño en los últimos años. Se los denomina también "HAWTs" (horizontal axis wind turbines) y que en español significan (Aerogeneradores de eje horizontal), como se muestran en la figura 2.7.



Figura 2.7 Aerogenerador de eje Horizontal [37].

2.4.2 Posición del equipo con respecto al tiempo

Las posiciones principales a las que se encuentra el equipo son las siguientes [21,30,31]:

- a) A Viento arriba: En la configuración viento arriba, el viento pasa primero sobre el rotor y después sobre la torre del aerogenerador, la principal ventaja de los aerogeneradores viento arriba es que se evita el abrigo del viento tras la torre y la mayoría de los aerogeneradores tienen este diseño y utilizan servomecanismos para mantener el plano del rotor en posición perpendicular a la dirección del viento. Estos sistemas no operan a alta velocidad, es decir, no intentan seguir la dirección del viento con gran dinámica. Los sistemas de control cuentan con algoritmos para la toma de decisiones al respecto, por ejemplo, sólo cambian la orientación del rotor cuando las estadísticas de la medición sugieren que la dirección del viento El principal inconveniente de los diseños viento arriba es que el rotor necesita ser bastante inflexible, y estar situado a una cierta distancia de la torre [21,30,31].
- b) A viento abajo: En la configuración viento abajo, el viento pasa primero sobre la torre y después sobre el rotor. Son pocos los diseños con rotores viento abajo, ya que cuando una de las aspas pasa por la "sombra eólica" de la torre se originan esfuerzos adicionales sobre la flecha del rotor, este problema es mayor para rotores de dos aspas, la ventaja que pueden

tener es que pueden ser construidos sin un mecanismo de orientación, si el rotor y la góndola tienen un diseño apropiado que hace que la góndola siga al viento pasivamente. En aerogeneradores con orientación viento abajo se emplea una técnica de orientación pasiva. Esta técnica está basada en el concepto de conicidad del rotor y, en una flexibilidad mayor de las aspas. Si la máquina ha estado orientándose de forma pasiva en la misma dirección durante un largo periodo de tiempo y no dispone de un mecanismo de orientación, los cables pueden llegar a sufrir una torsión excesiva [21,30,40].

2.4.3 Número de Palas

 a) Una pala: Estos aerogeneradores precisan un contrapeso en el otro extremo para equilibrar, su velocidad de giro es muy elevada, pero el inconveniente es que acorta la vida de la instalación. Un ejemplo de estos aerogeneradores se puede ver en la siguiente figura 2.8:



Figura 2.8 Aerogenerador de una Pala [44]

b) Dos palas: Este tipo de aerogeneradores tienen la ventaja de ahorrar el costo de una pala y su peso, pero suelen tener dificultades para penetrar en el mercado, en parte porque necesitan una mayor velocidad de giro para producir la misma energía de salida. Esto supone una desventaja tanto en lo que respecta al ruido como al aspecto visual. Un ejemplo de este diseño se puede observar en la figura 2.9:



Figura 2.9 Aerogenerador de dos Palas [42].

c) Tres palas: La mayoría de los aerogeneradores tienen este diseño, este aerogenerador está colocado como el aerogenerador clave para la generación eólica. La gran mayoría de las turbinas vendidas en los mercados mundiales poseen este diseño. Un ejemplo de esta figura se presenta en la figura 2.10.



Figura 2.10 Aerogenerador de tres Palas [37].

d) Multípalas: Este tipo de aerogeneradores mejor llamado modelo americano, debido a que una de sus primeras aplicaciones fue la extracción de agua en pozos de las grandes llanuras de aquel continente, contienes más de tres palas, y un ejemplo se puede observar en la siguiente figura 2.11.



Figura 2.11 Aerogenerador Multípalas [45].

2.4.3.1 Rendimiento de los aerogeneradores según el número de palas

En la figura 2.12 siguiente se muestra el rendimiento más favorable que puede llegar a tener el aerogenerador de acuerdo al número de palas y también las conclusiones a las que se llegaron a base de esta gráfica [21,30,31].



Figura 2.12 Gráfica del rendimiento aerodinámico de los tipo de palas [30].

- Los molinos multípala y Savonius obtienen su máximo rendimiento aerodinámico para TSR (Relación de Velocidad Periférica) pequeño, es decir, giran a baja velocidad; así mismo funcionan con velocidades de viento pequeño.
- El rendimiento aerodinámico y la potencia útil son superiores en los aparatos Darrieux y hélice.
- El rendimiento aerodinámico se mantiene siempre por debajo del límite de Betz, y se aproximaría a él si el TSR tendiese a infinito.
- Si el TSR es mayor que 3,5 las palas funcionan principalmente por empuje ascensional, y si es menor que 3,5 funcionan por arrastre.

2.5 GENERACIÓN EÓLICA

La generación eólica usa la energía cinética del viento para la producción de energía eléctrica, este tipo de generación no contamina y sólo se aplica en sitios cuyas características del viento la justifiquen pero tiene el inconveniente de operar en forma intermitente según la velocidad del viento en la zona de su instalación, los aerogeneradores también se pueden instalar en el mar en aquellas costas donde no hay presencia de ciclones y debida a su aplicación este tipo de generación se puede clasificar de tres formas básicamente:

2.5.1 Generación en pequeña escala

Es la generación con potencias de 250 KW a 500 KW hasta 1000 KW, estas unidades generadoras se usan para alimentar casas o pequeños ranchos que no pueden tener alimentación eléctrica convencional con redes de distribución y que normalmente requieren un respaldo para cubrir en las horas que no se puede generar la potencia por ausencia del viento.

Este tipo de generación se puede ver aplicada en usos domésticos o agrícolas e incluso en instalaciones industriales para desalación para abastecer electrodomésticos, iluminación, bombeos, instalaciones deportivas, etc. Este tipo de conexiones permite el uso de baterías o acumuladores por si lo que se desea abastecer está condicionado por un horario.

2.5.2 De interconexión a las redes de distribución

La conexión directa a la red viene representada por la utilización de aerogeneradores de potencias grandes (más de 10 ó 100 kW). Recordemos que la mayoría de esta generación es realizada gracias a la unión de varios aerogeneradores dando forma así al sistema y a lo que se conoce como un parque eólico. Por sus condiciones de producción, está limitada en porcentaje al total de energía eléctrica (en la conexión directa a la red). Se considera que el grado de penetración de la energía eólica en grandes redes de distribución eléctrica, puede alcanzar sin problemas del 15 al 20% del total, sin especiales precauciones en la calidad del suministro, ni en la estabilidad de la red.

2.5.3 Generación en mayor escala

Está representada por la utilización de aerogeneradores de potencias grandes (más de 10 ó 100 kW). Recordemos que la mayoría de esta generación es realizada gracias a la unión de varios aerogeneradores dando forma así al sistema y a lo que se conoce como un parque eólico. Por sus condiciones de producción, está limitada en porcentaje al total de energía eléctrica (en la conexión directa a la red). Se considera que el grado de penetración de la energía eólica en grandes redes de distribución eléctrica, puede alcanzar sin problemas del 15 al 20% del total, sin especiales precauciones en la calidad del suministro, ni en la estabilidad de la red.

2.6 SISTEMAS EÓLICOS AISLADOS

Los sistemas de potencia aislados son principalmente usados en áreas remotas donde el servicio de las líneas son anti-económicas para su instalación ya sea debido a la dificultad del terreno, derecho de vía o situaciones concernientes al medio ambiente.

La construcción de nuevas líneas de transmisión tiene un costo bastante alto aun sin contar con las restricciones mencionadas. Siendo así un sistema aislado podría ser más accesible para un lugar remoto que se encuentre a miles de kilómetros de las líneas de transmisión.

Para esto se podría utilizar un sistema eólico aislado, debido a que la energía suministrada por este es más económica en la actualidad, todo esto siempre y cuando se reúna lo necesario para explotar este tipo de energía, la energía eólica es intermitente ya que dependen de las condiciones del viento, por lo tanto este sistemas necesita de algún medio de almacenamiento para el exceso energía por días nublados o días con poco viento.

Cuando la velocidad del viento hace que la potencia entregada por el aerogenerador sea superior a la consumida es necesario algún método para restablecer el equilibrio antes de que las protección de la instalación desconecten al mismo, en estas circunstancias se suelen emplear las cargas de volcado en las que se disipa el exceso de energía, pueden emplearse como cargas de volcado ciertos consumos de accesorios de la instalación y se pueden emplear bancos de resistencia controladas por interruptores estáticos [29,20].

2.7 PARQUES EÓLICOS

Un parque eólico es una agrupación de aerogeneradores que transforman la energía eólica en energía eléctrica.

Los parques eólicos se pueden situar en tierra o en el mar, siendo los primeros los más habituales, aunque los parques en el mar han experimentado un crecimiento importante en Europa en los últimos años.

El número de aerogeneradores que componen un parque es muy variable, y depende fundamentalmente de la superficie disponible y de las características del viento en el emplazamiento. Antes de montar un parque eólico se estudia el viento en el emplazamiento elegido durante un tiempo que suele ser superior a un año. Para ello se instalan veletas y anemómetros. Con los datos recogidos se traza una rosa de los vientos que indica las direcciones predominantes del viento y su velocidad. Los parques eólicos proporcionan diferente cantidad de energía dependiendo de las diferencias sobre diseño, situación de las turbinas, y por el hecho de que los antiguos diseños de turbinas eran menos eficientes y capaces de adaptarse a los cambios de dirección y velocidad del viento [8,21,28].

2.7.1 Ventajas de la generación eólica

A continuación se mencionaran algunas de las ventajas de la generación eólica:

- Es un tipo de energía renovable ya que tiene su origen en procesos atmosféricos debidos a la energía que llega a la Tierra procedente del Sol.
- Es una energía limpia ya que no produce algún tipo de emisiones que contaminen a la atmósfera ni residuos contaminantes.
- No requiere de combustible que produzca dióxido de carbono (CO₂), por lo que no ayuda al incremento del efecto invernadero ni al cambio en el clima.
- Puede instalarse en espacios no aptos para otros fines, por ejemplo en zonas desérticas, cerca de las costas, en laderas áridas y muy empinadas.
- Puede convivir con otros usos del suelo, por ejemplo prados para uso ganadero o cultivos. Crea un elevado número de puestos de trabajo en las plantas de ensamblaje y las zonas de instalación.
- Su instalación es rápida, entre 4 meses y 9 meses.
- La utilización de esta generación de energía permite la autoalimentación de viviendas, terminando así con la necesidad de conectarse a redes de suministro, pudiendo lograrse autonomías superiores a las 82 horas, sin alimentación desde ninguno de los 2 sistemas.
- Posibilidad de construir parques eólicos en el mar, donde el viento es más fuerte, más constante y el impacto social es menor, aunque aumentan los costes de instalación y mantenimiento.

2.7.2 Desventajas de la energía eólica

Algunas de las desventajas que presenta la generación eólica son las siguientes:

• El aire al ser un fluido de pequeño peso específico, implica fabricar máquinas grandes y en consecuencia caras.

- Desde el punto de vista estético, la energía eólica produce un impacto visual inevitable, ya que por sus características precisa unos emplazamientos que normalmente resultan ser los que más evidencian la presencia de las máquinas.
- En este sentido, la implantación de la energía eólica a gran escala, puede producir una alteración clara sobre el paisaje, que deberá ser evaluada en función de la situación previa existente en cada localización.
- Un impacto negativo es el ruido producido por el giro del rotor, pero su efecto no es más acusado que el generado por una instalación de tipo industrial de similar forma, y siempre que estemos muy próximos a los molinos.
- También ha de tenerse especial cuidado a la hora de seleccionar un parque si en las inmediaciones habitan aves, por el riesgo mortandad al impactar con las palas, situar los molinos adecuadamente dejando espacio a las aves.

2.7.3 Topología de un parque eólico

A nivel mundial, las capacidades comerciales actualmente utilizadas en aerogeneradores van desde 1 hasta 4 MW, con voltaje en terminales de 600 V aproximadamente.

Se utilizan transformadores elevadores para conectar a cada aerogenerador a la red de media tensión (de 12 a 34.5 kV) [8,21,28]. Ver figura 2.13 siguiente:



Figura 2.13 Topología de un parque eólico [28].

2.7.4 Características de un parque eólico

- Variabilidad en la generación de energía: La variabilidad la podemos entender como los cambios que hay en la forma de producción de energía eólica debida a las características de viento ya que este no es constante y por consiguiente no se produce la misma cantidad de energía.
- Predicción de capacidad de generación: Para saber qué cantidad de energía eléctrica se puede producir es necesario tener una predicción del error de viento ya que esta es mucho mayor que el error de predicción de la carga, este error de predicción, disminuye cuando se involucran grandes áreas, ya que en un parque eólico el error de predicción de un día en adelanto se encuentra entre el 10% y 20%
- Requerimiento en códigos de red: Los códigos de red son criterios de confiabilidad y
 practicas formalizadas que constituyen la base de la operación, diseño y desarrollo de
 sistemas eléctricos, estos requerimientos o normas indican las responsabilidades de los
 productores de potencia y operadores del sistema eléctrico, a la vez que proporcionan a los
 fabricantes un marco de trabajo para el desarrollo de su equipo.

El código de red tiene como propósito definir los requerimientos mínimos y las condiciones para la conexión de generadores al sistema de energía eléctrica. De tal manera, los proyectos deben cumplir de forma obligatoria los lineamientos expresados en dicho código

Estabilidad del sistema: Los distintos tipos de aerogeneradores, poseen distintas características de control y como consecuencia diferentes posibilidades de proporcionar un soporte al sistema bajo condiciones normales o ante disturbios. Se requiere definir estrategias de operación y control similares a las centrales de generación convencionales, dependiendo del porcentaje de integración de energía eólica, así como, de la robustez del sistema.

CAPÍTULO III

MODELADO DE LA MÁQUINA DE INDUCCIÓN

3.1 INTRODUCCIÓN

Este capítulo presenta el modelo no lineal de 5° orden de la máquina de inducción como generador en dos versiones (corrientes y flujos electromagnéticos) con rotor jaula de ardilla, utilizando transformación de Park, y la técnica de variables de estado.

Para el desarrollo de este trabajo se considera el modelo empleado en una máquina de inducción como generador conectada a un "Bus Infinito", a través de una pequeña impedancia de red, simulando una línea de transmisión, mostrada en la figura 3.1; el cual es retomado de la referencia 11.



Figura 3.1 Sistema Maquina Bus Infinito.

3.2 MODELO MATEMÁTICO.

El modelo de la máquina de inducción puede describirse en el marco de referencia arbitrario. Existen tres marcos de referencia comúnmente más utilizados: el marco de referencia estacionario, cuando $\omega_0 = 0$; el marco de referencia del rotor, cuando $\omega_r = \omega_r$ y el marco de referencia síncrono, cuando $\omega_b = \omega_b$ [5,18]. Para el desarrollo del modelo no lineal de la máquina se presenta en el marco de referencia arbitrario.

En la figura 3.2, se muestra la relación entre los ejes de las fases del estator y del rotor con los ejes d y q del marco de referencia, esta representación se puede emplear para máquinas con rotor jaula de ardilla y rotor devanado [15]. Las ecuaciones de voltaje para cada uno de estos marcos de referencia se obtienen a partir de las ecuaciones en el marco de referencia arbitrario y mediante la asignación de la velocidad angular (ω) apropiada.



Figura 3.2 Relación entre los ejes de las fases del estator y rotor con los ejes del marco de referencia dq [18].

Ecuaciones de Voltaje: Estas ecuaciones de voltaje en el rotor y el estator de la máquina de inducción se expresan en los ejes d y q del estator y rotor [5,18]:

Estator:

$$-v_{ds} = R_s i_{ds} + \frac{1}{\omega_0} \frac{d}{dt} (\psi_{ds}) + \frac{\omega}{\omega_0} \psi_{qs}$$
(3.1)

$$-\mathbf{v}_{qs} = \mathbf{R}_{s}\mathbf{i}_{qs} + \frac{1}{\omega_{0}}\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{dt}}(\psi_{qs}) - \frac{\omega}{\omega_{0}}\psi_{ds}$$
(3.2)

Rotor:

$$0 = R_r i_{dr} + \frac{1}{\omega_0} \frac{d}{dt} (\psi_{dr}) + S \psi_{qr}$$
(3.3)

$$0 = R_r i_{qr} + \frac{1}{\omega_0} \frac{d}{dt} (\psi_{qr}) - S \psi_{dr}$$
(3.4)

Invirtiendo el signo del deslizamiento (S) a las ecuaciones (3.3) y (3.4), debido al efecto de la velocidad en el rotor; entonces también, se invierte el sentido en el par electromagnético y se le cambia el sentido de los flujos en el rotor.

Ecuaciones de Flujos Electromagnéticos: Son la relación entre las corrientes y enlaces de flujo, expresadas en los ejes *d* y *q* del estator y rotor [18]:

Estator:

$$\psi_{ds} = (X_{da} + X_s)i_{ds} + X_{da}i_{dr}$$
(3.5)

$$\psi_{qs} = (X_{qa} + X_s)i_{qs} + X_{qa}i_{qr}$$
(3.6)

Rotor:

$$\psi_{dr} = X_{s}i_{dr} + (X_{da} + X_{dr})i_{ds}$$
 (3.7)

$$\psi_{qr} = X_s i_{qr} + (X_s + X_{qr}) i_{qs}$$
(3.8)

Potencia Activa:

$$P_{s} = \left(V_{ds} i_{ds} + V_{qs} i_{qs} \right)$$
(3.9)

Par Electromecánico:

$$T_{el} = \left(\psi_{dr} i_{qr} - \psi_{qr} i_{dr} \right)$$
(3.10)

Donde:

 i_{ds} e i_{qs} = Corrientes en los ejes directo y en cuadratura del estator.

 i_{dr} e i_{qr} = Corrientes en los ejes directo y en cuadratura del rotor.

 $R_s y R_r$ = Resistencias del rotor y estator.

 $X_{da} y X_{qa} = Reactancia magnetizante.$

- X_s = Reactancia de armadura.
- X_r = Reactancia del rotor.
- X_{dr} = Reactancia del rotor en el eje d.
- X_{qr} = Reactancia del rotor en el eje q.
- $X_m = Reactancia mutua.$

Efectuando las operaciones en el marco de referencia del estator, por medio de la transformación de Park y obteniendo los valores en p.u., dan como resultado, nuevas ecuaciones de voltaje, flujos electromagnéticos y pares electromagnéticos, teniendo [18]:

Ecuaciones de Voltaje en el Estator:

$$-\mathbf{v}_{ds} = \mathbf{R}_{s}\mathbf{i}_{ds} + \frac{1}{\omega_{0}}\frac{d}{dt}(\psi_{ds}) + \frac{\omega}{\omega_{0}}\psi_{qs}$$
(3.11)

$$-v_{qs} = R_s i_{qs} + \frac{1}{\omega_0} \frac{d}{dt} (\psi_{qs}) - \frac{\omega}{\omega_0} \psi_{ds}$$
(3.12)

Ecuaciones de Voltaje en el Rotor:

$$0 = R_r i_{dr} + \frac{1}{\omega_0} \frac{d}{dt} (\psi_{dr}) + S \psi_{qr}$$
(3.13)

$$0 = R_r i_{qr} + \frac{1}{\omega_0} \frac{d}{dt} (\psi_{qr}) - S \psi_{dr}$$
(3.14)

Flujos Electromagnéticos en el Estator:

$$\psi_{ds} = (X_{da} + X_s)i_{ds} + X_{da}i_{dr}$$
(3.15)

$$\psi_{qs} = (X_{qa} + X_s)i_{qs} + X_{qa}i_{qr}$$
 (3.16)

Flujos Electromagnéticos en el Rotor:

$$\psi_{dr} = X_{s}i_{dr} + (X_{da} + X_{dr})i_{ds}$$
(3.17)

$$\psi_{qr} = X_{s}i_{qr} + (X_{s} + X_{qr})i_{qs}$$
(3.18)

Par Electromecánico:

$$T_{e} = \left(\psi_{ds}i_{qs} - \psi_{qs}i_{ds}\right)$$
(3.19)

Las ecuaciones de voltajes y flujos se pueden representar en forma compacta como en [18].

Si se sustituye $p = \frac{d}{dt}$ en las ecuaciones (3.11), (3.12), (3.13), (3.14), (3.15), (3.16), (3.17),

(3.18) y (3.19) y además sustituimos $\frac{\omega}{\omega_0} = 1$, se obtienen las siguientes ecuaciones:

Ecuaciones de Voltajes en el Estator:

$$-v_{ds} = R_s i_{ds} + \frac{p}{\omega_0} (\psi_{ds}) + \psi_{qs}$$
 (3.11.1)

$$-v_{qs} = R_s i_{qs} + \frac{p}{\omega_0} (\psi_{qs}) - \psi_{ds}$$
 (3.12.1)

Ecuaciones de Voltajes en el Rotor:

$$0 = R_{r}i_{dr} + \frac{p}{\omega_{0}}(\psi_{dr}) + S\psi_{qr}$$
(3.13.1)

$$0 = R_r i_{qr} + \frac{p}{\omega_0} (\psi_{qr}) - S \psi_{dr}$$
(3.14.1)

Las reactancias mutuas y propias del rotor y estator se pueden definir como:

$$X_{m} = X_{da} = X_{qa} = X_{ds} = X_{qs}$$
 (3.20)

$$X_{s} = X_{da} + X_{s} = X_{qa} + X_{s}$$
 (3.21)

$$X_{r} = X_{da} + X_{dr} = X_{qa} + X_{qr}$$
 (3.22)

y sustituyendo estas en las ecuaciones de flujos, se tiene:

Ecuaciones de Flujos en el Estator:

$$\psi_{ds} = X_s \, i_{ds} + X_m i_{dr} \tag{3.15.1}$$

$$\psi_{qs} = X_s \, i_{qs} + X_m i_{qr} \tag{3.16.1}$$

Ecuaciones de Flujos en el Rotor:

$$\psi_{dr} = X_m i_{ds} + X_r i_{dr} \tag{3.17.1}$$

$$\psi_{qr} = X_m i_{qs} + X_r i_{qr} \tag{3.18.1}$$

3.3 MODELO EN FUNCIÓN DE CORRIENTES.

La representación matricial de la máquina de inducción para estos fines se puede presentar en función de corrientes o de flujos electromagnéticos; por medio de las ecuaciones de voltaje, flujos electromagnéticos y par electromagnético; obteniendo un sistema de 5° orden, debido al número de ecuaciones involucradas en el modelo de la máquina de inducción.

A continuación, se muestra a este sistema en forma de arreglo matricial, en función de corrientes, luego se desarrolla este mismo modelo, pero en función de flujos electromagnéticos; ambos de 5° orden; para la realización de un análisis de estabilidad ante pequeños disturbios.

Ecuaciones de Voltajes en el Estator:

$$-v_{ds} = R_{s}i_{ds} + \frac{p}{\omega_{0}}(X_{s}i_{ds} + X_{m}i_{dr}) + (X_{s}i_{qs} + X_{m}i_{qr})$$
(3.23)

$$-v_{qs} = R_{s}i_{qs} + \frac{p}{\omega_{0}} (X_{s}i_{qs} + X_{m}i_{qr}) - (X_{s}i_{ds} + X_{m}i_{dr})$$
(3.24)

Ecuaciones de Voltajes en el Rotor:

$$0 = R_{r}i_{dr} + \frac{p}{\omega_{0}}(X_{m}i_{ds} + X_{r}i_{dr}) + S(X_{m}i_{qs} + X_{r}i_{qr})$$
(3.25)

$$0 = R_{r}i_{qr} + \frac{p}{\omega_{0}} (X_{m}i_{qs} + X_{r}i_{qr}) - S(X_{m}i_{ds} + X_{r}i_{dr})$$
(3.26)

Expresando a las ecuaciones (3.23), (3.24), (3.25) y (3.26), se tiene:

$$\begin{bmatrix} -v_{ds} \\ 0 \\ -v_{qs} \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_{s} + \frac{p}{\omega_{0}} X_{s} & \frac{p}{\omega_{0}} X_{m} & X_{s} & X_{m} \\ \frac{p}{\omega_{0}} X_{m} & R_{dr} + \frac{p}{\omega_{0}} X_{r} & SX_{m} & SX_{r} \\ -X_{s} & -X_{m} & R_{s} + \frac{p}{\omega_{0}} X_{s} & \frac{p}{\omega_{0}} X_{m} \\ SX_{m} & -SX_{r} & \frac{p}{\omega_{0}} X_{m} & R_{qr} + \frac{p}{\omega_{0}} X_{r} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{ds} \\ i_{dr} \\ i_{qs} \\ i_{qr} \end{bmatrix}$$
(3.27)

Si se sustituyen los flujos en la ecuación del par electromagnético, se tiene:

$$T_{e} = X_{s}i_{ds}i_{qs} + X_{m}i_{dr}i_{qs} - X_{s}i_{qs}i_{ds} - X_{m}i_{qr}i_{ds}$$
(3.28)

Desarrollando y agrupando (3.28), se tiene:

$$T_{e} = X_{m} \left(i_{dr} i_{qs} - i_{qr} i_{ds} \right)$$
(3.29)

Expresando la ecuación de movimiento de una máquina de inducción en función del par, despreciando a la resistencia y a las pérdidas por fricción y reemplazando a la velocidad angular ω por el deslizamiento (S) como variable [10,19], se tiene:

$$\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{dt}}(\omega_{\mathrm{r}}) = \frac{\omega_{\mathrm{0}}}{2\mathrm{H}_{\mathrm{m}}}(\mathrm{T}_{\mathrm{m}} - \mathrm{T}_{\mathrm{e}})$$
(3.30)

donde:

 H_m = Constante de inercia en segundos.

 $T_m =$ Par Mecánico de entrada al generador.

 $T_e = Par eléctrico del generador.$

Desarrollando la ecuación (3.30) y despejando T_m , se tiene:

$$T_{\rm m} = \frac{\omega_{\rm r}}{\omega_0} 2pH_{\rm m} + T_{\rm e}$$
(3.31)

Conociendo que $f_r = \frac{\omega_0}{\omega_b} = \eta_r$, donde, ω_0 es la velocidad angular síncrona, ω_b es la velocidad angular base y f_r es la Frecuencia en p. u. (η_r), por lo tanto, se sustituye el valor de la frecuencia

en la ecuación (3.31), resultando:

$$T_{\rm m} = p2H_{\rm m}\eta_{\rm r} + T_{\rm e} \tag{3.32}$$

y por último se sustituye el par electromecánico (3.29) en la ecuación del par mecánico (3.32), se tiene:

$$T_m = p2H_m\eta_r + X_m i_{rd}i_q - X_m i_{rq}i_d$$
(3.33)

de manera que el sistema en forma matricial resultante es:

$$\begin{bmatrix} -\mathbf{v}_{ds} \\ 0 \\ -\mathbf{v}_{qs} \\ 0 \\ T_{m} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{R}_{s} + \frac{\mathbf{p}}{\omega_{0}} \mathbf{X}_{s} & \frac{\mathbf{p}}{\omega_{0}} \mathbf{X}_{m} & \mathbf{X}_{s} & \mathbf{X}_{m} & \mathbf{0} \\ \frac{\mathbf{p}}{\omega_{0}} \mathbf{X}_{m} & \mathbf{R}_{dr} + \frac{\mathbf{p}}{\omega_{0}} \mathbf{X}_{r} & \mathbf{SX}_{m} & \mathbf{SX}_{r} & \mathbf{0} \\ -\mathbf{X}_{s} & -\mathbf{X}_{m} & \mathbf{R}_{s} + \frac{\mathbf{p}}{\omega_{0}} \mathbf{X}_{s} & \frac{\mathbf{p}}{\omega_{0}} \mathbf{X}_{m} & \mathbf{0} \\ \mathbf{SX}_{m} & -\mathbf{SX}_{r} & \frac{\mathbf{p}}{\omega_{0}} \mathbf{X}_{m} & \mathbf{R}_{qr} + \frac{\mathbf{p}}{\omega_{0}} \mathbf{X}_{r} & \mathbf{0} \\ -\mathbf{X}_{m} \mathbf{i}_{qr} & \mathbf{0} & \mathbf{X}_{m} \mathbf{i}_{dr} & \mathbf{0} & \mathbf{2}\mathbf{p}\mathbf{H}_{m} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{i}_{ds} \\ \mathbf{i}_{dr} \\ \mathbf{i}_{qs} \\ \mathbf{i}_{qr} \\ \mathbf{\eta}_{r} \end{bmatrix}$$
(3.34)

3.3.1 Modelo en función de flujos

Para formar el modelo de 5° orden en función de flujos electromagnéticos, conservan las ecuaciones de voltaje de la maquina tanto del estator como rotor, (ecuaciones (3.11) a la (3.14), pero se despejan las ecuaciones de los flujos electromagnéticos (ecuaciones (3.15) a la (3.18)), en función de las corrientes del estator y del rotor, obteniendo las siguientes ecuaciones:

$$i_{ds} = \frac{X_r \psi_{ds} - X_m \psi_{dr}}{X_r X_s - X_m^2}$$
(3.35)

$$i_{qs} = \frac{X_r \psi_{qs} - X_m \psi_{qr}}{X_r X_s - X_m^2}$$
(3.36)

$$i_{dr} = \frac{X_m \psi_{ds} - X_s \psi_{dr}}{X_m^2 - X_s X_r}$$
(3.37)

$$i_{qr} = \frac{X_{m}\psi_{qs} - X_{s}\psi_{qr}}{X_{m}^{2} - X_{s}X_{r}}$$
(3.38)

Sustituyendo las ecuaciones de las corrientes, en las ecuaciones de los voltajes originales y representándolas en forma matricial, se tiene:

$$\begin{bmatrix} -\mathbf{v}_{ds} \\ -\mathbf{v}_{ds} \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \left(\frac{R_{s}}{X_{r} X_{s} - X_{m}^{2}}\right) X_{r} + \frac{p}{\omega_{0}} & 1 & -\left(\frac{R_{s}}{X_{r} X_{s} - X_{m}^{2}}\right) X_{m} & 0 \\ -1 & \left(\frac{R_{s}}{X_{r} X_{s} - X_{m}^{2}}\right) X_{r} + \frac{p}{\omega_{0}} & 0 & -\left(\frac{R_{s}}{X_{r} X_{s} - X_{m}^{2}}\right) X_{m} \\ \left(\frac{R_{r}}{X_{m}^{2} - X_{x} X_{r}}\right) X_{m} & 0 & -\left(\frac{R_{r}}{X_{m}^{2} - X_{s} X_{r}}\right) X_{s} + \frac{p}{\omega_{0}} & S \\ 0 & \left(\frac{R_{r}}{X_{m}^{2} - X_{s} X_{r}}\right) X_{m} & -S & -\left(\frac{R_{r}}{X_{m}^{2} - X_{s} X_{r}}\right) X_{s} + \frac{p}{\omega_{0}} \end{bmatrix}$$
(3.39)

y sustituyendo corrientes en la ecuación (3.33), el sistema matricial resultante es:

$$\begin{bmatrix} -V_{ds} \\ -V_{ds} \\ 0 \\ 0 \\ T_{m} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \left(\frac{R_{s}}{X_{r} + s^{2}}\right) X_{r} + \frac{p}{\omega_{0}} & 1 & -\left(\frac{R_{s}}{X_{r} + s^{2}}\right) X_{m} & 0 & 0 \\ -1 & \left(\frac{R_{s}}{X_{r} + s^{2}}\right) X_{r} + \frac{p}{\omega_{0}} & 0 & -\left(\frac{R_{s}}{X_{r} + s^{2}}\right) X_{m} & 0 \\ \left(\frac{R_{r}}{X_{m}^{2} - x_{r} + x_{s}}\right) X_{m} & 0 & -\left(\frac{R_{r}}{X_{m}^{2} - x_{r} + x_{s}}\right) X_{s} + \frac{p}{\omega_{0}} & S & -\psi_{qr} \\ 0 & \left(\frac{R_{r}}{X_{m}^{2} - x_{r} + x_{s}}\right) X_{m} & -S & -\left(\frac{R_{r}}{X_{m}^{2} - x_{r} + x_{s}}\right) X_{s} + \frac{p}{\omega_{0}} & \psi_{dr} \\ -\left(\frac{X_{m}}{X_{r} + s^{2} - x_{m}^{2}}\right) \psi_{qr} & \left(\frac{X_{m}}{X_{r} + s^{2} - x_{m}^{2}}\right) \psi_{dr} & \left(\frac{X_{m}}{X_{r} + s^{2} - x_{m}^{2}}\right) \psi_{qs} & -\left(\frac{X_{m}}{X_{r} + s^{2} - x_{m}^{2}}\right) \psi_{ds} & 2pH_{m} \end{bmatrix}$$
(3.40)

3.4 MODELO LINEAL DEL GENERADOR DE INDUCCIÓN-BUS INFINITO.

Siendo este un sistema máquina bus infinito, presentando dos opciones de este modelo, (corrientes o flujos electromagnéticos), por lo que a continuación se muestran estos modelos, pero ya linealizados.

En las ecuaciones (3.34) y (3.40) del modelo de la máquina de inducción se les aplica la Series de Taylor, derivando parcialmente cada parámetro que se quiere analizar, obviamente en las ecuaciones del voltaje en el rotor se toma en cuenta el comportamiento del deslizamiento (ecuación (2.5))como en [10,15] teniendo:

Ecuaciones de Voltaje:

Estator:

$$-\Delta \mathbf{v}_{d} = \left(\mathbf{R}_{s} + \frac{\mathbf{p}}{\omega_{0}}\mathbf{X}_{s}\right)\Delta \mathbf{i}_{d} + \left(\frac{\mathbf{p}}{\omega_{0}}\mathbf{X}_{m}\right)\Delta \mathbf{i}_{rd} + (\mathbf{X}_{s})\Delta \mathbf{i}_{q} + (\mathbf{X}_{m})\Delta \mathbf{i}_{rq}$$
(3.41)

$$-\Delta v_{q} = \left(R_{s} + \frac{p}{\omega_{0}}X_{s}\right)\Delta i_{q} + \left(\frac{p}{\omega_{0}}X_{m}\right)\Delta i_{rq} - (X_{s})\Delta i_{d} - (X_{m})\Delta i_{rd}$$
(3.42)

Tomando en cuenta S, y sustituyendo en las ecuaciones de los voltajes en el rotor, para luego linealizarlas, se tiene:

$$S = 1 - \eta_r \qquad \Delta S = -\Delta \eta_r \qquad (3.43)$$

$$0 = \frac{p}{\omega_0} X_m \Delta i_d + \left(R_r + \frac{p}{\omega_0} X_r \right) \Delta i_{rd} + S X_m \Delta i_q - \Delta \eta_r X_m i_q + S X_r \Delta i_{rq} - \Delta \eta_r X_r i_{rq}$$
(3.44)

$$0 = -SX_{m}\Delta i_{d} + \frac{p}{\omega_{0}}X_{m}\Delta i_{q} + \left(R_{r} + \frac{p}{\omega_{0}}X_{r}\right)\Delta i_{rq} + \Delta\eta_{r}X_{m}i_{d} - SX_{r}\Delta i_{rd} + \Delta\eta_{r}X_{r}i_{rd} \qquad (3.45)$$

Ecuación del Par Electromagnético:

$$\Delta T_{m} = p2H_{m}\Delta\eta_{r} + X_{m}i_{q}\Delta i_{rd} + X_{m}i_{rd}\Delta i_{q} - X_{m}i_{d}\Delta i_{rq} - X_{m}i_{rq}\Delta i_{d}$$
(3.46)

Reacomodando las ecuaciones (3.41), (3.42), (3.43), (3.44) y (3.45) en forma matricial tenemos:

$$\begin{bmatrix} -\Delta v_{ds} \\ 0 \\ -\Delta v_{qs} \\ 0 \\ \Delta T_{m} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_{s} + \frac{p}{\omega_{0}} X_{s} & \frac{p}{\omega_{0}} X_{m} & X_{s} & X_{m} & 0 \\ \frac{p}{\omega_{0}} X_{m} & R_{rd} + \frac{p}{\omega_{0}} X_{r} & SX_{m} & SX_{r} & -\left(X_{m} i_{qs} + X_{r} i_{qr}\right) \\ -\Delta v_{qs} \\ 0 \\ -X_{s} & -X_{s} & -X_{m} & R_{s} + \frac{p}{\omega_{0}} X_{s} & \frac{p}{\omega_{0}} X_{m} & 0 \\ -X_{s} & -X_{s} & -X_{m} & R_{s} + \frac{p}{\omega_{0}} X_{s} & \frac{p}{\omega_{0}} X_{m} & 0 \\ -SX_{m} & -SX_{r} & \frac{p}{\omega_{0}} X_{m} & R_{qr} + \frac{p}{\omega_{0}} X_{r} & X_{m} i_{ds} + X_{r} i_{dr} \\ -X_{m} i_{qr} & X_{m} i_{s} & X_{m} i_{dr} & -X_{m} i_{s} & 2pH_{m} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta i_{ds} \\ \Delta i_{dr} \\ \Delta i_{qr} \\ \Delta n_{r} \end{bmatrix}$$
(3.47)

Si ahora factorizamos a "p" en la ecuación (3.47), se tiene:

$$\frac{p}{\omega_{0}} \begin{bmatrix} X_{s} & X_{m} & & & \\ X_{m} & X_{r} & & & \\ & & X_{s} & X_{m} & \\ & & & X_{s} & X_{m} & \\ & & & X_{m} & X_{r} & \\ & & & & & X_{m} & X_{r} & \\ & & & & & & X_{m} & X_{r} & \\ & & & & & & & X_{m} & X_{r} & \\ & & & & & & & & X_{m} & X_{r} & \\ & & & & & & & & X_{m} & X_{r} & \\ & & & & & & & & X_{m} & X_{r} & \\ & & & & & & & & X_{m} & X_{r} & \\ & & & & & & & & X_{m} & X$$

Si descomponemos la ecuación (3.48), se tiene:

$$p \begin{bmatrix} \Delta \mathbf{i} \\ \Delta \mathbf{i} \end{bmatrix} = \omega_0 \begin{bmatrix} -X_{\text{mot}}^{-1} R_{\text{mot}} & -X_{\text{mot}}^{-1} \Delta V_1 \\ \hline \frac{1}{-2H\omega_0} \Delta V_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta \mathbf{i} \\ \Delta \eta_r \end{bmatrix} + \omega_0 \begin{bmatrix} X_{\text{mot}}^{-1} \\ X_{\text{mot}}^{-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta V \\ \Delta T_m \end{bmatrix}$$
(3.49)

donde:

$$X_{mot} = \begin{bmatrix} X_{s} & X_{m} & & \\ X_{m} & X_{r} & & \\ & X_{m} & X_{r} \\ & & X_{m} & X_{r} \end{bmatrix}$$
(3.50)
$$R_{mot} = \begin{bmatrix} R_{s} & X_{s} & X_{m} \\ R_{s} & X_{s} & X_{m} \\ R_{r} & SX_{m} & SX_{r} \\ -X_{s} & -X_{m} & R_{s} \\ -SX_{m} & -SX_{r} & R_{r} \end{bmatrix}$$
(3.51)

siendo:

 X_{mot} = Matriz de reactancias de la máquina de inducción.

$$R_{mot}$$
 = Matriz de resistencias de la máquina de inducción.

$$\Delta \mathbf{V}^{\mathrm{T}} = \begin{bmatrix} -\Delta \mathbf{V}_{\mathrm{d}} & 0 & -\Delta \mathbf{V}_{\mathrm{q}} & \Delta \mathbf{T}_{\mathrm{m}} \end{bmatrix}$$
(3.52)

$$\Delta i^{T} = [\Delta i_{d} \quad \Delta i_{rd} \quad \Delta i_{q} \quad \Delta i_{rq} \quad \Delta \eta_{r}]$$
(3.53)

$$\Delta V_1^{T} = [0 - (X_m i_q + X_r i_{rq}) \quad 0 \quad (X_m i_d + X_r i_{rd})]$$
(3.54)

$$\Delta V_2 = \begin{bmatrix} -X_m i_{rq} & X_m i_q & X_m i_d & -X_m i_d \end{bmatrix}$$
(3.55)

pero,

$$\Delta V = \begin{bmatrix} \Delta V_{d} \\ 0 \\ \Delta V_{q} \\ 0 \end{bmatrix}$$
(3.56)

Ahora se hace lo mismo para el modelo de 5° orden en función de flujos (ecuación (3.40)), teniendo:

$$\frac{p}{\omega_{0}} \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 2H_{m}\omega_{0} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta\psi_{ds} \\ \Delta\psi_{ds} \\ \Delta\psi_{dr} \\ \Delta\eta_{r} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \left(\frac{R_{s}}{X_{r}X_{s}-X_{m}^{2}}\right)X_{r} & 1 & -\left(\frac{R_{s}}{X_{r}X_{s}-X_{m}^{2}}\right)X_{m} & 0 & -\left(\frac{R_{s}}{X_{r}X_{s}-X_{m}^{2}}\right)X_{m} & 0 \\ -1 & \left(\frac{R_{s}}{X_{r}X_{s}-X_{m}^{2}}\right)X_{r} & 0 & -\left(\frac{R_{s}}{X_{r}X_{s}-X_{m}^{2}}\right)X_{m} & 0 \\ \left(\frac{R_{r}}{X_{m}^{2}-X_{r}X_{s}}\right)X_{m} & 0 & -\left(\frac{R_{r}}{X_{m}^{2}-X_{r}X_{s}}\right)X_{s} & S & -\psi_{qr} \\ 0 & \left(\frac{R_{r}}{X_{m}^{2}-X_{r}X_{s}}\right)X_{m} & -S & -\left(\frac{R_{r}}{X_{m}^{2}-X_{r}X_{s}}\right)X_{s} & \psi_{dr} \\ -\left(\frac{X_{m}}{X_{r}X_{s}-X_{m}^{2}}\right)\psi_{qr} & \left(\frac{X_{m}}{X_{r}X_{s}-X_{m}^{2}}\right)\psi_{dr} & \left(\frac{X_{m}}{X_{r}X_{s}-X_{m}^{2}}\right)\psi_{qs} & -\left(\frac{X_{m}}{X_{r}X_{s}-X_{m}^{2}}\right)\psi_{ds} & 0 \end{bmatrix} \right]$$
(3.57)

$$p \begin{bmatrix} \Delta \psi \\ \Delta \psi \end{bmatrix} = \omega_{0} \begin{bmatrix} -X_{mot}^{-1} R_{mot} & -X_{mot}^{-1} \Delta i_{1} \\ \hline \frac{1}{-2H\omega_{0}} \Delta i_{2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta \psi \\ \Delta \eta r \end{bmatrix} + \omega_{0} \begin{bmatrix} X_{mot}^{-1} \\ \hline X_{mot}^{-1} \\ \hline \frac{1}{2H\omega_{0}} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta V \\ \Delta T_{m} \end{bmatrix}$$
(3.58)

CAPÍTULO IV

ESTABILIDAD ANTE PEQUEÑOS DISTURBIOS

4.1 INTRODUCCIÓN

En este capítulo se presentan las definiciones y clasificaciones de la estabilidad en los sistemas eléctricos de potencia, además de conocer los criterios de estabilidad ante pequeños disturbios cuando aparecen en ciertos fenómenos, a través de las características que conforman el tamaño del disturbio y el periodo de tiempo al cual está enfocado este tipo de estabilidad.

Históricamente, los fenómenos de inestabilidad transitoria han sido el problema de estabilidad dominante en la mayoría de los sistemas eléctricos de potencia, ya que este campo es similar a la estabilidad de cualquier sistema dinámico, y tiene fundamentos matemáticos importantes [5,11,15].

4.2 ESTABILIDAD Y CLASIFICACIÓN DE LA ESTABILIDAD DEL SISTEMA ELÉCTRICO DE POTENCIA

La estabilidad es una condición de equilibrio entre fuerzas opuestas. Dependiendo de la topología de red, el estado de funcionamiento del sistema y la forma de la perturbación, habrá diferentes conjuntos de fuerzas opuestas que pueden experimentar un desequilibrio que lleva a las diferentes formas de inestabilidad [5,13,14,15]

Debido a la alta dimensionalidad y complejidad de los problemas de estabilidad se deben de hacer simplificaciones para el análisis de los tipos específicos de problemas usando un grado de detalle apropiado de la representación del sistema y las técnicas analíticas apropiadas. Esto facilita la clasificación de la estabilidad en categorías adecuadas para un análisis significativo y la resolución práctica de problemas de energía a la estabilidad del sistema.

Los criterios a considerar para cada categoría de estabilidad son: de acuerdo a la naturaleza física del fenómeno, en el que la inestabilidad se puede observar; el segundo criterio a considerar es el tamaño de la perturbación, lo que influye en el método de cálculo y la predicción de la estabilidad y por último el periodo de tiempo que puede ser de corto o largo plazo, según los dos primeros criterios.

A continuación se muestra en la siguiente figura 4.1 el problema de estabilidad y su clasificación [5,14,16].



Figura 4.1 Clasificación de los problemas de inestabilidad en los Sistemas Eléctricos de Potencia (Adaptado de [13][16]).

4.3 CLASIFICACIÓN DE ESTABILIDAD ANGULAR.

La estabilidad angular del sistema de potencia puede clasificarse en dos grandes categorías: estabilidad ante grandes disturbios y estabilidad ante pequeños disturbios.

El método de uso más generalizado para el análisis de estabilidad ante grandes disturbios es el método de simulación en el dominio del tiempo que resulta adecuado para las dos categorías. Sin embargo un método cada vez más conocido y estudiado, es el método de análisis modal en el dominio de la frecuencia, el cual es adecuado únicamente para estudios de estabilidad ante pequeños disturbios o de pequeña señal. Se le conoce también ampliamente como "*análisis modal o análisis de valores propios*" y junto con el método de respuesta de frecuencia

conforman el llamado análisis modal [23], a continuación se mencionaran sus ventajas principales:

- La forma sistemática como se obtiene la información revela las características del fenómeno dinámico inherentes al sistema de potencia.
- Los modos débilmente amortiguados e inestables son seleccionados y pueden analizarse en detalle, lo que permite identificar sin ambigüedad el patrón de oscilación.
- No hay necesidad de aplicar disturbios, generalmente para cada condición del flujo de carga con un solo cálculo modal es suficiente.
- Se proporcionan índices para ubicar medidas amortiguadoras atenuantes tales como dispositivos estabilizadores de potencia.

Básicamente el uso de las técnicas de análisis lineal proporciona información de manera cuantitativa a nivel de sistema sobre la naturaleza de los modos dominantes, así determinar la fuente y la naturaleza de las oscilaciones y el desarrollo de posibles medidas correctivas para poder proponer dispositivos en el sistema para el desarrollo de algunas medidas correctivas en situaciones de inestabilidad. [5,11,16,24].

4.4 ESTABILIDAD ANTE PEQUEÑOS DISTURBIOS.

Es la habilidad de los sistemas de potencia para mantener el sincronismo durante pequeños cambios de las condiciones de operación básicamente relacionados con variaciones de cargas y generación. La estabilidad a pequeños disturbios depende del estado de operación inicial del sistema ya que en este tipo de análisis son consideradas únicamente pequeñas perturbaciones.

Ahora las pequeñas perturbaciones, son aquellas en las que es posible linealizar el sistema de estudio de ecuaciones algebraicas y diferenciales que permiten simular el comportamiento de este, más adelante se hablará en detalle sobre este tema.

El rango de tiempo de interés en estudios de estabilidad a pequeños disturbios está en el orden de 10 a 20 segundos aproximadamente después de un disturbio.

4.5 ANALISIS MODAL

REPRESENTACIÓN DE ESPACIO

La sustentación teórica empleada en este estudio se basa en conceptos de espacio de estados.

El estado de un sistema que representa la mínima cantidad de información necesaria acerca de éste en cualquier instante de tiempo, para que su futuro comportamiento pueda ser determinado sin referirse a su estado anterior.

Se definen las variables de estado del sistema, como el conjunto más pequeño de variables que determinan y describen totalmente el comportamiento del sistema en cualquier instante de tiempo, estas variables pueden ser cantidades físicas medibles, por ejemplo ángulo, velocidad, tensión ó pueden ser variables matemáticas abstractas no medibles u observables [12,13,24].

Las técnicas de análisis modal son métodos que consisten en la determinación de los eigenvalores (valores propios) y eigenvectores (vectores propios) a partir de la aplicación de un método lineal del sistema. Esta respuesta es obtenida calculando los eigenvalores de la matriz característica [A]. Sabiendo que la estabilidad se pierde si cualquiera de los eigenvalores tiene una parte real positiva. Para analizar el comportamiento dinámico de un sistema, este se puede describir como un conjunto de n ecuaciones diferenciales de primero o segundo orden que se puede representar como un sistema no lineal de la siguiente manera [5,11,24]:

$$\dot{x}_i = \frac{1}{a^n} = f_i(x_1, x_2, ..., x_n; u_1, u_2, u_r; t)$$

$$4.1)$$

Donde:

i = 1, 2, ..., *n n* = es el orden del sistema *r* = es el número de entradas

Esto se puede escribir de la siguiente manera utilizando notación vectorial de la matriz:

$$\dot{x}_i = f(x, u, t) \tag{4.2}$$

Donde:

$$x = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} \qquad u = \begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \\ \vdots \\ u_r \end{bmatrix} \qquad f = \begin{bmatrix} f_1 \\ f_2 \\ \vdots \\ f_n \end{bmatrix}$$

El vector columna "**x**" es referido como un *vector de estados*, y x_i son las *entradas de las variables de estado*. El vector columna "**u**" es el vector *de entradas para el sistema*. Estas son las señales externas que influyen en el desarrollo del sistema. El *tiempo* es denotado por "t", y la *derivada de la variable de estados x con respecto al tiempo* es " \dot{x} ". Si las derivadas de las variables de estados no son funciones explícitas del tiempo, el sistema es considerado como *autónomo*, para este caso la ecuación (4.2), es reducida de tal manera que se puede representar como:

$$x_i = f(x, u) \tag{4.3}$$

Las variables de salida pueden ser observadas en el sistema expresado en términos de las variables de estado y de las variables de entrada como:

$$y = g(x, u) \tag{4.4}$$

donde:

$$y = \begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \\ \vdots \\ y_m \end{bmatrix} \qquad g = \begin{bmatrix} g_1 \\ g_2 \\ \vdots \\ g_m \end{bmatrix}$$

El vector columna "y" es el vector de salidas, y "g" es el vector relacionado con las funciones no lineales de estado en función de las variables de estado y de las variables de entrada [5,11,25].

4.6 LINEALIZACIÓN.

La estabilidad de un sistema es completamente independiente de la entrada y el estado de un sistema estable con entrada cero, ya que siempre regresa al origen del espacio de estados, independientemente del estado inicial finito. Para linealizar un sistema se hace suponer que \dot{x}_0 es un vector de estado inicial y \dot{u}_0 un vector de entradas correspondiente a un punto de equilibrio cerca del cual el comportamiento del sistema cerca de una pequeña señal será investigado. Pero como \dot{x}_0 y \dot{u}_0 satisface a la ecuación (4.2), se tiene [5,11,24,38]:

$$\dot{x}_0 = f(x_0, u_0) = 0 \tag{4.5}$$

Perturbando el sistema de la ecuación anterior, tenemos:

$$x = x_0 + \Delta x \tag{4.6}$$

$$u = u_0 + \Delta x \tag{4.7}$$

Donde:

 Δ = denota un pequeño disturbio.

Ahora como las perturbaciones al sistema son pequeñas, las funciones no lineales como f(x, u) se pueden expresar en términos de la expansión de las Series de Taylor. Si se desprecian los términos de orden mayor, la aproximación de primer orden al modelo no lineal del comportamiento dinámico del sistema eléctrico de potencia, se puede expresar de la siguiente manera [5,11,26]:

$$\dot{x} = \dot{x}_{i0} + \Delta \dot{x}_i = f_i [(x_0 + \Delta x), (u_0 + \Delta u)]$$
(4.8)

$$x_i = f_i(x_0, u_0) + \frac{\partial f_i}{\partial x_1} \Delta x_1 + \dots + \frac{\partial f_i}{\partial x_n} \Delta x_n + \frac{\partial f_i}{\partial u_1} \Delta u_1 \frac{\partial f_i}{\partial u_r} \Delta u_r$$
(4.9)

De tal manera que la expresión lineal del sistema es:

$$\Delta x = A\Delta x + B\Delta u \tag{4.10}$$

donde:

 $\Delta x =$ Vector de estados de orden *n*.

A = Matriz Característica del Sistema de orden nxn.

B = Matriz de Estradas del Sistema de orden*nxn*.

 $\Delta u =$ Vector de control de entradas de orden *n*.

La matriz [A] contiene información del comportamiento del mismo durante una pequeña perturbación.

4.7 RESPUESTA LIBRE DEL SISTEMA

La respuesta natural del sistema básicamente representa la respuesta a las condiciones iniciales cuando no existe una fuerza externa de control, en este caso cuando el vector $\mathbf{u} = 0$ de tal manera que la podemos expresar como la ecuación (4.10). Ya que la solución \dot{x} , a la ecuación (4.10), es:

$$\Delta \dot{x} = A \Delta x \tag{4.11}$$

Pero considerando el caso multivariable para el valor de A tenemos que la solución natural se puede expresar como:

$$\dot{x}(t) = e^{[A]t} \tag{4.12}$$

donde:

$$e^{[A]t} = \sum_{k=0}^{\infty} \frac{[A]^k t^k}{k!}$$
(4.13)

Representando la ecuación (4.13), en forma de un conjunto de ecuaciones lineales con coeficientes constantes se tiene:

$$\Delta x(t) = \sum_{i=1}^{n} \phi_i c_i e^{\lambda_i t}$$
(4.14)

donde c_i = Indica el producto escalar $\Psi_{\Delta x(0)}$

Por lo tanto, el valor de la respuesta natural resultante del sistema de estudio sería:

$$\Delta x_i(t) = \phi_{i1}c_1e^{\lambda_1 t} + \phi_{i2}c_2e^{\lambda_2 t} + \dots + \phi_{in}c_ne^{\lambda_n t}$$
(4.15)

4.8 OBTENCIÓN DE VALORES Y VECTORES PROPIOS (EIGENVALORES Y EIGENVECTORES).

Se dice que un eigenvalor se define como un valor dado por un parámetro escalar λ para un vector ϕ diferente de cero [5,11]:

$$A\phi = \lambda\phi \tag{4.16}$$

Donde:

A = Es una matriz real para sistemas físicos de *nxn*.

 ϕ = Vector de *nx1*.

Para el cálculo de los eigenvalores la ecuación (4.16), se puede expresar como:

$$(A - \lambda I)\phi = 0 \tag{4.17}$$

Donde I es la matriz identidad de la ecuación (4.16) y para una solución no trivial la expresión es:

$$\det(A - \lambda I) = 0 \tag{4.18}$$

Cabe señalar que los eigenvalores para cualquier sistema pueden ser reales o complejos, en estos últimos, se pueden encontrar en pares conjugados; además si el valor de los eigenvalores de una matriz real son complejos, el valor de los eigenvectores también lo será.

Así mismo las soluciones de $\lambda = \lambda_1, \lambda_2, ..., \lambda_n$, son los eigenvalores i-ésimos de la matriz [A].

Para cada eigenvalor λ_i el vector ϕ_i diferente de cero que satisfaga la ecuación (4.18), le corresponde un eigenvalor de λ_i . Se denomina *eigenvector* de la matriz [A], también denominado *eigenvector derecho* del sistema:

$$A\phi_i = \lambda_i \phi_i \qquad i = 1, 2, \cdots, n \tag{4.19}$$

De donde el eigenvector derecho tiene la siguiente forma:

$$\phi = \begin{bmatrix} \phi_{1i} \\ \phi_{2i} \\ \vdots \\ \phi_{ni} \end{bmatrix}$$

Similarmente, para los eigenvectores izquierdos del sistema, se definen como:

$$\psi_i A_i = \lambda_i \psi_i \qquad i = 1, 2, \cdots, n \tag{4.20}$$

Tanto los eigenvectores izquierdos y derechos que corresponden a diferentes eigenvalores son ortogonales. Si λ_i es diferente a λ_j . Esto es, si ϕ_i es un eigenvector de la matriz [**A**], correspondiente al eigenvalor λ_i y Ψ_i es un eigenvector de la matriz [**A**]^T correspondiente a un eigenvalor λ_j , entonces $\phi_i \psi_i = 0$ para λ_i $\overline{\lambda_j}$, aplicando el concepto de producto escalar (que no es más que la suma del producto de dos vectores) [5].

Para un valor propio existe por lo menos un vector diferente de cero que satisface la ecuación (4.16), donde $[\phi]$, es llamado vector propio derecho de este valor propio λ . Para un valor propio existe por lo menos un vector diferente de cero que satisface la ecuación:

$$\mathbf{A}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{\psi} = \boldsymbol{\lambda}\boldsymbol{\psi} \tag{4.21}$$

El comportamiento de los eigenvalores para determinar la estabilidad de un sistema es el siguiente:

- a. Un eigenvalor real corresponde a un modo no oscilatorio. Un eigenvalor real negativo representa un modo decayendo. En cambio, un eigenvalor real positivo representa una inestabilidad periódica.
- b. Los eigenvalores complejos se presentan en pares conjugados y cada par corresponde a un modo oscilatorio.

Esto es mostrado en la figura 4.2.



Figura 4.2 Valores Propios y su respuesta asociada, en el tiempo y plano complejo en los Sistemas Eléctricos de Potencia [13].
La componente real de eigenvalor da el amortiguamiento (σ) y la componente imaginaria, da la frecuencia natural o de oscilación (ω). La parte real negativa representa una oscilación amortiguada mientras que la parte real positiva representa una oscilación de amplitud creciente.

De lo anterior podemos decir que la expresión de la respuesta libre depende de tres factores principalmente que son:

- De los eigenvalores que determinan la razón de aumento o decremento de la respuesta.
- De los eigenvectores que determinan la forma de la respuesta.
- De las condiciones iniciales que determinan el grado en que cada modo participa en la respuesta libre del sistema.

4.9 INDICES DE AMORTIGUAMIENTO

El amortiguamiento de los modos puede establecerse mediante tres índices:

- Amortiguamiento absoluto (σ_k).Corresponde a la parte real del modo.
- Constante de tiempo de decaimiento de la amplitud (τ_σ). Es el periodo de tiempo en el que la magnitud del modo asociado decae un 37% de su valor inicial.

$$\tau_{\sigma} = -\frac{1}{\sigma} [segundo] \tag{4.22}$$

 Razón de amortiguamiento (ξ). Se le conoce también como amortiguamiento relativo, está dado como:

$$\xi = \frac{-\sigma}{\sqrt{\sigma^2 + \omega^2}} \tag{4.23}$$

Geométricamente la razón de amortiguamiento representa la inclinación de la línea que asocia al modo con el origen del plano s, así $\xi = \cos \alpha$.



Figura 4.3 Representación geométrica de la razón de amortiguamiento.

4.10 MODOS DEL SISTEMA

Los valores propios son llamados también modos del sistema. El primero es un término matemático mientras que modo es más un término de ingeniería.

$$\lambda_{k} = \sigma_{k} \pm j\omega_{k} \tag{4.24}$$

$$\lambda_k = \sigma_k \tag{4.25}$$

Donde:

 $\sigma(1/s) = Es$ el amortiguamiento.

 $\omega(1/s) = Es$ la frecuencia angular en radianes/ segundo.



Figura 4.4 Representación de valores propios y modos del sistema dinámico [24].

Generalmente la estabilidad ante pequeños disturbios es básicamente un problema de oscilaciones debidas a pares o torques de amortiguamiento insuficientes, los modos de oscilación de interés para estabilidad de pequeña señal de un sistema de potencia están en el rango de 0.1 a 3.0 Hz y corresponden a modos electromecánicos [25].

4.11 CICLO DE FORMACIÓN DE LAS OSCILACIONES

En ocasiones repentinamente la potencia eléctrica de salida de un generador disminuye creando un desbalance entre su potencia mecánica de entrada y su potencia eléctrica de salida. Este desbalance produce que una potencia de aceleración se almacene en la masa rodante (rotor y turbina), incrementando la velocidad de la unidad por encima de la velocidad síncrona (60 Hz). Esta nueva velocidad en la que se ubica el generador por encima de la velocidad sincrónica hace que el ángulo entre el generador y el sistema tienda a incrementarse lo que causa un incremento de la potencia eléctrica de salida del generador, haciendo que se inicie nuevamente un ciclo en el que el aumento de potencia eléctrica reduzca la potencia de aceleración forzando a otro cambio en el ángulo con lo que una oscilación a empezado [24,25].

A continuación se describe de manera breve los tipos de oscilaciones que se presentan en el sistema; estos pueden ser de tres tipos:

- Oscilaciones normales o positivamente amortiguadas: Este tipo de oscilaciones ocurren debido a eventos de rutina en los sistemas de potencia, como por ejemplo: cambios de carga, salidas y maniobras de generadores que pueden causar oscilaciones en el flujo de potencia, tensión, corriente y frecuencia, aquí el sistema no tiene problemas para reducir la amplitud de este tipo de oscilaciones.
- Oscilaciones sostenidas o no amortiguadas: Estas oscilaciones se autosustentan y no desaparecen sin una acción correctiva. Las oscilaciones sostenidas no son crecientes pero tampoco tienden a reducirse. Este tipo de oscilaciones son dañinas en el sistema si tienen una amplitud suficientemente grande.

 Oscilaciones amortiguadas negativamente: Si una oscilación aparece y crece gradualmente en magnitud, es amortiguada negativa. Este tipo de oscilación puede aparecer como oscilación normal o sostenida y puede crecer en tamaño hasta alcanzar una amplitud que los sistemas de potencia no pueden resistir por mucho tiempo.

4.12 MATRICES MODALES.

Si representamos en forma compacta a los eigenvectores ϕ , y Ψ , podemos tener expresada las propiedades de la matriz:

$$\phi = [\phi_1 \quad \phi_2 \quad \cdots \quad \phi_n] \tag{4.26}$$

$$\boldsymbol{\psi} = [\boldsymbol{\psi}_1^T \quad \boldsymbol{\psi}_2^T \quad \cdots \quad \boldsymbol{\psi}_n^T] \tag{4.27}$$

Dando como resultado las expresiones modales de los eigenvectores derechos e izquierdos de la matriz [A].

Los vectores propios derecho e izquierdo son ortogonales entre sí esto es:

$$\psi_i^T \phi_i = \phi_i^T \psi_i \neq 0 \tag{4.28}$$

$$\psi_i^T \phi_i = \phi_i^T \psi_j = 0 \quad para \quad i \neq j \tag{4.29}$$

Generalmente los vectores propios izquierdos y derechos de un valor propio son normalizados:

$$\psi_i^T \phi_i = \phi_i^T \psi_i = 1 \tag{4.30}$$

4.12.1 Matriz Diagonal

Los valores y vectores propios pueden ser descritos por la matriz de transformación o matriz diagonal de valores propios, esta se obtiene a partir de la siguiente ecuación:

$$\lambda = T^{-1}AT \tag{4.31}$$

donde [T] es la matriz de vectores propios de [A].

En la figura 4.4, se representa esta transformación, los valores propios de esta matriz diagonal son idénticos a los valores propios de la matriz de estado A.



Figura 4.5 Representación de la transformación modal.

4.13 FACTORES DE PARTICIPACIÓN

La participación de los modos del sistema en la formación de la respuesta en el tiempo puede obtenerse de la interpolación de la ecuación de la respuesta de los estados del sistema.

Esto es, por medio de una matriz [**P**] de participación, la cual combina eigenvectores derechos y eigenvectores izquierdos o también como una medida de asociación entre variables de estados y modos, las cuales son cantidades complejas adimensionales que nos proporcionan información útil sobre el comportamiento de un sistema dinámico.

$$\mathbf{P} = \begin{bmatrix} \mathbf{p}_1 & \mathbf{p}_2 & \cdots & \mathbf{p}_n \end{bmatrix} \tag{4.31}$$

O bien para un sistema de orden *n*, la matriz de participación sería:

$$\mathbf{P} = \begin{bmatrix} \mathbf{p}_{1i} \\ \mathbf{p}_{2i} \\ \vdots \\ \mathbf{p}_{ni} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{p}_{11} & \mathbf{p}_{12} & \cdots & \mathbf{p}_{1n} \\ \mathbf{p}_{12} & \vdots & \vdots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ \mathbf{p}_{n1} & \mathbf{p}_{n2} & \cdots & \mathbf{p}_{nn} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{\phi}_{1i} \Psi_{1i} \\ \boldsymbol{\phi}_{2i} \Psi_{12} \\ \vdots \\ \boldsymbol{\phi}_{ni} \Psi_{1n} \end{bmatrix}$$
(4.30)

Modos de Oscilación relacionados con estabilidad

A continuación se explicara brevemente los modos de oscilación que se presentan en problemas de estabilidad de pequeña señal en sistemas eléctricos de potencia:

- Modos locales.
- Modos entre áreas.
- Modos de control.
- Modos torsionales.

Estabilidad Local.

Los problemas de estabilidad local agrupan de los modos anteriormente planteados a:

• Modo local de oscilación o modo máquina-sistema: Son las oscilaciones que se presentan entre un conjunto de unidades generadoras conectadas en forma remota, a un sistema de potencia relativamente más grande, a través de líneas de transmisión débiles. El término local se refiere a que las oscilaciones están asociadas con una planta de generación o una pequeña parte del sistema. El rango de frecuencia asociado a modos de oscilación local es entre 0.8 a 2 Hz.

Modo de oscilación entre máquinas: En este modo se produce oscilaciones entre los rotores de generadores cercanos en un área, estos modos están relacionados con las oscilaciones de unidades generadoras de una parte del sistema con respecto a unidades generadoras en otras áreas, con gran cantidad de generadores participando en la oscilación. Usualmente estas oscilaciones de baja frecuencia son debidas a la existencia de enlaces débiles entre dos áreas interconectadas desde el punto de vista de la dinámica del sistema y tienen bajo amortiguamiento. El rango de frecuencia asociado a estas oscilaciones es de 0.1 a 0.8 Hz.

Modos interárea: Estos modos se encuentran generalmente entre las frecuencias extremas de los modos locales e interárea, en estos modos la oscilación se presentan entre un bloque de generación, oscilando contra otro bloque del sistema. Tienen un comportamiento similar al modo local, por lo que serán tratados de esta forma.

Modos de control.- Se encuentran asociados con los controles de unidades de generación.
Excitaciones mal sintonizadas, gobernadores de velocidad, convertidores y compensadores estáticos son la causa usual de que este tipo de modos se presenten como inestables.

 Modos torsionales.- Estos modos se presentan cuando los controles de excitación, gobernador de velocidad, controles HVDC, compensadores capacitivos serie, interactúan con la dinámica del sistema eje-turbina-generador.

Todos estos tipos de modos de oscilación se encuentran en el rango de frecuencia de 0.7 Hz a 2 Hz [24,25].

Estabilidad Global

Los problemas de estabilidad global son causados por la interacción de un grupo de generadores en un área en contra de otro grupo de generadores de otra área por lo que estas oscilaciones son llamadas modos de oscilaciones entre áreas. En grandes sistemas interconectados se presentan dos formas distintas de oscilaciones entre áreas y son:

 Modos de muy baja frecuencia (0.1Hz a 0.3Hz): Implican a todo el sistema dividido en dos partes, con los generadores de una parte oscilando en contra de los generadores de la otra parte. Modos de frecuencia mayor (0.4Hz a 0.7Hz): Implican a subgrupos de generadores oscilando uno en contra del otro.

Y en cuanto al origen de los diferentes modos de oscilación se tiene que:

- Los modos entre área y los modos locales se presentan por problemas electromecánicos.
- Los modos de control se presentan por problemas de inestabilidad de tensión.
- Los modos torsionales se presentan por problemas de resonancia subsíncrona.

CAPÍTULO V

ANÁLISIS DEL ESTUDIO DE ESTABILIDAD ANTE PEQUEÑOS DISTURBIOS CON AEROGENERADORES

5.1 INTRODUCCIÓN

En este capítulo se muestran las simulaciones realizadas con un programa desarrollado en FORTRAN *estabilidad.for* y simulaciones en MATLAB para el estudio de la estabilidad ante pequeños disturbios, en este caso referido a los aerogeneradores de inducción marca Vestas modelo V-27 225/50kW-480V-60Hz de 6 y 8 polos observando los valores propios, vectores propios y factores de participación.

Esto se realizo variando el deslizamiento en el generador de inducción simulando variaciones de viento en el modelo para el estudio de estabilidad ante pequeños disturbios.

5.2 DESCRIPCIÓN DEL SISTEMA DE PRUEBA

El sistema de prueba que se utilizó en este trabajo terminal es un sistema maquina bus infinito mostrado en la figura 5.1.



Figura 5.1 Sistema de prueba.

5.3 SISTEMA DE PRUEBA LA VENTA I

La central está integrada por siete aerogeneradores daneses (marca Vestas, modelo V-27), que tienen una capacidad nominal de 225 kW a 15 m/s. El diámetro de barrido del rotor de las máquinas es de 27 metros y están colocadas sobre torres tubulares de 30 metros de altura. En la figura 5.2 se muestra la distribución real de estos aerogeneradores. En los dos primeros años de operación, la generación de la central fue de 12.4 GW, con un factor de planta global de 48.1 %.

La configuración de la central es en línea con una separación entre máquinas de 60 metros. La interconexión a la red eléctrica se realizó sobre una línea de 13.8 kV, es decir, a un voltaje de distribución.



Figura 5.2 Sistema de Generación "La Venta", Oaxaca.

El sistema de la Central Eoloeléctrica "La Venta", Oaxaca, forma parte del SIN (Sistema Interconectado Nacional) en la zona de Tehuantepec, el cual se muestra en la figura 5.2, y está formado por siete unidades aerogeneradoras en donde cada unidad cuenta con dos modos de operación: uno para operar a bajos niveles de velocidad de viento (generador de 8 polos) y el otro para operar a grandes niveles de velocidad de viento (generador de 6 polos); estas unidades se encuentran conectadas en el nodo de Santo Domingo con un valor de alimentación de voltaje de 13.8 kV, el cual es representado por un Sistema Máquina Bus Infinito (SMBI), ver figura 5.3a y 5.3b [6].



Figura 5.3a Central eoloeléctrica de La Venta, Oaxaca, (CFE, 2004). [11].

Figura 5.3b Central eoloeléctrica de La Venta, Oaxaca, (CFE, 2011).

5.4 PARÁMETROS DEL AEROGENERADOR DE INDUCCIÓN MARCA VESTAS MODELO V-27 225/50kW-480V-60Hz.

A continuación se muestran los parámetros del generador con los cuales se trabajó en el programa *estabilidad.for* para el estudio de la estabilidad ante pequeños disturbios:

Generador de Inducción 6 polos Vestas V-27 225kW-480V-60Hz	Generador de Inducción 8 polos Vestas V-27 50kW-480V-60Hz
HP = 302	HP = 67
$I_{nom} = 335A$	$I_{nom} = 85A$
$N_{sinc} = 1200 rpm$	N _{sinc} = 900 rpm
$R_s = 0.018\Omega$	$R_s = 0.367\Omega$
$R_r = 0.019\Omega$	$R_r = 0.072\Omega$
$X_s = 0.22\Omega$	$X_s = 0.45\Omega$
$X_r = 0.414\Omega$	$X_r = 2.23\Omega$
$X_{\rm M} = 5.8\Omega$	$X_{\rm M} = 18.1\Omega$
$J = 7.4 \text{ Kg-m}^2$	$J = 7.4 \text{ Kg-m}^2$

Tabla 5.1 Parámetros del aerogenerador de inducción marca Vestas modeloV-27 225/50kW-480V-60Hz en unidades reales [11,27].

5.5 ANÁLISIS DE ESTABILIDAD ANTE PEQUEÑOS DISTURBIOS DEL SISTEMA DE PRUEBA

En este trabajo se hizo un análisis de estabilidad ante pequeños disturbios en los generadores de inducción, para llevar a cabo este análisis, fue necesario utilizar un programa *estabilidad.for* en el dominio de la frecuencia para estabilidad ante pequeños disturbios.

5.6 COMPORTAMIENTO DEL DESLIZAMIENTO DE LOS GENERADORES DE INDUCCIÓN QUE SE ENCUENTRAN EN LA VENTA I.

En la figura 5.4, se observan las curvas par-velocidad para el generador de inducción de 6 y 8 polos, en tres condiciones de operación; uno de los casos es estable (E), la segunda condición corresponde otro inestable (I) y la tercera representa un estado crítico.



Figura 5.4 Curva par – velocidad para el Generador de Inducción Vestas modelo V-27 225/50kW-480V-60Hz.

El valor de los puntos de operación se encuentran en función de la velocidad angular en el rotor, tomando en cuenta el comportamiento del deslizamiento; los valores correspondientes del deslizamiento para cada condición de operación se pueden observar en la tabla 5.2 siguiente:

Generador de Inducción de 6 polos		Generador de Inducción de 8 polos		
Estado de operación	Deslizamiento	Estado de operación	Deslizamiento	
Estable	-0.002667	Estable	-0.005162	
Inestable	-0.030967	Inestable	-0.026692	
Pto. Crítico	-0.030320	Pto. Crítico	-0.026610	

Tabla 5.2 Valores de deslizamiento para los tipos de estado de operaciónde los generadores de 6 y 8 polos.

5.7 MODOS DE OSCILACIÓN DEL GENERADOR DE INDUCCIÓN5.7.1 MODOS DE OSCILACION DEL GENERADOR V-27 50kW – 480V- 60Hz

A continuación se presentan los valores del comportamiento del generador de 8 polos en modelo de 5° orden:

Considerando un valor de deslizamiento S=-0.005162, donde el generador se encuentra trabajando en estado de condición normal (caso estable), se obtuvieron los eigenvalores, amortiguamiento y frecuencia que se muestran en la tabla 5.3:

Tabla 5.3 Caso estable del comportamiento de los eigenvalores del generador de 8 polos.

Eigenvalores* del Generador de 8 polos				
		Modelo 5		
Modos	Eigenvalores	S=-0.005162		Variables
		Amortiguamiento	Frecuencia	
1,2	$-57.23683 \pm 375.7475i$	0.154126562	± 59.80207198	i _{dr} , i _{qr}
3,4	$-4.852478 \pm 38.45736i$	0.1251855366	± 6.120678942	\dot{i}_{ds} , \dot{i}_{qs}
5	-9.801091	-1	0	η_r

* Parte real 1/seg. Parte imaginaria en rad/seg.

Para un valor de deslizamiento S=-0.026692 donde el generador presenta un comportamiento fuera de operación (caso inestable), se obtuvieron los eigenvalores, amortiguamiento y frecuencia mostrados en la tabla 5.4:

Tabla 5.4 Caso inestable del comportamiento de los eigenvalores del generador de 8 polos.

Eigenvalores* del Generador de 8 polos				
		Modelo 5		
Modos	Eigenvalores	S=-0.00516		Variables
	Amortiguamiento	Frecuencia		
1,2	$-57.01706 \pm 375.7223i$	0.1535313323	± 59.79806127	i _{dr} , i _{qr}
3,4	$-9.973501 \pm 18.44575i$	0.6427498235	± 2.935732292	\dot{i}_{ds} , \dot{i}_{qs}
5	0.00237175	1	0	η_r

* Parte real 1/seg. Parte imaginaria en rad/seg.

El deslizamiento considerado para un estado de operación estable pero refiriéndose a un punto crítico es de S=-0.026610, obteniéndose los resultados presentados en la tabla 5.5:

Eigenvalores* del Generador de 8 polos				
		Modelo 5		
Modos	Eigenvalores	S=-0.02661		Variables
	Amortiguamiento	Frecuencia		
1,2	$-57.01707 \pm 375.7203i$	0.1535321964	± 59.79774296	i _{dr} , i _{qr}
3,4	$-9.954452 \pm 18.45286i$	0.6406686861	± 2.936863883	\dot{i}_{ds} , \dot{i}_{qs}
5	-0.03536873	-1	0	η_r

Tabla 5.5 Caso punto crítico del comportamiento de los eigenvalores del generador de 8 polos.

* Parte real 1/seg. Parte imaginaria en rad/seg.

En esta sección se puede observar al igual el comportamiento que existe entre los eigenvalores en los tres casos de operación del generador, visualizando así mismo la variación de resultados de amortiguamiento y frecuencia al presentar la variación del deslizamiento.

A continuación se muestran las gráficas de los modos de oscilación obtenidos para el generador de 8 polos variando el deslizamiento en el programa *estabilidad.for* desarrollado en FORTRAN y realizando las simulaciones en MATLAB.



Figura 5.5 Comportamiento de los Eigenvalores de un sistema de 5° orden del Generador de Inducción de 8 polos, Vestas V-27- 50kW-480 V-Δ-60Hz.

La figura 5.5 muestra el comportamiento de los eigenvalores del generador Vestas 8 polos considerando el deslizamiento para una condición normal de operación.



Figura 5.6 Comportamiento de los Eigenvalores de un sistema de 5° orden del Generador de Inducción de 8 polos, Vestas V-27- 50kW-480 V-Δ-60Hz.

La figura 5.6 muestra el comportamiento de los eigenvalores del generador de 8 polos en función de corrientes variando el deslizamiento considerando como condición normal de operación desde un caso estable hasta un caso inestable que corresponde a la condición final de operación.



Figura 5.7 Comportamiento de los Modos 3, 4 referente al Estator en un sistema de 5° orden del Generador de Inducción de 8 polos, Vestas V-27- 50kW-480 V-Δ-60Hz.

La figura 5.7 muestra un acercamiento de la figura 5.6 haciendo enfoque a los modos 3, 4 referentes a las corrientes del estator considerando como condición normal de operación desde un caso estable hasta un caso inestable que corresponde a la condición final de operación.



Figura 5.8 Comportamiento de los Modos de oscilación de un sistema maquina bus infinito de un Generador de Inducción de 8 polos, Vestas V-27- 50kW-480 V-Δ-60Hz.

La figura 5.8 muestra un acercamiento de la figura 5.6 haciendo enfoque a los modos 1, 2 y 5 referentes a las corrientes del rotor y el deslizamiento considerando como condición normal de operación desde un caso estable hasta un caso inestable que corresponde a la condición final de operación.

Dentro del estudio de estabilidad realizado se observa que los eigenvalores obtenidos del sistema de 5° orden, se pueden expresar en forma modal para sus eigenvectores derechos, izquierdos y para los factores de participación, logrando obtener un conocimiento más a detalle de las variables que se involucran en el análisis para los tres casos realizados en este estudio, estado estable, estado crítico y estado inestable.

Caso Estable



Figura 5.9 Comportamiento modal de los eigenvectores derechos (caso estable).

En la figura 5.9 se observa que en los 5 modos existe una gran variación en la velocidad esto se presenta debido a la variación del deslizamiento, a su vez también se observa como la parte q del rotor va en aumento, en los modos 3 y 4 observamos como comienza a existir un crecimiento por la parte d del estator.



Figura 5.10 Comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos (caso estable).

La figura 5.10 muestra el comportamiento de los eigenvectores izquierdos y podemos observar que en los modos 1, 2 existe un crecimiento en la velocidad debido al deslizamiento que

se está involucrando para este análisis, en los modos 3 y 4 observamos el aumento en el eje d del rotor al igual que la velocidad y en el modo 5 se presenta un aumento en los ejes d y q para el rotor y estator.



Figura 5.11 Comportamiento modal de los factores de participación (caso estable).

Se puede apreciar en la figura 5.11 el comportamiento de los factores de participación donde podemos observar que en los 5 modos predomina la velocidad debido al comportamiento que tiene los eigenvalores con el valor de deslizamiento utilizado, pero en los modos 1 y 2 observamos que se presenta una variación en d del rotor debido a la relación con el deslizamiento. Los datos se muestran en la tabla 5.3.

Caso Inestable



Figura 5.12 Comportamiento modal de los eigenvectores derechos (caso inestable).

En la figura 5.12 se observa que en los 5 modos existe una gran variación en la velocidad esto se presenta debido a el deslizamiento ya que se está presentando un modelo inestable y a su vez también se observa como en los modos 3, 4 y 5 existe una variación en el eje d del rotor y en el eje d del estator y rotor debido al aumento de la velocidad, lo cual también se ve reflejado para los modos 1 y 2 en la velocidad y en el eje q del rotor.



Figura 5.13 Comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos (caso inestable).

La figura 5.13 muestra el comportamiento de los eigenvectores izquierdos y podemos observar que en los modos 1 y 2 existe un crecimiento en la velocidad y en los ejes d y q del rotor y en los ejes d y q del estator decrecen debido a que se está presentando un caso inestable lo cual el estado de operación del generador es afectado y se observa en estos dos primeros modos, en el modo 5 se observa un aumento en los ejes d y q del rotor ya que está en función de la velocidad del generador, para los modos 3 y 4 observamos nuevamente el aumento en los ejes d y q del estator y rotor y un aumento en la velocidad en sentido contrario a un estado estable.



Figura 5.14 Comportamiento modal de los factores de participación (caso inestable).

En la figura 5.14 se observa el comportamiento de los factores de participación donde podemos observar que en los 5 modos predomina la velocidad debido a que el sistema está fuera de operación por el aumento en el deslizamiento afectando de esta forma a los ejes d y q del estor y rotor. Los datos se muestran en la tabla 5.4.

Punto Crítico



Figura 5.15 Comportamiento modal de los eigenvectores derechos (punto crítico).

En la figura 5.15 se puede observar el comportamiento de los eigenvectores derechos para un caso de punto crítico donde si comparamos esta gráfica con las de un estado estable se puede encontrar que son afectadas las dos por la velocidad pero al igual son repercutidas en el eje d del rotor ya que muestran al igual un aumento en los 5 modos, en los modos 3, 4 y 5 se ve la variación que existe al observarse el incremento en el eje d del estor y el eje q el rotor.



Figura 5.16 Comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos (punto crítico).

La figura 5.16 muestra como en los 5 modos predomina el eje d del rotor y en el modo 1,2 y 3 predomina la velocidad, al igual se puede observar en el modo 5 que los valores que predominan son los del eje d y q del rotor debido al aumento de la velocidad antes de quedar fuera de operación y repercute en el deslizamiento de la máquina.



Figura 5.17 Comportamiento modal de los Factores de participación (punto crítico).

En la figura 5.17 se puede observar el comportamiento de los factores de participación para un punto crítico y se observa que para los 5 modos predomina la velocidad y repercute en los modos 1 y 2 en el eje q al rotor y en el eje d al estator, esto se puede observar debido a que en el generador esta existiendo una variación en el deslizamiento debido a la velocidad en aumento del generador y esto repercute en el rotor y estator del mismo. Los datos se muestran en la tabla 5.5.

5.7.2 MODOS DE OSCILACION DEL GENERADOR V-27 225kW - 480V- 60Hz

A continuación se presentan los valores del comportamiento del generador de 6 polos en modelo de 5° orden.

Considerando un valor de deslizamiento S=-0.002667, donde el generador se encuentra trabajando en estado de condición normal (caso estable), se obtuvieron los eigenvalores, amortiguamiento y frecuencia que se muestran en la tabla 5.6:

Tabla 5.6 Caso estable del con	mortamiento de l	los eigenvalores (del generad	for de 6	nolos
abla 5.0 Caso estable del con	iportamento de l	los elgenvalores	uel generac		poios

Eigenvalores* del Generador de 6 polos				
		Modelo 5		
Modos	Eigenvalores	S=-0.002667		Variables
	Amortiguamiento	Frecuencia		
1,2	-11.41481±376.6882 <i>i</i>	0.03031699582	± 59.95178903	i _{dr} , i _{qr}
3,4	$-5.537613 \pm 77.51788i$	0.0716195676	± 12.33735378	\dot{i}_{ds} , \dot{i}_{qs}
5	-11.36841	-1	0	η_r

* Parte real 1/seg. Parte imaginaria en rad/seg.

Para un valor de deslizamiento S=-0.030967 donde el generador presenta un comportamiento fuera de operación (caso inestable), se obtuvieron los eigenvalores, amortiguamiento y frecuencia mostrados en la tabla 5.7:

Tabla 5.7 Caso inestable del comportamiento de los eigenvalores del generador de 6 polos.

Eigenvalores* del Generador de 6 polos				
		Modelo 5	^{5°} orden	
Modos	Eigenvalores	S=-0.030967		Variables
		Amortiguamiento	Frecuencia	
1,2	-11.20754±376.6972 <i>i</i>	0.02976529608	± 59.95322143	i _{dr} , i _{qr}
3,4	-11. 587±26.31860 <i>i</i>	0.4903450540	± 4.188735285	\dot{i}_{ds} , \dot{i}_{qs}
5	0.3180242	1	0	η_r

* Parte real 1/seg. Parte imaginaria en rad/seg.

El deslizamiento considerado para un estado de operación estable pero refiriéndose a un punto crítico es de S=-0.026610, obteniéndose los resultados presentados en la tabla 5.8:

Eigenvalores* del Generador de 6 polos					
		Modelo 5			
Modos	dos Eigenvalores S=-0.030320		30320	Variables	
		Amortiguamiento	Frecuencia		
1,2	-11.20975±376.6974 <i>i</i>	0.02977115484	± 59.95325326	i _{dr} , i _{qr}	
3,4	-11. 41958±26.48170 <i>i</i>	0.4779474414	± 4.214693456	\dot{i}_{ds} , \dot{i}_{qs}	
5	-0.01371023	-1	0	η_r	

Tabla 5.8 Caso punto crítico del comportamiento de los eigenvalores del generador de 6 polos.

* Parte real 1/seg. Parte imaginaria en rad/seg.

En la figura 5.18 se muestran los eigenvalores obtenidos para un generador de 6 polos marca Vestas modelo V-27 225kW-480V-60Hz, estos valores se obtuvieron variando el deslizamiento en el programa *estabilidad.for* y realizando las simulaciones en MATLAB.



Figura 5.18 Comportamiento de los Eigenvalores de un sistema de 5° orden del Generador de Inducción de 6 polos, Vestas V-27- 225kW-480 V-Δ-60Hz.



Figura 5.19 Comportamiento Modal 3, 4 referente al estator en un sistema de 5° orden del Generador de Inducción 6 polos Vestas V-27 225kW – $480V - \Delta - 60Hz$.

La figura 5.19 muestra el comportamiento de los modos 3, 4 referentes a las corrientes del estator considerando como condición normal de operación desde un caso estable hasta un caso inestable que corresponde a la condición final de operación.



Figura 5.20 Comportamiento Modal 1, 2, 5 en un sistema de 5° orden del Generador de Inducción 6 polos Vestas V-27 225kW – $480V - \Delta - 60Hz$.

La figura 5.20 muestra el comportamiento de los modos 1, 2 referentes a las corrientes del rotor y el modo 5 referente al deslizamiento considerando como condición normal de operación desde un caso estable hasta un caso inestable que corresponde a la condición final de operación.

Caso Estable



Figura 5.21 Comportamiento modal de los eigenvectores derechos (caso estable).

En el comportamiento modal de los eigenvectores derechos de la figura 5.21 se observa que en los modos 1, 2 la corriente en el eje d del estator es mayor con respecto a la corriente del eje en cuadratura del estator. En los modos 3, 4 las corrientes en el rotor notoriamente aumentan del mismo modo que la corriente en cuadratura del estator con respecto a la referente al eje d del mismo. En el modo 5 las corrientes en el estator decrecen considerablemente. En los 5 modos es evidente que la velocidad es mínima.



Figura 5.22 Comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos (caso estable).

En el comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos de la figura 5.22 se observa que en los modos 1,2 las corrientes tanto en el rotor como en el estator son relativamente pequeñas pudiéndose apreciar que la velocidad con respecto a la variación en el deslizamiento es considerablemente grande. En los modos 3,4 se observa que las corrientes en el rotor son mayores a las del estator y que la velocidad decrece. En el modo 5 se observa una disminución de corrientes tanto del rotor como del estator y que la velocidad tiene un comportamiento similar a estas.



Figura 5.23 Comportamiento modal de los factores de participación (caso estable).

La figura 5.23 muestra el comportamiento de los factores de participación donde se observa en los modos 1 y 2 que las corrientes en el eje d del rotor y estator son mayores a las corrientes en cuadratura. La velocidad es casi despreciable.

Caso Inestable



Figura 5.24 Comportamiento modal de los eigenvectores derechos (caso inestable).

En el comportamiento modal de los eigenvectores derechos de la figura 5.24 se observa que en los modos 1, 2 las corrientes en el tanto en el rotor como en el estator tiene un comportamiento similar apreciándose este mismo comportamiento en los modos 3, 4 pero con una velocidad mínima. El comportamiento de las corrientes en el rotor del modo 5 es considerablemente mayor.



Figura 5.25 Comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos (caso inestable).

En el comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos de la figura 5.25 se observa que la velocidad va en aumento con respecto a la variación del deslizamiento. Para los modos 1, 2 se observa un comportamiento de mayores corrientes en el estator con respecto al rotor, caso contrario a los modos 3, 4.



Figura 5.26 Comportamiento modal de los factores de participación (caso inestable).

En la figura 5.26 el comportamiento de los factores de participación en los modos 1, 2 se observa un comportamiento similar en las corrientes del estator y el rotor pero apreciándose menores las corrientes en los ejes d y q del rotor, caso contrario a los modos 3, 4. La velocidad se aprecia pequeña.

Punto Crítico



Figura 5.27 Comportamiento modal de los eigenvectores derechos (punto crítico).

En el comportamiento modal de los eigenvectores derechos de la figura 5.27 se observa que en los modos 1,2 las corrientes en el tanto en el rotor como en el estator tiene un comportamiento similar apreciándose este mismo comportamiento en los modos 3, 4 pero con una velocidad casi inapreciable. El comportamiento de las corrientes en el rotor del modo 5 es considerablemente mayor.



Figura 5.28 Comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos (punto crítico).

En el comportamiento modal de los eigenvectores izquierdos de la figura 5.28 se observa que en los modos 1,2 las corrientes en los ejes dq del estator son mayores a las corrientes del rotor. En los modos 3,4 se observa que las corrientes en el rotor son mayores a las del estator y que la velocidad aumenta. En el modo 5 se observa un aumento de corrientes en el estator y que la velocidad es mucho mayor.



Figura 5.29 Comportamiento modal de los factores de participación (punto crítico).

En la figura 5.29 el comportamiento de los factores de participación donde se observa en los modos 1 y 2 que las corrientes en el eje de del estator son mayores a las referidas al rotor. En los modos 3, 4 el comportamiento de las corrientes tanto del estator como del rotor son casi similares. En el modo 5 Las corrientes del rotor son mayores a las referidas en los ejes dq del estator. En los 5 modos se puede apreciar que la velocidad es mínima.

CONCLUSIONES Y RECOMENDACIONES

CONCLUSIONES

Los estudios de estabilidad permiten conocer el comportamiento de un sistema eléctrico de potencia al ser sometido a perturbaciones, y tienen una gran importancia en la operación del sistema, pues sus resultados permitirán tomar las decisiones más adecuadas, para que este opere en condiciones optimas.

Un conocimiento adecuado sobre el comportamiento del sistema en condiciones dinámicas, permitirá manejar adecuadamente los riesgos vinculados con perturbaciones y contingencias, minimizando los efectos para el sistema, y evitando de esta manera, las pérdidas económicas que el desconocimiento pueda acarrear.

Este trabajo, ha permitido corroborar que la complejidad de los estudios de estabilidad no solamente radica en la formulación matemática del problema, sino sobre todo en la identificación de los modelos más adecuados, que permitan representar apropiadamente a cada uno de los elementos del sistema, a fin de que los resultados que se obtengan representen fielmente el comportamiento del sistema.

En el desarrollo del estudio de estabilidad se realizó una prueba de manera práctica con valores reales para lograr observar el comportamiento de manera gráfica de cuando influía un factor que alterara el sistema, por ello se consideró el viento como factor principal de la inestabilidad del sistema.

Se observa el estudio del análisis de estabilidad ante pequeños disturbios aplicado en aerogeneradores de la central Eoloeléctrica de La Venta, Oaxaca, a través del comportamiento modal de los dos tipos de aerogeneradores con los cuales opera dicha central.

Se observa el comportamiento que presentan los eigenvalores y a su vez las variables de estado en determinados modos de oscilación, dentro de este estudio se observa el amortiguamiento y la estabilidad que puede tener cada eigenvalor.

Los resultados que se presentan en el capítulo VI, son los resultados de un estudio de análisis de estabilidad ante pequeños disturbios en aerogeneradores de inducción, haciendo una variación en cuanto al valor del deslizamiento, para el aerogenerador Vestas V-27 de 8 polos y 6 polos, se observó que el comportamiento de los eigenvalores en cada generador es observado en el desplazamiento hacia la derecha del eigenvalor que representa a la velocidad, esta variación es dada tanto para el generador de 6 polos como de 8 polos. El comportamiento de los eigenvalores se especifica en función de los parámetros del generador que esté operando. Permitiendo observar en qué momento el aerogenerador de inducción se encuentra operando en una condición de estado estable o inestable (considerado fuera de su estado de operación).

RECOMENDACIONES

Para el análisis de los problemas de estabilidad, y sobre todo para la identificación de los factores esenciales que contribuyen a la inestabilidad, y para la identificación de la modalidad de estudio que realizarse, es recomendable tomar en cuenta lo siguiente:

- ☑ La naturaleza física del modo resultante de inestabilidad.
- \blacksquare El alcance del disturbio considerado.
- ☑ Los componentes, procesos, y el tiempo que debe ser tomado dentro de la consideración en orden de determinar la estabilidad.

Como resultado de los estudios de estabilidad, pueden identificarse algunas perturbaciones que pueden llevar al sistema a condiciones de inestabilidad.

Por lo que es recomendable realizar un estudio para determinar la probabilidad de ocurrencia de estos eventos que involucran peligro para el sistema y sobre esta base, diseñar las medidas de tipo operativo que pueden implementarse.

El problema de la estabilidad ante pequeños disturbios se empezó a analizar en México desde las últimas dos décadas del siglo pasado, la Sección de Estudios de Posgrado e Investigación de la Escuela Superior de ingeniería Mecánica y Eléctrica cuenta con extensa información y diversos trabajos a nivel maestría y doctorado sobre el tema de la Estabilidad por lo que cabe recomendar:

- ☑ La impartición de cursos de Estabilidad ante pequeños y grandes disturbios en aerogeneradores a nivel ingeniería.
- ☑ Cursos de Estabilidad en el programa de ingeniería.
- Implementación de cursos de Programación para el desarrollo de simuladores gráficos que permitan el análisis de los sistemas eléctrico de potencia.
- Desarrollar trabajos que requieran la aplicación del análisis modal ya que mediante este se pueda obtener más información acerca de las variables del sistema, esto es ver su comportamiento en función de sus trayectorias realizando variaciones en la condiciones de operación del sistema, para el diseño de estrategias que permitan el mejor aprovechamiento en cuanto a su operación.

REFERENCIAS

LIBROS

- [1] A.E., Fitzgerald, *Teoria y Analisis de las Máquinas Eléctricas*, Editorial Hispano Europea, Barcelona España, 1975, pp. 589.
- [2] Fraile Mora, Jesús. *Máquinas Eléctricas*. Editorial McGraw-Hill, 5^a Edición, Aravaca Madrid, 2003, pp. 757.
- [3] J. Cathey, Jimmie. *Maquinas Electricas, Análisis y diseño aplicando Matlab*. Editorial McGraw-Hill, México, 2002, pp. 530.
- [4] J. Chapman, Stephen. *Máquinas Eléctricas*. Editorial McGraw-Hill, 4^a Edición, Bogóta Colombia, 1987, pp. 768.
- [5] Prabha Kundur. *Power System Stability and Control.* Editorial McGraw-Hill, United States of America, 1994, pp. 1776.
- [6] Wildi, Theodore. *Maquinas Eléctricas y Sistemas de Potencia*. Editorial Pearson Educación, 6^a Edición, México, 2006, pp. 960.
- [7] J. Grainger John, D. Stevenson Ailliam. *Análisis de Sistemas de Potencia*. Trd. Carlos Lozano Sousa, Editorial McGraw Hill, México, 1996, pp. 740
- [8] Borja D. M., *Estado del arte y tendencias de la tecnología eoloeléctrica*, Ed. Arbol, México, D.F., 1999.
- [9] Messina, R. 1995. Experence with the Analysis of Small Signal Stability in Longitudinal Systems, a Case Study whith the Mexican Interconnected System. int Journal of Electrical Power & Energy Systems. Volumen 17. Número 5.páginas 291-299.
- [10] P.C. Krause Paul, *Analysis of Electric Machinery*, 2da edición, editorial McGraw Hill, New York, state, 2002, pp. 564.

TESIS

- [11] Lazaro Gonzaga, Mercedes. *Análisis de Estabilidad ante Pequeños Disturbios de los Generadores de Inducción en Sistemas Eléctricos de Potencia*. Tesis de Grado de Maestría. Instituto Politécnico Nacional, SEPI ESIME, México, D.F., 2005.
- [12] López Luis, Enrique. *Análisis de la Estabilidad de Voltaje de Sistemas Eléctricos de Potencia Utilizando el Metodo de Flujos de Potencia de Continuación*. Tesis de Grado de Maestría. Instituto Politécnico Nacional, SEPI ESIME, México, D.F., 2006.

- [13] Daniel Ruiz Vega, (2002). Dynamic Security Assessment and Control: Transient and Small Signal Stability. Tesis para obtener el grado de Doctor en Ciencias Aplicadas. Universidad de Lieja, Instituto Montefiore. Sart-Tilman B28, B 4000, Lieja, Bélgica. Director de tesis: Prof. Dr. Mania Pavella.
- [14] Minoru Javier Ishijara Miyaki "Modelos Simplificados de Aerogeneradores de Inducción para Estudios de Estabilidad a Corto Plazo de Sistemas Eléctricos de Potencia". En la SEPI-ESIME-Zacatenco, México D. F,
- [15] Elmer Santos Mora. *Interacción del Generador de Inducción con un Sistema Eléctrico de Potencia*. Tesis de Grado de Maestría, IPN, SEPI ESIME, México, D.F., Marzo, 1998.

ARTICULOS (IEEE)

- [16] Prabha Kundur (Canada, Convener), John Paserba (USA, Secretary), Venkat Ajjarapu (USA). Göran Andersson (Switzerlasnd), Anjan Bose (USA), Caludio Canizares (Canada), Nikos Hatziargyriou (Greece), David Hill (Australia), Alex Stankovic (USA), Carson Taylor (USA), Thierry Van Cutsem (Belgium), and Vijay Vittal (USA), "Definition and Classification of Power System Stability", IEEE/CIGRE Joint Task Force on Stability Terms and Definitions, IEEE Transactions on Power Systems, VOL: 19, NO. 2, MAY 2004, pp. 1387-1401.
- [17] Elmer Santos Mora. Tomas Asiaín, Daniel Ruiz, Daniel Olguín Salinas, *Respuesta Dinámica de los Generadores de Inducción*. Articulo presentado en la Reunión de Verano, RVP AI/1998 IEEE sección México, Acapulco Gro, Julio 1998, pp.107-112.
- [18] M. Machmoum, F. Poitiers, C. Darengosse, A. Queric, *Performances of a Doubly-fed Induction Machine for a Variable speed Wind Energy Generation*, IEEE, Power System Technology, 2002, Proceeding POWERCON 2002, International Conference en published 2002, Vol. 2, pp. 661-666.
- [19] Raúl Rabinovici, *Autonomous Excitation of Induction Generators*, IEEE Transactions on Magnetics, Vol. 34, No. 3, 1998, pp. 664-670.

ARTICULOS

- [20] Morales Vázquez Gregorio, Enríquez Harper Gilberto, Estudio del comportamiento de las Redes de Distribución con Generación Eólica. Artículo presentado en el XII Congreso Nacional de Ingeniería Electromecánica y de Sistemas, IPN SEPI-ESIME, México D.F., Del 8-12 de Noviembre de 2010.
- [21] Escudero López, *Manual de energía eólica*, Ed. Mundi-Prensa, México, D.F., 2003.Cadenas Tovar Roberto, *Central Eoloeléctrica La Venta II*, Comisión Federal de Electricidad CFE, Vol. 8 Número 12, 10 de Diciembre de 2007.
- [22] Casas L.P. & Rudnick H. 1991. El estabilizador de potencia en el amortiguamiento de las oscilaciones electromecánicas en sistemas eléctricos multimáquina. Publicación Universidad católica de Chile. Páginas 1-9.
- [23] Wang, L.-X (1997). Acouerse in fuzzy systems and control. Englewood Cliffs, NJ: Prentice Hall.
- [24] E. Ruiz. Estudio de pequeña señal en el sistema eléctrico Colombiano. Universidad de los Andes, Bogotá, Cundinamarca, Colombia A. Torres Asesor, Universidad de los Andes, Bogotá, Cundinamarca, Colombia
- [25] Estudio de estabilidad de pequeña señal en el sistema interconectado aplicado al método de análisis modal Arguello Gabriel, Ing., Flores Hermógenes, Ing., Escuela Politécnica Nacional XIX Jornadas en Ingeniería y Electrónica.
- [26] CIGRÉ. "Analysis and Control of Power System Oscillations". Task Force 07 of Advisory Group 01 or Study Committee 38, December 1996.
- [27] Especificaciones generales de VESTAS V27-225 kW, 60Hz, WINDTURBINE-(US) with Tubular/Lattice Tower, ITEM No: 941130. 4 January, 1995.

PAGINAS WEB

- [28] Cigre: www.cigre.org.mx/.../Integracion_Proyectos_Eolicos_SEP_C_Gallardo.pdf
- [29] http://webs.uvigo.es/carrillo/publicaciones/Tesis.pdf
- [30] Monografías: http://www.monografías.com/trabajos82/aerogeneradores-generadores-electricidad-yproductores-agua/aerogeneradores-generadores-electricidad-y-productores-agua4.shtml
- [31] http://www.scribd.com/doc/6683073/Aerogeneradores
- [32] Instituto de Investigaciones Eléctricas: http://www.iie.org.mx/sitio/insafi.htm
- [33] Comisión Federal de Electricidad: http://www.cfe.gob.mx/sustentabilidad/energiarenovable/Paginas/default.aspx
- [34] Comisión Federal de Electricidad: http://www.cfe.gob.mx/sustentabilidad/publicaciones/genElectricidad/Paginas/Generacion deelectricidad.aspx
- [35] Comisión Nacional de energía http://www.conae.gob.mx/wb/CONAE/CONA_620_tecnologia_de_la_ene
- [36] Compañía Enercon: http://www.enercon.de/de-de/

- [37] Aeolos http://www.windturbinestar.com/uploads/images/latticetower.jpg&imgrefurl
- [38] Energia renovables http://www.renovables-energia.com/wp-content/uploads/2009/09/aerogeneradordarrieus.jpg
- [39] Ecovive: http://www.ecovive.com/?p=1536
- [40] Ecovive: http://www.ecovive.com/los-aerogeneradores-segun-el-numero-depalas
- [41] Instituto de Investigaciones Eléctricas: http://www.iie.org.mx/sitio/insafi.htm
- [42] http://amazings.es/2010/10/25/cuando-la-nasa-construia-aerogeneradores/
- [43] http://bricoenergia.7forum.biz/search.forum?
- [44] http://www.actualidaduniversitaria.com/2010/08/un-novedoso-aerogenerador-de-250-kw
- [45] http://www.cubasolar.cu/biblioteca/energia/Energia40/HTML/articulo06.htm

APÉNDICE A

PRUEBAS PARA DETERMINACIÓN DE PARAMETROS

Las pruebas que se realizan para una máquina de inducción nos ayudan a determinar los parámetros que permiten determinar el circuito equivalente de la máquina de inducción, para esto existen dos tipos de ensayos que se denominan: prueba de vacío o de rotor libre y prueba de corto circuito o rotor bloqueado. A continuación se explicara cada una de estas pruebas.

A.1 Prueba de Vacío o de Rotor Libre

Consiste en hacer funcionar la máquina sin ninguna carga mecánica en el eje, es decir, la máquina trabaja a rotor libre. Se debe aplicar la tensión asignada al primario V_{In} , midiendo la potencia absorbida P_0 y la corriente de vacío I_0 . Si la máquina pudiera funcionar en esta prueba a la velocidad de sincronismo $n = n_I$, el deslizamiento sería igual a cero, lo que indicaría, en el circuito equivalente exacto de la figura A.1, que la resistencia de carga, R_c se hace infinita y, en consecuencia, I_2 sería nula y no existiría ningún par electromagnético en el eje. En estas circunstancias lo que sucede realmente es que la máquina en vacío gira a una velocidad muy cercana a la del campo giratorio, lo que indica, desde el punto de vista del circuito de la figura A.1, que la resistencia de carga R_c tiene un valor muy elevado pero no infinito; como no se ejerce ningún par de carga en el eje, la potencia disipada en esta resistencia representa la perdida en rozamiento y ventilación de la maquina [2, 3, 4].



Figura A.1 Circuito equivalente exacto [1, 2, 4].

Denominando P_0 a la potencia absorbida P_{Cu} , las perdidas en el cobre del estator en esta prueba P_{Fe} , a las perdidas en el hierro y P_m , a las perdidas mecánicas se cumplirá:

$$P_0 = P_{Cu} + P_{Fe} + P_m \tag{A.1}$$

Conocidas las pérdidas P_{Fe} (separada de P_m) se podrá calcular la rama paralelo del circuito equivalente como muestra la figura A.2 que absorberá la potencia P_{Fe} , de acuerdo con las siguientes expresiones aproximadas:

$$\cos \varphi_0 = \frac{P_{Fe}}{m_1 V_{1n} I_0}; \quad I_{Fe} = I_0 \cos \varphi_0; \quad I\mu = I_0 sen \varphi_0$$
(A.2)

De donde se deduce:

$$R_{Fe} = \frac{V_{1n}}{I_{Fe}}; \qquad X_{\mu} = \frac{V_{1n}}{I_{\mu}}$$
 (A.3)

Donde:

$$\begin{split} \varphi_0 &= \text{Flujo magnético}, [\text{Webers}]. \\ m_1 &= \text{Fase de la máquina.} \\ V_{1n} &= \text{Tensión nominal en el estator}, [V]. \\ I_0 &= \text{Corriente del núcleo}, [A]. \end{split}$$

$$\begin{split} P_{Fe} &= \text{Pérdidas en el hierro}. \\ R_{Fe} &= \text{Resistencia en el hierro}, [\Omega]. \\ X_{\mu} &= \text{Reactancia}, [\Omega]. \\ I_{Fe} &= \text{Corriente en el hierro}, [A]. \end{split}$$



Figura A.2 Circuito equivalente en vacío [1, 2].

A.2 Prueba de Corto Circuito o de Rotor Bloqueado

Esta prueba se realiza bloqueando el rotor impidiéndole que gire la máquina, es decir, $n_m = 0$, por lo que se tendrá: s = 1, lo que indica que la máquina se comporta como un transformador con el secundario en cortocircuito. Al estator se le aplica una tensión creciente, partiendo de cero, hasta que la corriente absorbida sea la asignada, $I_{cc} = I_{1n}$ (por fase), midiendo a la vez la tensión aplicada V_{1cc} (fase) y la potencia absorbida P_{cc} (total). La corriente de vacío I_0 es entonces despreciable frente a I_{1n} debido a la pequeña tensión necesaria, resultando el circuito equivalente de la figura A.2. De las medidas efectuadas puede obtenerse el f.d.p. en cortocircuito [2, 3, 4]:

$$\cos\varphi_{cc} = \frac{P_{cc}}{m_1 V_{1cc} I_{1n}} \tag{A.4}$$

Y de aquí resultan los valores:

$$R_{cc} = R_1 + R_2 = \frac{V_{1cc}}{I_{1n}} \cos \varphi_{cc}; \qquad X_{cc} = X_1 + X_2 = \frac{V_{1cc}}{I_{1n}} \sin \varphi_{cc}$$
(A.5)



Figura A.3 Circuito equivalente en cortocircuito [2, 3, 4].

En consecuencia, el ensayo de cortocircuito permite obtener los parámetros de la rama serie de la máquina.

APÉNDICE B

VALORES EN POR UNIDAD DE LOS AEROGENERADORES

Las líneas de transmisión de potencia se operan a niveles en los que el kilovolt (kV) es la unidad más conveniente para expresar sus voltajes. Debido a que se transmite una gran cantidad de potencia, los términos comunes son los kilowatts o megawatts y los kilovoltamperes o megavoltsamperes. Sin embargo estas cantidades al igual que los amperes y los ohms, se expresan frecuentemente en por ciento o en por unidad de un *valor base* o de *referencia* especificado para cada una. Estas cantidades se denominan por unidad (y designan p.u.) y se define como la relación de la cantidad a su base y se expresa como un decimal, en la siguiente forma [7]:

Valor real (en cualquier unidad) Valor base o referencia en la misma unidad

El voltaje, la corriente, los kilovoltamperes y la impedancia están relacionados de tal manera que la selección de los valores base para cualquiera dos de ellos determina la base de los dos restantes. Si se especifican los valores base de corriente y de voltaje, se pueden determinar las bases de impedancia y de kilovoltamperes. La impedancia base es aquella que tiene una caída de voltaje igual a la del voltaje base, cuando la corriente que fluye a través de ella es igual a la del valor base de corriente [7].

A continuación se presentan las formulas que se emplearon para expresar los parametros de la máquina en p.u.:

Para calcular el valor de la impedancia base:

$$Z_{\text{base}}, \Omega = \frac{(\text{Voltaje}_{\text{base}}, kV_{\text{LN}})^2 \times 1000}{kVA_{1\text{gbase}}}$$
(B.1)

$$Z_{pu} = \frac{Z_{real}}{Z_{base}} = \frac{R_{real}}{R_{base}}$$
(B.2)

Para calcular la impedancia base, primero se debe de conocer el voltaje base y los kilovoltamperes base teniendo:

Voltaje base:

$$V_{LN} = \frac{V_{LL}}{\sqrt{3}} = RMS \tag{B.3}$$

Conociendo:

$$P_{\text{base}}, W_{1\varphi} = VA_{1\varphi,\text{base}}$$
(B.4)

$$P_{\text{base}}, kW_{1\varphi} = kVA_{1\varphi,\text{base}}$$
(B.5)

$$P_{\text{base}}, MW_{1\varphi} = MVA_{1\varphi,\text{base}}$$
(B.6)

Cálculo del valor de la corriente de base:

$$I_{\text{base}}, A = \frac{kVA_{1\varphi,\text{base}}}{V_{\text{base}}, kV_{\text{LN}}} = \frac{kW_{1\varphi\text{base}}}{V_{\text{base}}, kV_{\text{LN}}}$$
(B.7)

Cálculo de las reactancias X_1 , $X_2y X_M$:

$$X_1 = (L_1 - L_M) 2\pi f$$
 (B.8)
 $X_2 = (L_2 - L_M) 2\pi f$
 $X_M = L_M 2\pi f$ (B.9)

Cálculo de la constante de inercia H:

$$H = \frac{1}{2} \frac{J\omega^2_{0m}}{S_{Bm}, VA}$$
(B.10)

H = 5.48x10⁻⁹
$$\frac{J(rpm)^2}{S_{Bm}, MVA}$$
 (B.11)

Donde:

J = Momento de Inercia en Kg \cdot m²

 Ω_{0m} = Velocidad angular de la máquina en rad/seg.

Teniendo:

$$\omega_{0m} = 2\pi \frac{\text{rpm}}{60} = \text{rad/seg}$$
(B.12)

$$S_{Bm} = 3(V_{efbase} i_{efbase})$$
(B.13)

Tabla B.1 Parámetros del Generador de Inducción	n VESTAS V27-225/50 kW, 60 Hz en pu	ı[27]
---	-------------------------------------	-------

PARAMETROS EN PU	PARAMETROS EN PU
Generador de Inducción	Generador de Inducción
Para 6 polos	Para 8 polos
Valores Base:	Valores Base:
V _{base} = 480 Volts	V _{base} = 480 Volts
Z _{base} = 3.07200 Ω	Z _{base} = 13.82400 Ω
$I_{base} = 156.25000 \text{ A}$	$I_{base} = 34.72222 \text{ A}$
S _{base} = 278.513769856 KVA	S _{base} = 70.667672949 KVA
$R_{\rm s} = 0.00586$	$R_{\rm s} = 0.02655$
$R_r = 0.006185$	$R_r = 0.00521$
$X_s = 0.071615$	$X_{s} = 0.03255$
$X_r = 0.134766$	$X_r = 0.16131$
$X_{M} = 1.88802$	X _M = 1.3093
H = 0.209666 seg	H = 0.464811 seg
Deslizamiento(S) = -0.001667	Deslizamiento(S) = -0.002162
Impedancia de la red de Transmisión	Impedancia de la red de Transmisión
$R_{red} = 0.21913$	$R_{red} = 0.04869$
$X_{red} = 0.76758$	$X_{red} = 0.17057$
Banco de Capacitores	Banco de Capacitores
$X_{c} = 1.88802$	$X_{c} = 1.3093$

APÉNDICE C

DIAGRAMAS DE FLUJO

C.1 SUBRUTINA OPOINT



C.2 SUBRUTINA KMATRIX



C.3 SUBRUTINA CHARA



C.4 SUBRUTINA SENSI

Primera parte







APÉNDICE D

PROGRAMAS EN FORTRAN

D.1 ARCHIVO DE ENTRADA:

Este archivo de entrada se muestra tal y como lo pide en el programa:

DATOS DE LA MAQUINA

0.08909,0.02717 0.75745,0.07352,0.04900 -0.03111,0.11280,1.00000,1.00000 1.00000,0 3.14159,60.00000,1.0

A continuación se da el nombre que representa cada dato en el archivo de entrada, así mismo lo que significa cada uno:

```
DATOS DE LA MAQUINA
RMOT1,RMOT2
XM,X2,X1
SLIP,TMOT,HP,ANUM
MAGV,DELTA
PAI,FREQ,SENS
```

Para el caso de SENS, esta subrutina sólo es válida para modelos de 5° orden del generador de inducción.

Donde:

RMOT1=Resistencia del estator del generador RMOT2= Resistencia del rotor del generador XM= Reactancia mutua del generador X2= Reactancia del rotor del generador X1= Reactancia del estator del generador SLIP= Deslizamiento TMOT= Constante de Inercia del generador en s. HP=Caballos de Potencia del Generador ANUM=Numero de Generadores. MAGV=Magnitud DELTA=Angulo PAI=Valor de PI (3.141516) FREQ=Frecuencia del Sistema.

D.2 ARCHIVO DE SALIDA:

A continuación se muestra la información que nos proporciona el archivo de salida:

CONDICIONES DE OPERACIÓN PARA EL MODELO DE 90. ORDEN

PFAC= 1.00000)					
ZEQ=8734	.0735	ZM=	.0000	.7574	ZF=3448	.4294
ZLS= .0891	.0490	ZMQ=	2557	.4784	ZC= .0000	9223
ZMC=8288	.5165	ZRED=	.0006	.0066	ZT=8282	.5231
AIT=8631	5451	AI1=	.8566	1.6260	AI2=-1.1112	3143
AIM= 1.9678	1.9403	AIC=	0065	1.0809	AIDT=5451	
AIQT=8631		AID1=	1.6260		AIQ1= .8566	
AIDC= 1.0809		AIQC=	0065			
AID2=3143		AIQ2=-	-1.1112		AIDM= 1.9403	
AIQM= 1.9678						
V= 1.0000	.0000	VRED=	.0031	0060	VMQ= .9969	.0060
VC= .9969	.0060	VD=	.0000		VQ= 1.0000	
VREDD=0060	V	'REDQ=	.0031		VMQD= .0060	
VMQQ= .9969		VCD=	.0060		VCQ= .9969	
V1=0034	.1868	V2=	9936	1928	V1D= .1868	
V1Q=0034		V2D=	1928		V2Q=9936	
DELTA= .00	000					

CAÍDAS DE VOLTAJE EN EL ESTATOR

VIR= .0763 .1449 VIX= .0420 .0797 VIRD= .1449 VIRQ= .0763 VIXD= .0797 VIXQ= .0420

CAÍDAS DE VOLTAJE EN EL ROTOR

Vil=	.0309	.0000	Vi2=	0302	0085	Vi3=	.0025	.0007		
FIST=	1508	1.0732	FIROT=	2745	.9704	FISD=	1.0732		FISQ=	1508
FIRD=	.9704		FIRQ=	2745						
PROT=-	1.1646		WROT=	1.0311						
TORQUE=-	1.2008		AKTOR=	.0000						
TOR1=	1.16460		TOR2=	-1.16460						
SRED=	.0006	.0068	SMQ=	.8637	-1.6159					
SC=	.0000	-1.0776	S=	.8631	5451					
PRED=	.00059		QRED=	.00684						
PMQ=	.86368		QMQ=	-1.61587						
PC=	.00000		QC=	-1.07758						
P=	.86309		Q=	54513		AMAGS=	1.020	83		

MATRIZ CARACTERISTICA "A"

-286.8348	-376.9908	265.6584	.0000	.0000
376.9908	-286.8348	.0000	265.6584	.0000
81.0185	.0000	-85.3228	11.7282	-96.0322
.0000	81.0185	-11.7282	-85.3228	-375.2047
-5.2868	-20.6560	2.5775	22.5187	.0000

ORDEN DE LA MATRIZ DEL SISTEMA = 5

MATRIZ CARACTERISTICA "A"

EIGENVALORES

31701480000E+03	.34049860000E+03
31701480000E+03	34049860000E+03
17611700000E+02	.77730100000E+02
17611700000E+02	77730100000E+02
75062360000E+02	.0000000000E+00

EIGENVECTORES DERECHOS

MATRIZ CARACTERISTICA "A"

.89129910000E-02	.69104770000E+00	.89129910000E-02	69104770000E+00	32476650000E+00	.16352820000E+00
.69978000000E+00	.00000000000E+00	.69978000000E+00	.0000000000E+00	.35802360000E+00	.12561840000E+00
.10630540000E+00	67082040000E-01	.10630540000E+00	.67082040000E-01	.13109300000E+00	.24896030000E+00
92146170000E-01	83733270000E-01	92146170000E-01	.83733270000E-01	.78694220000E+00	.00000000000E+00
.14892610000E-01	.34013640000E-01	.14892610000E-01	34013640000E-01	68804200000E-01	14368560000E+00
32476650000E+00	16352820000E+00	.17556010000E+00	.0000000000E+00		
.35802360000E+00	12561840000E+00	.49155030000E+00	.0000000000E+00		
.13109300000E+00	24896030000E+00	.83749950000E+00	.0000000000E+00		
.78694220000E+00	.0000000000E+00	.14271080000E+00	.0000000000E+00		
68804200000E-01	.14368560000E+00	.76059970000E-01	.0000000000E+00		

MATRIZ CARACTERISTICA "A"

MATRIZ CARACTERISTICA "A"

EIGENVECTORES IZQUIERDOS

-	.68907300000E-01	71866060000E+00	.73047960000E+00	71651480000E-01	35681040000E+00	.28643840000E+00
_	.68907290000E-01	.71866070000E+00	.73047950000E+00	.71651470000E-01	35681040000E+00	28643840000E+00
	.65746690000E-01	13924100000E+00	.11135220000E+00	.13753740000E-01	17457630000E+00	27747020000E+00
	.65746690000E-01	.13924110000E+00	.11135220000E+00	13753730000E-01	17457630000E+00	.27747020000E+00
	.29253780000E-01	.94183030000E-08	20064660000E+00	.47213610000E-08	.11284130000E+01	47434710000E-08
-	.30640770000E+00	34530050000E+00	58031450000E-01	38424300000E+00		
-	.30640770000E+00	.34530050000E+00	58031540000E-01	.38424300000E+00		
	.62953250000E+00	.23191140000E+00	13030710000E+00	.28526090000E+01		
	.62953250000E+00	23191140000E+00	13030710000E+00	28526090000E+01		
	.73900280000E-01	30192710000E-08	.18130490000E+01	.15938960000E-07		

FACTORES DE PARTICIPACIÓN

.49601460000E+00 .51117500000E+00 18715990000E-01 67883990000E-03 .12205260000E-01	54023640000E-01 50140270000E-01 .54385510000E-01 .57474640000E-01 76962400000E-02	.49601460000E+00 .51117500000E+00 18715980000E-01 67884270000E-03 .12205260000E-01	.54023640000E-01 .50140260000E-01 54385510000E-01 57474640000E-01 .76962440000E-02	.14175050000E-02 .38138990000E-01 .46193340000E-01 .49540570000E+00 .41884450000E+00	.55972240000E-01 .18912040000E-01 79836960000E-01 .18250090000E+00 17754820000E+00
.14175120000E-02 .38138990000E-01 .46193340000E-01 .49540570000E+00 .41884450000E+00	55972260000E-01 18912040000E-01 .79836960000E-01 18250090000E+00 .17754820000E+00	.51357960000E-02 98627900000E-01 .94504530000E+00 .10546370000E-01 .13790040000E+00	.16534780000E-08 .23207860000E-08 39726550000E-08 43088250000E-09 .12123160000E-08		

PROGRAMA DE ANÁLISIS EN **D.3** LA FRECUENCIA

C C

С

С С

С

C

С

С

С

С

C Ċ

С

С

С

С С

С

C

C

С

C

C С

С

С

С

С

С

C С

С

С

С

C C

С

С

С Ĉ

С

С

С

С

С

C

Ċ

C C

С С

С

С

С

C Ċ

C

С

С

С

С

С

С

С

С INSTITUTO POLITECNICO NACIONAL ESCUELA SUPERIOR DE INGENIERÍA MECANICA Y ELÉCTRICA UNIDAD ZACATENCO С С S.E.P.I PROGRAMAS DE INGENIERÍA ELÉCTRICA PROGRAMA DE ANÁLISIS EN LA FRECUENCIA С UTILIZANDO EL MODELO LINEAL DE QUINTO С ORDEN QUE CONSTA DE UNA MÁQUINA DE INDUCCIÓN, EN MODO GENERADOR C ESTE PROGRAMA CONSTA DE TRES SUBRUTINAS. C LAS CUALES SON: - OPOINT - KMATRIX С С - CHARA NOMENCLATURA USADA RMOT(1) = Resistencia del estator del Generador. RMOT(2) = Resistencia del rotor del Generador. С XMOT(1)= Reactancia del estator del Generador. XMOT(2)= Reactancias del rotor del Generador. XMOT(3) = Reactancia de magnetización del Generador REQ2=Resistencia equivalente del rotor y deslizamiento. XC= Reactancia Capacitiva. RRED= Resistencia de la Red de Transmisión. C XRED= Reactancia de la Red de Transmisión. ZEQ= Impedancia del Rotor del Generador. С ZM= Impedancia del Magnetización del Generador. ZF=Impedancia equivalente entre ZEQ y ZM. ZLS= Impedancia en el Estator del Generador. С ZEO1= Impedancia total del Generador. ZMQ= ZEQ1 ZC= Impedancia del Capacitor. ZMC= Impedancia equivalente entre el Generador y el capacitor. ZRED= Impedancia de la Red de Transmisión. С ZT= Impedancia total del Sistema Máquina Bus Infinito. AIT= Corriente total del Sistema Máquina Bus C Infinito. AIDT= Corriente total del Sistema Máguina Bus Infinito en el eje d. AIOT= Corriente total del Sistema Máguina Bus Infinito en el eje q. AIC= Corriente en el Capacitor AIDC= Corriente en el Capacitor en el eje d C AIQC= Corriente en el Capacitor en el eje q AI1= Corriente en el Estator del Generador. С AID1= Corriente en el Estator en eje d. AIQ1= Corriente en el Estator en eje q. AI2= Corriente en el Rotor del Generador. С С AID2= Corriente en el Rotor en eje d. AIQ2= Corriente en el Rotor en eje q. AIM= Corriente de Magnetización en el Generador. AIDM= Corriente de Magnetización en el eje d. AIQM= Corriente de Magnetización en el eje q. C V= Voltaje del Bus Infinito. VD= Voltaje del Bus Infinito en el eje d. VQ= Voltaje del Bus Infinito en el eje q. VRED= Caída de Tensión en la Red de Transmisión. C VREDD= Caída de Tensión en la Red de Transmisión en el eje d C VREDQ= Caída de Tensión en la Red de Transmisión en el eje q VMQ= Tensión en las terminales del Generador. VMQD= Tensión en las terminales del Generador en el eje d VMQQ= Tensión en las terminales del Generador en el eje q VC= Tensión en el Capacitor. С VCD= Tensión en el Capacitor en el eje d. VCQ= Tensión en el Capacitor en el eje q. C C V1= Caída de Tensión en el Estator. V1D= Caída de Tensión en el Estator en eje d V1Q= Caída de Tensión en el Estator del Generador en el eje q. VIR= Caída de Tensión en la Resistencia del C Estator. VIRD= Caída de Tensión en la Resistencia del Estator en el eje d. V1RQ= Caída de Tensión en la Resistencia del Estator en el eje q. V1X= Caída de Tensión en la Reactancia del Estator С del Generador. V1XD= Caída de Tensión en la Reactancia del С Estator del Generador en el eje d.

V1XQ= Caída de Tensión en la Reactancia del Estator del Generador en el eje q. V2= Caída de Tensión en el Rotor. V2D= Caída de Tensión en el Rotor en eje d. V2Q= Caída de Tensión en el Rotor en eje q. Vil= Caída de Tensión debida al deslizamiento VilD= Caída de Tensión debida al deslizamiento en el eje d. VilQ= Caída de Tensión debida al deslizamiento en el eje q. Vi2= Caída de Tensión debida a la Resistencia del Rotor. Vi2D= Caída de Tensión debida a la Resistencia del Rotor en el eje d. Vi2Q= Caída de Tensión debida a la Resistencia del Rotor en el eje q. Vi3= Caída de Tensión debida a la Reactancia del Rotor. Vi3D= Caída de Tensión debida a la Reactancia del Rotor en el eje d. Vi3Q= Caída de Tensión debida a la Reactancia del Rotor en el eje q. SLIP= Deslizamiento. DELTA= Angulo delta. FIST= Flujo Electromagnético en el Estator. FISD= Flujo Electromagnético en el Estator en el eje d. FISQ= Flujo Electromagnético en el Estator en el eje q. FIROT= Flujo Electromagnético en el Rotor. FIRD= Flujo Electromagnético en el Rotor en el eje Ы FIRO= Flujo Electromagnético en el Rotor en el eje q. TOR1= Par Electromagnético en el estator. TOR2= Par Electromagnético en el rotor. PROT= Potencia en el rotor. WROT= Velocidad en el rotor. TORQUEE Comprobación del Par Electromagnético. PAI= Pi (3.141516). F= Frecuencia del sistema (60 Hz). HP= Caballos de Potencia del Generador. TMOT= Constante de Inercia del Generador. P= Potencia Activa total del Sistema Máquina Bus Infinito. S= Potencia Aparente total del Sistema Máquina Bus Infinito. Q= Potencia Reactiva total del Sistema Máquina Bus Infinito. PC= Potencia Activa en el capacitor. SC= Potencia Aparente en el capacitor. QC= Potencia Reactiva en el capacitor. PRED= Potencia Activa en la Red de Transmisión. SRED= Potencia Aparente en la Red de Transmisión. QRED= Potencia Reactiva en la Red de Transmisión. PMQ= Potencia Activa en el Generador. SMQ= Potencia Aparente en el Generador. QMQ= Potencia Reactiva en el Generador. N= Número de Máquinas para el equivalente. ORDEN= Orden del Sistema. ANUM= Numero de generadores para el equivalente. AKTOR= Contador. EVAL= Eigenvalores de la matriz A. EVALT= Eigenvalores de la matriz A Transpuesta. EVEC= Eigenvectores derechos de la matriz A. EVECT= Eigenvectores derechos de la matriz A Transpuesta. EVECINV= Eigenvectores izquierdos de la matriz A. EVECTINV= Eigenvectores izquierdos de la matriz A Transpuesta. MR1= Matriz Residual de la Matriz A. MR2= Matriz Residual de la Matriz A Transpuesta. FP1= Matriz de Factores de Participación de la Matriz A FP2= Matriz de Factores de Participación de la Matriz A transpuesta. CF= coeficiente de 1 KOUNT= Contador PFAC = Voltaje En El Eje Directo. NO,NOR,N1,NNO,NVE,NL = Orden d la Matriz. LDA, LDAA, LDAINV= Dimensión de las matrices A y A Transpuesta. LDEVEC= Dimensión del eigenvetor de la matriz. AKVAB1= Base Anterior AKVAB2= Base Nueva MAGV= Magnitud de un número. AMAGS, AMAGSB = Valor máximo de un número. PROGRAM GENVESTAS USE MSIMS C-----

С SE DECLARAN DATOS C-DIMENSION EVAL(10), EVALT(10)

```
COMMON CK1(10,10), CK2(10,10), CK3(10,10), CK4(10,10)
COMMON CK5(10,10),CK6(10,10),CK7(10,10),XSOL(10,10)
COMMON A(10,10),AET(10,10),EVEC(10,10),EVECT(10,10)
COMMON A(10,10), AE1(10,10), EVEC(10,10), EVEC(10,10)
COMMON VECINV(10,10), EVEC(11V(10,10), MR(10,10)
COMMON MR2(10,10), FP1(10,10) FP2(10,10), AA(10,10)
COMMON B(10,10), CMP(10,10), WRS(10), EIGEN(10)
COMMON B(10,10), CMP(10,10), MRS(10), SOEDN(10)
COMMON DELTA, V, VD, VQ, AID1, AIQ1, AID2, AIQ2, AIDM, AIQM
COMMON FIST, FIRD, FIRQ, REQ2, PAI, F, AKTOR, HP, TMOT, MAGV
COMMON SLIP, WROT, TORQUE, FISD, FISQ, V2, TOR1, TOR2, DXS
COMMON ANUM, PROT, DXM, DRS, DRR, DH, DS, SENS, COEF, AIQC
COMMON NAUM, FXCI, DAM, DAK, DKK, DKK, DKK, DK, DA, DS, SENS, COEF, AIQC
COMMON NI, AKVABO, NOR, LDA, LFAIL, IDENT, NNO, NI, NVE
COMMON NL, AKVAB1, AKVAB2, AKB, LDEVEC, P, Q, CF, KOUNT, PC
COMMON PFAC, N, S, SB, AII, AI2, AIM, EVAL, VID, EVALT, SC, QC
COMMON AMAGSB, COLUM1, COLUM2, ZLS, ZEQ, ZM, ZF, ZT, FIROT
COMMON AMAGS, VIO, V2D, V2Q, VIR, VIX, VIRD, VIRQ, VIXD, DXR
COMMON VIXQ, VI1, VIID, VI1Q, VI2, VI2D, VI2Q, VI3, VI3D, ZC
COMMON Vi3Q, V1, LDAA, LDAINV, VRED, VREDD, VREDQ, RRED
COMMON XRED, ZRED, ZMQ, AIT, AIDT, AIQT, VMQ, VMQD, VMQQ
COMMON SRED, SMQ, PRED, QRED, PMQ, QMQ, ZMC, VC, AIC, AIDC
COMPLEX V,V1,V1R,V1X,V2,Vi1,Vi2,Vi3,AI1,AI2,AIM,ZC
COMPLEX FIST,FIROT,ZM,ZEQ,ZLS,ZF,ZT,S,EVEC,ORDEN
COMPLEX SB, EIGEN, AA, BB, COLUM, COLUM1, COLUM2, COEF, VC
COMPLEX EVAL, EVALT, EVECT, EVECTNV, EVECTINV, AMAGS, AIC
COMPLEX AMAGSB, MR1, MR2, FP1, FP2, VMQ, VRED, AIT, SRED
COMPLEX SMQ, ZMQ, ZRED, ZMC, SC
REAL MAGV
                         PROGRAMA PRINCIPAL
          OPEN(5,FILE='V8PG.DAT')
          OPEN(6,FILE='V8PG.SAL')
          WRITE(6,100)
С·
С
           LEE LOS DATOS DEL GENERADOR
             FORMAT(//,23X,'********',/24X,'DATOS
GENERADOR',/23X,'*********',//)
100
                                                                                              DEL
              READ(5,101)(RMOT(I),I=1,2)
             READ (5,101) (XMOT (T), T=1,3)
              READ(5,101)RRED,XRED,XC
             READ(5,101)SLIP, TMOT, HP, ANUM
              READ(5,101)MAGV, DELTA
             READ(5,101)PAI, F, SENS
101
           FORMAT(4F10.5)
C CAMBIO DE LOS PARÁMETERS DEL GENERADOR PARA LA
C NUEVA BASE
          ANUM=NÚMERO DE LOS GENERADORES QUE
FORMAN EL EQUIVALENTE
          AKVAB1=BASE ANTERIOR,
AKVAB2=BASE NUEVA
С
          IGUALES AMBOS SISTEMAS
           AKVAB1=0.746*HF
           AKVAB2=AKVAB1
           AKB=AKVAB2/AKVAB1
           RMOT (1) = RMOT (1) * AKB
           RMOT(2)=RMOT(2)*AKB
           XMOT (1) = XMOT (1) * AKB
           XMOT(2)=XMOT(2)*AKB
           XMOT (3) = XMOT (3) * AKB
           XC=XC*AKB
           RRED=RRED*AKB
           XRED=XRED*AKB
          WRITE (6, 102) RMOT (1), RMOT (2)
102 FORMAT(/5X, 'RMOT1=', F10.5, 1X, 'RMOT2=', F10.5)
C---
С
                     IMPEDANCIA DE LA RED (RRED, XRED)
       WRITE(6,103)RRED,XRED,XC
103
                       FORMAT(/6X, 'RRED=', F10.5, 2X, 'XRED=', F10.5, 3X,
 'XC=',F10.5)
C-
С
                XMOT(1) = XM, XMOT(2) = X2, XMOT(3) = X1
                REACTANCIAS DE SALIDA(X1,X2)
        WRITE(6,104)XMOT(1),XMOT(2),XMOT(3)
104 FORMAT(/8x,'xM=',F10.5,4x,'x2=',F10.5,3x,
'X1=',F10.5)
        WRITE(6,106)SLIP, TMOT, HP, ANUM
106 FORMAT(/6X,'SLIP=',F10.5,2X,'TMOT=',
F10.5,3X,'HP=',F10.5,3X,'ANUM=',F10.5)
WRITE(6,107)MAGV,DELTA
107 FORMAT(/6X,'MAGV=',F10.5,1X,'DELTA=',F10.5)
WRITE(6,108)PAI,F
108 FORMAT(/7X,'PAI=',F10.5,2X,'FREQ=',F10.5)
C
          EMPIEZAN A LLAMAR SUBRUTINAS
CALL OPOINT
CALL KMATRIX
CALL CHARA
   EN ESTA PARTE SE OBTIENEN LOS EIGENVALORES Y
```

EIGENVECTORES DE LA MATRIZ A Y A(TRANSPUESTA) NO=9LFAIL=1 LDA=10 LDEVEC=10 С SUBBRUTINA PARA EL CÁLCULO DE LOS C EIGENVALORES Y EIGENVECTORES C--CALL EVCRG (NO, A, LDA, EVAL, EVEC, LDEVEC) CALL EVCRG (NO, AET, LDA, EVALT, EVECT, LDEVEC) WRITE (6,200)NO While(),200,NO OF CORMAT(//,15X,'ORDEN DE LA MATRIZ DEL SISTEMA=',14,/,/,32X,'*********,/,33X,'EIGENVALORES', /32X,'*********',///19X,'MATRIZ "A"',22X,'MATRIZ "A" TRANSPUESTA'//) CÁLCULO DE LOS EIGENVALORES WRITE(6,201)(EVAL(I),EVALT(I),I=1,NO) 201 FORMAT(/,1X,4E20.11) WRITE(6,207) WKI1E(0,207)
FORMAT(//29X,'********',/30X,'EIGENVECTORES
DERECHOS',/29X,'********',//19X,'MATRIZ
"A"',22X,'MATRIZ "A" TRANSPUESTA'//) 207 WRITE(6,202) 202 FORMAT(/) C NOTA: LA SUBRUTINA DE IMSL CALCULA LOS C EIGENVECTORES ASOCIADOS CON LOS EIGENVALORES Y LOS AJUSTA PARA TENER UNA C NORMA EUCLIDIANA GUAL C C A UNO. C CÁLCULO DE LOS EIGENVECTORES DERECHOS DO 203 I=1,NO WRITE(6,201)(EVEC(J,I),EVECT(J,I),J=1,NO) WRITE(6,202) 203 CONTINUE C CÁLCULO DE LOS EIGENVECTORES IZQUIERDOS NOR=9 LDAA=10 LDAINV=10 CALL LINCG (NOR, EVEC, LDAA, EVECINV, LDAINV) CALL LINCG (NOR, EVECT, LDAA, EVECTINV, LDAINV) WRITE(6,277) WRILE(0,2//)
FORMAT(//29X,'********',/30X,'EIGENVECTORES
IZQUIERDOS',/29X,'********',//19X,'MATRIZ
"A"',22X,'MATRIZ "A" TRANSPUESTA'//) WRITE(6,272) 272 FORMAT(/) DO 273 I=1,NOR WRITE(6,271)(EVECINV(J,I),EVECTINV(J,I),J=1,NOR) WRITE(6,272) 271 FORMAT(/,1X,4E20.11) 273 CONTINUE C CÁLCULO DE LAS MATRICES RESIDUALES WRITE(6,279) 279 FORMAT(//24x,'********',/25x1,'MATRICES RESIDUALES',/24X,'********',//19X,'MATRIZ "A"',22X,'MATRIZ "A" TRANSPUESTA'//) WRITE(6,572) 572 FORMAT(/) DO 280 K=1,NOR DO 281 I=1,NOR DO 282 J=1,NOR MR1(I,J)=EVEC(I,K)*EVECINV(K,J) MR2(I,J)=EVECT(I,K)*EVECTINV(K,J) 282 CONTINUE 281 CONTINUE 280 CONTINUE DO 287 I=1.NOR WRITE(6,285)(MR1(J,I),MR2(J,I),J=1,NOR) WRITE(6,572) 285 FORMAT(/,1X,4E20.11) 287 CONTINUE C CÁLCULO DE LOS FACTORES DE PARTICIPACIÓN C--

WRITE(6,290)

290 FORMAT(//24x,'*******',/25x,'FACTORES PARTICIPACION',/24x,'********',//19x,'MATRIZ "A"',22x,'MATRIZ "A" TRANSPUESTA'//) WRITE(6,472) 472 FORMAT(/) DO 291 I=1,NOR DO 292 J=1.NOR FP1(I,J)=EVEC(I,J)*EVECINV(J,I) FP2(I,J)=EVECT(I,J)*EVECTINV(J,I) 292 CONTINUE 291 CONTINUE DO 297 I=1.NOR WRITE (6,295) (FP1 (J, I), FP2 (J, I), J=1, NOR) WRITE(6,472) FORMAT(/,1X,4E20.11) 297 CONTINUE IDENT=0 NVE=1 IF(IDENT.LE.0)GOTO 213 DO 212 K=1,NVE NL=NO-K N1=NL+1 IF(XSOL(N1,N1).NE.0.0)GOTO 215 DO 210 I=1,N1 DO 210 J=1.N1 210 A(I,J)=XSOL(I,J) DO 217 I=1,N1 DO 217 J=1,N1 IF(I.GT.1)GOTO 219 IF(J.GT.1)GOTO 216 XSOL(I,J)=A(N1,N1) GOTO 217 216 XSOL(I,J)=A(N1,J-1) GOTO 217 IF(J.GT.1)GOTO 218 219 XSOL(I,J)=A(I-1,N1) GOTO 217 XSOL(I,J)=A(I-1,J-1) 218 217 CONTINUE DO 220 I=1,N1 WRITE(6,211)(XSOL(I,J),J=1,N1) 220 211 FORMAT(//5X,9F12.4) CALL EVCRG (N1, XSOL, LDA, EVAL, EVEC, LDEVEC) WRITE(6,201)(EVAL(I),I=1,N1) 215 CONTINUE DO 212 I=1,NL DO 212 J=1,NL PT=XSOL(I,N1)*XSOL(N1,J)/XSOL(N1,N1) 212 XSOL(I,J)=XSOL(I,J)-PT NNO=NO-NVE CALL EVCRG (NNO, XSOL, LDA, EVALT, EVECT, LDEVEC) WRITE(6,200)NNO WRITE (6,201) (EVAL(I), I=1, NNO) WRITE(6,207) WRITE(6,202) DO 214 I=0,NNO WRITE (6, 201) (EVEC (J, I), J=1, NNO) 214 213 CONTINUE END C-SUBRUTINAS "OPOINT" С ESTA SUBRUTINA EMPLEA LAS CONDICIONES DE С C OPERACIÓN DEL GENERADOR ------SUBROUTINE OPOINT с-SE DECLARAN DATOS С DIMENSION EVAL(10), EVALT(10) COMMON CK1(10,10), CK2(10,10), CK3(10,10), CK4(10,10) COMMON CK5(10,10), CK6(10,10), CK7(10,10), XSOL(10,10) COMMON A(10,10), AET(10,10), EVEC(10,10), EVECT(10,10) COMMON EVECINV(10,10), EVECTINV(10,10), MR1(10,10) COMMON MR2(10,10), FP1(10,10)FP2(10,10), AA(10,10) COMMON BB(10,10), CMP(10,10), WKS(10), EIGEN(10) COMMON RMOT(2),KMOT(3),COLUM(10),ORDEN(10) COMMON DELTA,V,VD,VQ,AID1,AIQ1,AID2,AIQ2,AIDM,AIQM COMMON FIST,FIRD,FIRQ,REQ2,PAI,F,AKTOR,HP,TMOT,MAGV COMMON SLIP, WROT, TORQUE, FISD, FISQ, V2, TOR1, TOR2, DXS COMMON ANUM, PROT, DXM, DRS, DRR, DH, DS, SENS, COEF, AIQC COMMON I, J, K, XC, NO, NOR, LDA, LFAIL, IDENT, NNO, N1, NVE COMMON NL, AKVAB1, AKVAB2, AKB, LDEVEC, P, Q, CF, KOUNT, PC COMMON PFAC,N,S,SB,AII,AI2,AIM,EVAL,VID,EVALT,SC,QC COMMON AMAGSB,COLUM1,COLUM2,ZLS,ZEQ,ZM,ZF,ZT,FIROT COMMON AMAGS,VIQ,V2D,V2Q,VIR,VIX,VIRD,VIRQ,VIXD,DXR COMMON V1X0,Vi1,Vi1D,Vi10,Vi2,Vi2D,Vi20,Vi3,Vi3D,ZC COMMON Vi30, V1, LDAA, LDAINV, VRED, VREDD, VREDQ, RRED

COMMON XRED, ZRED, ZMQ, AIT, AIDT, AIQT, VMQ, VMQD, VMQQ COMMON SRED, SMQ, PRED, QRED, PMQ, QMQ, ZMC, VC, AIC, AIDC COMPLEX V, V1, V1R, V1X, V2, Vi1, Vi2, Vi3, AI1, AI2, AIM, ZC COMPLEX FIST, FIROT, ZM, ZEQ, ZLS, ZF, ZT, S, EVEC, ORDEN COMPLEX SB, EIGEN, AA, BB, COLUM, COLUM1, COLUM2, COEF, VC COMPLEX EVAL, EVALT, EVECT, EVECINV, EVECTINV, AMAGS, AIC COMPLEX AMAGSB, MR1, MR2, FP1, FP2, VMQ, VRED, AIT, SRED COMPLEX SMQ, ZMQ, ZRED, ZMC, SC REAL MAGY C--DESARROLLO DE LA SUBRUTINA VQ=MAGV*COS(DELTA*PAI/180.0) VD=MAGV*SIN(DELTA*PAI/180.0) V=CMPLX(VQ,VD) KOUNT=0 С С CÁLCULO DE LAS IMPEDANCIAS REQ2=RMOT(2)/SLIP 210 C IMPEDANCIA EN EL ROTOR ZEQ=CMPLX(REQ2,XMOT(2)) C IMPEDANCIA DE MAGNETIZACIÓN ZM=CMPLX(0.0,XMOT(1)) C IMPEDANCIA COMBINADA (PARALELO ENTRE LA DEL ROTOR C Y LA DE MAGNETIZACIÓN) ZF=(ZEQ*ZM)/(ZEQ+ZM) C IMPEDANCIA DEL ESTATOR ZLS=CMPLX(RMOT(1),XMOT(3)) C IMPEDANCIA TOTAL DE LA MAQUINA C ZEQ1=ZLS+ZM*ZEQ/(ZEQ+ZM) ZMQ=ZF+ZLS ZC= IMPEDANCIA DEL CAPACITOR C C ZC=CMPLX(0.0,-XC) C ZMC= IMPEDANCIA DE LA MAQUINA-CAPACITOR ZMC=(ZMQ*ZC)/(ZMQ+ZC) C IMPEDANCIA DE LA RED DE TRANSMISION ZRED=CMPLX(RRED, XRED) C IMPEDANCIA TOTAL DEL SISTEMA MAQUINA BUS INFINITO C CON MODELADOP DE RED D TRANSMISIÓN ZT=ZMC+ZRED C NOTA: EL "SIGNO MENOS" EN LA SIGUIENTE FORMULA C INDICA QUE LAS ECUACIONES QUE SE EMPLEARON PARA C EL MODELO DE UN MOTOR FUERON DE UN GENERADOR POR C LO QUE YA SEA LA SIMULACIÓN DE LA MÁQUINA COMO C MOTOR O COMO GENERADOR. С C SIEMPRE SE CONSERVA EL SIGNO MENOS EN EL VOLTAJE. C CORRIENTE TOTAL EN EL CIRCUITO AIT=V/ZT AIDT=AIMAG(AIT) AIQT=REAL(AIT) C-C CON ESTE VALOR DE CORRIENTE SE PROCEDE A C CALCULAR EL VALOR DE LA CAIDA DE TENSIÓN C EN LA IMPEDANCIA DE LA RED DE TRANSMISION VRED=ZRED*AIT VREDD=AIMAG(VRED) VREDO=REAL (VRED) C-C LUEGO SE SACA LA DIFRENCIA ENTRE EL VALOR C DEL VOLTAJE DEL BUS INFINITO Y LA CAÍDA DE C TENSIÓN EN LA IMPEDANCIA PARA OBTENER EL C VALOR DE VOLTAJE EN LAS TERMINALES DE LA C MAQUINA Y EL CAPACITOR. C---VMQ=V-VRED VMQD=AIMAG(VMQ) VMQQ=REAL(VMQ) C COMO EL CAPACITOR Y LA IMPEDANCIA TOTAL DE LA C MÁQUINA ESTAN EN PARALELO EL VALOR DEL VOLTAJE ES C EL MISMO PARA AMBOS C-VC=VMO VCD=AIMAG(VC) VCQ=REAL(VC) C TENIENDO EL VALOR DEL VOLTAJE EN EL NODO C DONDE SE ENCUENTRA CONECTADA TANTO LA C MÁQUINA COMO EL CAPACITOR SE PROCEDE AL CÁLCULO DE LAS CORRIENTES TANTO EN EL CAPACITOR COMO EN LAS TERMINALES DE LA С C MÁQUINA, TENIENDO: AIC=VC/ZC ATDC=ATMAG(ATC) AIQC=REAL(AIC)

C TENIENDO EL VALOR DEL VOLTAJE EN LAS C TERMINALES DE LA MAQUINA SE PROCEDE A

C CALCULAR EL VALOR DE LA CORRIENTE EN EL

DE

C ESTATOR UTILIZANDO SOLO EL VALOR DE LA C IMPEDANCIA DE LA MÁQUINA, TENIENDO: С AI1=-VMQ/ZMQ AID1=AIMAG(AI1) AIQ1=REAL(AI1) C CORRIENTE EN EL ROTOR AI2=(VMQ+ZLS*AI1)/ZEQ AID2=AIMAG(AI2) AIQ2=REAL(AI2) C CORRIENTE DE MAGNETIZACION AIM AIM=AI1-AI2 AIDM=AIMAG(AIM) AIQM=REAL(AIM) C CÁLCULO DE LAS CAIDAS DE TENSIÓN C CAÍDA DE TENSION DEBIDAS EN EL ESTATOR V1=7LS*AT1 V1D=AIMAG(V1) V10=REAL(V1) C CAÍDA DE TENSION DEBIDAS A LA RESISTENCIA DEL C ESTATOR V1R=RMOT(1)*AI1 V1RD=AIMAG(V1R) V1RO=REAL(V1R) C CAÍDA DE TENSION DEBIDAS A LA REACTANCIA C DEL ESTATOR V1X=XMOT(3)*AI1 V1XD=AIMAG(V1X) V1XQ=REAL(V1X) C CAÍDA DE TENSIÓN EN EL ROTOR (VOLTAJE C INTERNO DE LA MÁQUINA) V2=ZF*AI1 V2D=AIMAG(V2) V2Q=REAL(V2) C CAÍDA DE TENSIÓN EN EL ROTOR TOTAL V2=ZF*AI1 V2D=AIMAG(V2) V20=REAL(V2) C CAÍDA DE TENSIÓN DEBIDA AL PRODUCTO DEL C DESLIZAMIENTO POR EL VOLTAJE INTERNO Vi1=SLIP*V2 VilD=AIMAG(Vil) Vil=REAL(Vil) C CAÍDA DE TENSIÓN DEBIDA AL PRODUCTO DE LA C RESISTENCIA EN EL ROTOR POR EL VOLTAJE INTERNO C----Vi2=RMOT(2)*AI2 Vi2D=AIMAG(Vi2) Vi2Q=REAL(Vi2) C CAÍDA DE TENSIÓN DEBIDA AL PRODUCTO DE LA C REACTANCIA POR EL VOLTAJE INTERNO Vi3=A12*SLIP*XMOT(2) Vi3D=AIMAG(Vi3) Vi3Q=REAL(Vi3) C. CÁLCULO DEL ANGULO DELTA С C-DELTA=ATAN2(VD,VO)*180.0/PAI CÁLCULO DE FLUJOS ELECTROMAGNÉTICOS C FLUJOS EN EL ESTATOR FIST=(XMOT(1)+XMOT(3))*AI1+XMOT(1)*AI2 FIST=(XMOT(1)+XMOT(3))*AI1+XMOT(1)*AI2 FISD=AIMAG(FIST) FISQ=REAL(FIST) C FLUJOS EN EL ROTOR FIROT=XMOT(1)*AI1+(XMOT(1)+XMOT(2))*AI2 FIRD=AIMAG(FIROT) FIRO=REAL(FIROT) C CÁLCULO DEL PAR ELECTROMAGNÉTICO TANTO C EN ESTATOR COMO EN ROTOR C---TOR1=FISD*AIQ1-FISQ*AID1 TOR2=FIRD*AIQ2-FIRQ*AID2 C CÁLCULO DE LA POTENCIA DEL ROTOR C-----PROT=(CABS(AI2))**2*REAL(ZEQ) C CÁLCULO DE LA VELOCIDAD DEL ROTOR WROT=1-SLTP TORQUE=PROT*(1-SLIP) AKTOR=0.0

С			C	CÁLCULO	DE	s,	Ρ	Y	Q		
C-											
С	CÁLCULO	DE	LA	IMPEDAN	ICIA	DE	: I	LA	RED	DE	

C TRANSMISIÓN SRED=VRED*CONJG(AIT) AMAGS=CABS (SRED) QRED=AIMAG(SRED) PRED=REAL (SRED) C CÁLCULO DE LA POTENCIA EN LA MÁQUINA SMO=VMO*CONJG(AT1) AMAGS=CABS (SMQ) QMQ=AIMAG(SMQ) PMQ=REAL(SMQ) C CÁLCULO DE LA POTENCIA EN EL CAPACITOR SC=VC*CONJG(AIC) AMAGS=CABS(SC) OC=AIMAG(SC) PC=REAL(SC) C CÁLCULO PARA COMPROBAR LA POTENCIA TOTAL DEL C SISTEMA C---S=V*CONJG(AIT) С AMAGS=CABS(S) С Q=AIMAG(S) P=REAL(S) C CÁLCULO DE LA POTENCIA TOTAL DEL SISTEMA S=SMQ-SRED-SC AMAGS=CABS(S) Q=AIMAG(S) P=REAL(S) IF(KOUNT.NE.0)GOTO 211 CF=1.0 RMOT(1)=RMOT(1)*CF*1.0/ANUM RMOT(2)=RMOT(2)*CF*1.0/ANUM XMOT(1)=XMOT(1)*CF*1.0/ANUM XMOT(2)=XMOT(2)*CF*1.0/ANUM XMOT (3) = XMOT (3) * CF * 1.0/ANUM KOUNT=1 GOTO 210 211 CONTINUE SB=CMPLX(P,Q) AMAGSB=CABS(SB) PFAC=AMAGS/AMAGSB WRITE(6,10001) PUNTO DE OPERACION DE LA MAOUINA С C---OPERACION',/23X, WRITE(6,10002) 10002 FORMAT(/,16X,'"PARA EL MODELO DE 90. ORDEN"',//) WRITE(6,1000)PFAC 1000 FORMAT(///8X,"FFAC=',F12.6) C IMPRESION DE LAS IMPEDANCIAS Y SUS C COMPONENTES WRITE(6,229)ZEQ,ZM,ZF 229 FORMAT(/9X,'ZEQ=',2F10.4,5X,'ZM=',2F10.4,3X, 'ZF=',2F10.4) WRITE(6,230)ZLS,ZMQ,ZC 230 FORMAT(/9X,'ZLS=',2F10.4,4X,'ZMQ=',2F10.4,3X, 'ZC=',2F10.4) WRITE(6,231)ZMC 231 FORMAT(/9X,'ZMC=',2F10.4) WRITE(6,232)ZRED 232 FORMAT(/8X,'ZRED=',2F10.4) WRITE(6,233)ZT 233 FORMAT(/10X,'ZT=',2F10.4) C IMPRESION DE LAS CORRIENTES Y SUS COMPONENTES C---WRITE(6,234)AIT 234 FORMAT(/9X,'AIT=',2F10.4) WRITE(6,235)AI1,AI2,AIM 235 FORMAT(/9X, 'AII=', 2F10.4, 4X, 'AI2=', 2F10.4, 2X, 'AIM=', 2F10.4) ///// WRITE(6,236)ATC 236 FORMAT(/9X,'AIC=',2F10.4) WRITE(6,237)AIDT,AIQT 237 FORMAT(/8X,'AIDT=',F10.4,5X,'AIQT=',F10.4) WRITE (6,238) AID1, AIQ1 238 FORMAT(/8X, 'AID1=',F10.4,5X, 'AIQ1=',F10.4) WRITE(6,239)AIDC,AIQC 239 FORMAT(/8X,'AIDC=',F10.4,5X,'AIQC=',F10.4)
WRITE(6,240)AID2,AIQ2
240 FORMAT(/XX,'AID2=',F10.4,5X,'AIQ2=',F10.4) WRITE (6,241) ATDM, ATOM 241 FORMAT(/8X, 'AIDM=', F10.4, 5X, 'AIQM=', F10.4)

C IMPRESION DE LAS CAIDAS DE TENSION Y SUS

DE

C COMPONENTES

WRITE(6,242)V,VRED
242 FORMAT(//11X,'V=',2F10.4,4X,'VRED=',2F10.4)
WRITE(6,243)VMQ,VC 243 FORMAT(/9X,'VMQ=',2F10.4,6X,'VC=',2F10.4) WRITE(6,244)VD,VQ 244 FORMAT(/10X, 'VD=', F10.4, 7X, 'VQ=', F10.4) WRITE(6,245)VREDD,VREDQ 245 FORMAT(/7X,'VREDD=',F10.4,4X,'VREDQ=',F10.4) WRITE(6,246)VMQD,VMQQ 246 FORMAT(/8X,'VMQD=',F10.4,5X,'VMQQ=',F10.4) WRITE(6,247)VCD,VCQ 247 FORMAT(/9x,VCD=',F10.4,6x,VCQ=',F10.4) WRITE(6,248)V1,V2 248 FORMAT(//10x,'V1=',2F10.4,6x,'V2=',2F10.4) 248 FORMAT(//10x,'V1=',2F10.4,6x,'V2=',2F10. WRITE(6,249)V1D,V1Q 249 FORMAT(/9X,'V1D=',F10.4,6X,'V1Q=',F10.4) WRITE(6,250)V2D,V2Q 250 FORMAT(/9X,'V2D=',F10.4,6X,'V2Q=',F10.4) WRITE (6.251) DELTA 251 FORMAT(/7X, 'DELTA=', F10.4) WRITE(6.252) WRITE(6,252)
252 FORMAT(//,23X,'CAÍDAS DE VOLTAJE EN EL
ESTATOR',/)
WRITE(6,253)VIR,VIX
253 FORMAT(/8X,'VIR=',2F10.4,4X,'VIX=',2F10.4)
WRITE(6,254)VIRD,VIRQ
WRITE(6,254)VIRD,VIRQ 254 FORMAT(/7X, 'V1RD=', F10.4, 6X, 'V1RQ=', F10.4) WRITE(6,255)V1XD,V1XQ
255 FORMAT(/7X,'V1XD=',F10.4,6X,'V1XQ=',F10.4) WRITE(6,256) 256 FORMAT(///,23X, 'CAÍDAS DE VOLTAJE EN EL ROTOR',/) WRITE(6,257)Vi1,Vi2,Vi3 257 FORMAT(/8X, 'Vi1=', 2F10.4, 3X, 'Vi2=', 2F10.4, 2X, 'Vi3=',2F10.4) C IMPRESION DE LOS FLUJOS ELECTROMAGNETICOS Y SUS C COMPONENTES WRITE(6,258)FIST.FIROT 258 FORMAT(///7X,'FIST=',2F10.4,1X,'FIROT=',2F10.4) WRITE(6,259)FISD,FISQ
259 FORMAT(//7X,'FISD=',F10.4,12X,'FISQ=',F10.4) WRITE(6,260)FIRD,FIRQ
260 FORMAT(//7x,'FIRD=',F10.4,12x,'FIRQ=',F10.4) WRITE(6,261)PROT,WROT 261 FORMAT(//7X, 'PROT=', F10.4, 12X, 'WROT=', F10.4) C IMPRESION DEL PAR ELECTROMAGNETICO Y SUS C COMPONENTES C--WRITE (6,262) TORQUE, AKTOR 262 FORMAT(//5X, TORQUE=',F10.4,11X, 'AKTOR=',F10.4) WRITE(6,263)TOR1,TOR2 263 FORMAT(//7X,'TOR1=',F10.5,12X,'TOR2=',F10.5) WRITE(6,264)SRED,SMQ 264 FORMAT(//7X, 'SRED=', 2F10.4, 3X, 'SMQ=', 2F10.4) WRITE(6,265)SC,S 265 FORMAT(//9X,'SC=',2F10.4,5X,'S=',2F10.4) WRITE(6,266)PRED,QRED 266 FORMAT(//7X,'PRED=',F10.5,12X,'QRED='F10.5) WRITE(6,267)PMQ,QMQ 267 FORMAT(//8x,'PMQ=',F10.5,13x,'QMQ='F10.5) WRITE(6,268)PC,QC 268 FORMAT(//9X,'PC=',F10.5,14X,'QC='F10.5) WRITE(6,269)P,Q,AMAGS 269 FORMAT(//10X,'P=',F10.5,15X,'Q='F10.5,8X, 'AMAGS=',F10.5) RETURN END C--С "KMATRIX" C ESTA SUBRUTINA USA LA REPRESENTACIÓN DE VARIABLES DE ESTADOS PARA HACER LA KMATRIIX, K1 POR Ċ C INSPECCION C-SUBBOUTINE KMATRIX SE DECLARAN DATOS C---DIMENSION EVAL(10), EVALT(10) COMMON CK1(10,10), CK2(10,10), CK3(10,10), CK4(10,10) COMMON CK5(10,10), CK2(10,10), CK3(10,10), CK4(10,10) COMMON A(10,10), AET(10,10), CK7(10,10), XSOL(10,10) COMMON A(10,10), AET(10,10), EVEC(10,10), EVECT(10,10) COMMON EVECINV(10,10), EVECTINV(10,10), MR1(10,10) COMMON MR2(10,10), FP1(10,10)FP2(10,10), AA(10,10) COMMON BB(10,10), CMP(10,10), WKS(10), EIGEN(10) COMMON RMOT(2), XMOT(3), COLUM(10), ORDEN(10) COMMON DELTA, V, VD, VQ, AID1, AIQ1, AID2, AIQ2, AIDM, AIQM COMMON FIST, FIRD, FIRQ, REQ2, PAI, F, AKTOR, HP, TMOT, MAGV COMMON SLIP, WROT, TORQUE, FISD, FISQ, V2, TOR1, TOR2, DXS COMMON ANUM, PROT, DXM, DRS, DRR, DH, DS, SENS, COEF, AIOC COMMON I, J, K, XC, NO, NOR, LDA, LFAIL, IDENT, NNO, N1, NVE

COMMON NL, AKVAB1, AKVAB2, AKB, LDEVEC, P, Q, CF, KOUNT, PC COMMON PFAC, N, S, SB, AI1, AI2, AIM, EVAL, V1D, EVALT, SC, QC COMMON AMAGSB, COLUM1, COLUM2, ZLS, ZEQ, ZM, ZF, ZT, FIROT COMMON AMAGS,V1Q,V2D,V2Q,V1R,V1X,V1RD,V1RQ,V1XD,DXR COMMON V1XQ,V11,V11D,V11Q,V12,V12D,V12Q,V13,V13D,ZC COMMON Vi3Q,V1,LDAA,LDAINV,VRED,VRED,VREDD,VREDQ,RED COMMON XRED,ZRED,ZMQ,AIT,AIDT,AIQT,VMQ,VMQD,VMQQ COMMON SRED,SMQ,PRED,QRED,PMQ,QMQ,ZMC,VC,AIC,AIDC COMPLEX V,V1,V1R,V1X,V2,V11,V12,V13,A11,A12,AIM,ZC COMPLEX FIST,FIROT,ZM,ZEQ,ZLS,ZF,ZT,S,EVEC,ORDEN COMPLEX SB,EIGEN,AA,BB,COLUM,COLUM1,COLUM2,COEF,VC COMPLEX EVAL,EVALT,EVECT,EVECINV,EVECTINV,AMAGS,AIC COMPLEX AMAGSB,MR1,MR2,FP1,FP2,VMQ,VRED,AIT,SRED COMPLEX SMQ, ZMQ, ZRED, ZMC, SC REAL MAGV DESARROLLO DE LA SUBRUTINA c. DO 300 T=1.9 DO 300 J=1,9 CK1(I,J)=0.0 300 CONTINUE CK1(1,1) = 1CK1(2,2)=1 CK1(3,3) = 1CK1(4,4)=1 CK1(5,5)=2.0*TMOT*2.0*PAI*F*CABS(S) CK1(6,1)=1 CK1(6,6)=XRED CK1(6,8)=RMOT(1)/XC CK1(7,2)=1 CK1(7,7)=XRED CK1(7,9)=RMOT(1)/XC CK1(8,2)=1 CK1(8,8)=-1 CK1(9,1)=1 CK1(9,9) = 1TMOT=H (CONSTANTE DE INERCIA) WRITE(6,301) 301 FORMAT(//15X, 'MATRIZ K1'/) DO 302 I=1,9 302 WRITE(6,303)(CK1(I,J),J=1,9) 303 FORMAT(5X,9F10.4) C--K2 POR INSPECCION DO 304 I=1,9 DO 304 J=1,9 CK2(I, J) = 0.0304 CONTINUE CK2(1,1)=RMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ XMOT(1))-XMOT(1)**2)*(XMOT(2)+XMOT(1)) CK2(1,2) = 1CK2(1,3) = -RMOT(1) / ((XMOT(2) + XMOT(1)) * (XMOT(3) + XMOT(1)) - XMOT(1) * * 2) * XMOT(1) CK2(1,8)=1 CK2(2,1)=-1 CK2(2,2)=RMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ XMOT(1))-XMOT(1)*2)*(XMOT(2)+XMOT(1)) CK2(2,4)=-RMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ XMOT(1))-XMOT(1)**2)*XMOT(1) CK2(2,9)=1 CK2(3,1)=RMOT(2)/(XMOT(1)**2-XMOT(3)+XMOT(1)) *(XMOT(2)+XMOT(1)))*XMOT(1) CK2(3,3)=-RMOT(2)/(XMOT(1)**2-(XMOT(3)+XMOT(1))* (XMOT(2)+XMOT(1)))*(XMOT(3)+XMOT(1)) CK2(3,4)=SLIP CK2(3,5)=-FIRQ CK2(4,2) = RMOT(2) / (XMOT(1) * *2 - (XMOT(3) + XMOT(1)))* (XMOT(2)+XMOT(1))) * XMOT(1) CK2(4,3) = -SLIPCK2(4,4) =-RMOT(2)/(XMOT(1)**2-(XMOT(3)+XMOT(1))*(XMOT(2)+ XMOT(1)))*(XMOT(3)+XMOT(1)) CK2(4,5)=FIRD CK2(5,1) =-XMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))* (XMOT(3)+XMOT(1))-XMOT(1)**2)*FIRQ CK2(5,2)=XMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ CK2(5,3)=XMOT(1)**2)*FIRO CK2(5,3)=XMOT(1)**2)*FIRO CK2(5,3)=XMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ XMOT(1))=XMOT(1)**2)*FISO CK2(5,4)=-XMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ XMOT(1))-XMOT(1)**2)*FISD CK2(6,2)=1CK2(6,6)=RMOT(1)+RRED CK2(6,7)=XRED CK2(6,9)=RMOT(1)/XC CK2(7,1)=-1 CK2(7,6) =-XRED CK2(7,7)=RMOT(1)+RRED CK2(7,8) = -RMOT(1) / XCCK2(8, 1) = (XC/((XMOT(2) + XMOT(1))) * (XMOT(3) +

```
XMOT(1))-XMOT(1)**2)*(XMOT(2)+XMOT(1)))-1
CK2(8,2)=RMOT(1)/(XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+
XMOT(1))-XMOT(1)**2)*(XMOT(2)+XMOT(1))
CK2(8,3)=-XC/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+
XMOT(1))-XMOT(1)**2)*XMOT(1)
CK2(8,4)=-RMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+
XMOT(1))-XMOT(1)**2)*XMOT(1)
CK2(8,6)=-XC
CK2 (9, 1) = RMOT (1) / (XMOT (2) + XMOT (1)) * (XMOT (3) +
XMOT (1)) - XMOT (1) **2) * (XMOT (2) + XMOT (1))
CK2 (9, 2) = 1 - (XC/ (XMOT (2) + XMOT (1)) * (XMOT (3) +
XMOT (1)) - XMOT (1) **2) * (XMOT (2) + XMOT (1)))
XMOT (1) / - XMOT (1) / ( XMOT (2) + XMOT (1) ) * (XMOT (3) +
XMOT (1) ) - XMOT (1) **2) * XMOT (1)
AMOT (1) / AMOT (1) 2) AMOT (1) * (XMOT (3) + XMOT (1)) - 
XMOT (1) * 2) * XMOT (1) 
CK2 (9, 4) = XC/ (XMOT (1)) 
CK2 (9, 7) = XC
        WRITE(6,305)
WRIIE(0,303)
305 FORMAT(//15X,'MATRIZ K2'/)
DO 306 I=1,9
306 WRITE(6,307)(CK2(I,J),J=1,9)
 307 FORMAT(5X,9F10.4)
        RETURN
END
                               "CHARA"
С
   ESTA SUBRUTINA OBTIENE LA MATRIZ A
С
C CARACTERISTICA Y LA MATRIZ A TRANSPUESTA
ċ
            NOTA:;ESTA SUBRUTINA!
;CK3=CK1(INV)!
                SUBRUTINE CHARA
С
С
                                  SE DECLARAN DATOS
COMMON MR2(10,10), FP1(10,10) FP2(10,10), AA(10,10)
COMMON BB(10,10), CMP(10,10), WKS(10), EIGEN(10)
COMMON BEIT, 10, CHP(10, 10), MRS(10), ELEEN(10)
COMMON DELTA, V, VD, VQ, AID1, AIQ1, AID2, AIQ2, AIDM, AIQM
COMMON FIST, FIRD, FIRQ, REQ2, PAI, F, AKTOR, HP, TMOT, MAGV
COMMON FIST, FIRD, FIRQ, RES, D, FISQ, V2, TOR1, TOR2, DXS
COMMON ANUM, PROT, DXM, DRS, DRR, DH, DS, SENS, COEF, AIQC
COMMON I, J, K, XC, NO, NOR, LDA, LFAIL, IDENT, NNO, N1, NVE
COMMON NL, AKVAB1, AKVAB2, AKB, LDEVEC, P, Q, CF, KOUNT, PC
COMMON PFAC, N, S, SB, AI1, AI2, AIM, EVAL, V1D, EVALT, SC, QC
COMMON AMAGSB, COLUM1, COLUM2, ZLS, ZEQ, ZM, ZF, ZT, FIROT
COMMON AMAGS,VIQ,V2D,V2Q,VIR,VIR,VIR,VIRD,VIRD,VIRD,VIRD,
COMMON VIXQ,VII,VIID,VIQ,VI2,VI2D,VI2Q,VI3,VI3D,ZC
COMMON VIXQ,VII,LDAA,LDAINV,VRED,VREDD,VREDQ,RRED
COMMON XRED, ZRED, ZMQ, AIT, AIDT, AIQT, VMQ, VMQD, VMQQ
COMMON SRED, SMQ, PRED, QRED, PMQ, QMQ, ZMC, VC, AIC, AIDC
COMPLEX V,V1,V1R,V1X,V2,V1,V12,V13,V13,A11,A12,A1M,ZC
COMPLEX FIST,FIROT,ZM,ZEQ,ZLS,ZF,ZT,S,EVEC,ORDEN
COMPLEX SB,EIGEN,AA,BB,COLUM,COLUM1,COLUM2,COEF,VC
COMPLEX EVAL, EVALT, EVECT, EVECINV, EVECTINV, AMAGS, AIC COMPLEX AMAGSB, MR1, MR2, FP1, FP2, VMQ, VRED, AIT, SRED
COMPLEX SMQ, ZMQ, ZRED, ZMC, SC
REAL MAGV
                 DESARROLLO DE LA SUBRUTINA
CALL INVERT (N, CK1, CK3)
WRITE(6,400)
C MATRIZ K3 = MATRIZ CK1 INVERSE ES LA
C MATRIZ "B"
400 FORMAT(//,18X,'********',/19X,'MATRIZ DE ENTRADAS DEL
SISTEMA "B"',/18X,'********',//)
DO 401 I=1,N
                 WRITE(6,402)(CK3(I,J),J=1,N)
401 CONTINUE
402 FORMAT(5X,9F10.4)
C MATRIZ CARACTERISTICA A=-CK1(INV)*CK2
C---
          DO 413 I=1,N
                 DO 413 J=1,N
                 A(I,J)=0.0
          DO 413 K=1,N
  413 A(I,J)=A(I,J)- CK3(I,K)*CK2(K,J)*2.0*PAI*F
WRITE(6,414)
414 FORMAT(//,23X, '*********',/24X, 'MATRIZ CARACTERISTICA
"A"',/23X, '********',//)
          DO 415 I=1,N
  415 WRITE(6,416)(A(I,J),J=1,N)
 416 FORMAT(5X,9F12.4)
C-
```

```
MATRIZ A TRANSPUESTA
         DO 417 I=1,N
DO 417 J=1,N
      XSOL(I,J) = A(I,J)
417 AET(I,J)=A(J,I)
WRITE(6,418)
418 FORMAT(//,18X,'********',/19X,'MATRIZ
CARACTERISTICA "A" TRANSPUESTA',/18X,
'*********',//)
          DO 419 I=1,N
419 WRITE (6, 420) (AET (I, J), J=1, N)
420 FORMAT(5X,9F12.4)
     RETURN
END
C----
                    "INVERT"
С
  SUBRUTINA PARA LA INVERSION DE MATRICES CON
  DOBLE PRECISION
С
           SUBROUTINE INVERT(N, CK1, CK3)
С
            DECLARACION LOS DATOS
      DIMENSION CK1(10,10),CK3(10,10),A(20,20)
C-
              DESARROLLO DE LA SUBRUTINA
       N=9
       N2=N
       N1=N
      DO 10 I=1,N1
DO 5 J=1,N1
A(I,J) = CK1(I,J)
      A(I, N1+J) = 0.0
5
      CONTINUE
      A(I, N1+I) = 1.0
10
       CONTINUE
125 FORMAT(8F10.5)
       N2P=N2*2
       DO 100 I=1,N1
       T=A(I,I)
         DO 20 K=1,N2P
          A(I,K) = A(I,K)/T
      CONTINUE
20
          DO 30 L=1,N1
           IF( L.EQ.I )GOTO 31
AK=-A(L,I)
             DO 32 K=1,N2P
                A(L,K) = A(L,K) + A(I,K) * AK
          CONTINUE
32
31
            CONTINUE
30
              CONTINUE
                 CONTINUE
100
      DO 120 I=1,N1
       DO 120 J=1.N1
      CK3(I,J)=A(I,N1+J)
120
```

RETURN

END

PROGRAMA DE ANÁLISIS EN **D.4 EL TIEMPO**

C C

C C C C C C

C C

C C

С

С

С С

С

C C

С Ĉ

C C C

С

C

С

С

С

C C

С

С

Ĉ

C C

C C

Ĉ

C

С

C C

С

С

С

с с с

C C

Ĉ

С

С

C C

С

С С

C С C C

С

С Ĉ С

Ĉ

С

C---

С

COMMON /S3/N

С	
С	INSTITUTO POLITECNICO NACIONAL
С	ESCUELA SUPERIOR DE INGENIERÍA
ĉ	MECANICA Y FLÉCIPICA
c	UNIDAD ZACATENCO
č	C E D I
č	DEOCRAMAC DE INCENTERÍA ELÉCTRICA
C	PROGRAMAS DE INGENIERIA ELECIRICA
C	
C	PROGRAMA DE ANALISIS EN EL TIEMPO
С	UTILIZANDO EL MODELO LINEAL DE QUINTO
С	ORDEN QUE CONSTA DE UNA MÁQUINA DE INDUCCIÓN,
С	EN MODO GENERADOR
С	
С	ESTE PROGRAMA CONSTA DE OCHO SUBRUTINAS:
С	LAS CUALES SON:
С	- OPOINT
Ċ	- KMATRIX
Ĉ	- CHARA
c	- INVERT
c	
~	
C	
C	- RUNKUI
C	- FCT
C	
С	NOMENCLATURA USADA
С	RMOT(1) = Resistencia del estator del Generador.
С	RMOT(2) = Resistencia del rotor del Generador.
С	<pre>XMOT(1) = Reactancia del estator del Generador.</pre>
С	<pre>XMOT(2) = Reactancias del rotor del Generador.</pre>
С	XMOT(3) = Reactancia de magnetización del Generador
С	REO2=Resistencia equivalente del rotor v
Ĉ	deslizamiento
c	XC= Reactancia Canacitiva
č	RRED= Resistencia de la Red de Transmisión
č	XRED- Reactancia de la Rod do Transmisión
č	ZEO- Impedancia del Beter del Concrader
C	ZEQ= Impedancia dei Kotor dei Generador.
C	ZM= Impedancia de Magnetizacion del Generador.
С	ZF=Impedancia equivalente entre ZEQ y ZM.
С	ZLS= Impedancia en el Estator del Generador.
С	ZEQ1= Impedancia total del Generador.
С	ZMQ= ZEQ1
С	ZC= Impedancia del Capacitor.
С	ZMC= Impedancia equivalente entre el Generador y
С	el capacitor.
С	ZRED= Impedancia de la Red de Transmisión.
С	ZT= Impedancia total del Sistema Máguina Bus
Ĉ	Infinito
Ĉ	ATT= Corriente total del Sistema Máquina Bus
c	Infinito
c	AIDT- Corriento total del Sistema Máguina Rus
č	Trfinite en el eje d
C	TOT Consists total del Cistera Méruina Dua
C	Algi= corrience colai dei Sistema Maquina Bus
C	infinito en el eje q.
C	AIC= Corriente en el Capacitor
С	AIDC= Corriente en el Capacitor en el eje d
С	AIQC= Corriente en el Capacitor en el eje q
С	AI1= Corriente en el Estator del Generador.
С	AID1= Corriente en el Estator en eje d.
С	AIQ1= Corriente en el Estator en eje q.
С	AI2= Corriente en el Rotor del Generador.
С	AID2= Corriente en el Rotor en eje d.
С	AIQ2= Corriente en el Rotor en eje q.
С	AIM= Corriente de Magnetización en el Generador.
С	AIDM= Corriente de Magnetización en el eje d.
С	AIQM= Corriente de Magnetización en el eje g.
С	V= Voltaje del Bus Infinito.
С	VD= Voltaje del Bus Infinito en el eje d.
С	VO= Voltaje del Bus Infinito en el eje g.
Č	VRED= Caída de Tensión en la Red de Transmisión.
Ċ	VREDD= Caída de Tensión en la Red de Transmisión
c	en el eje d
c	VREDO= Caída de Tensión en la Red de Transmisión
č	en el eje a
c	VMO= Tensión en las terminales del Generador
č	VMOD= Tensión en las terminales del Conorador en
C	vago- renoron en rao cerminares der Generador en
C	UMOO- Tanaián an lag t-uniceles del Correct
C	vmyy= iension en las cerminales del Generador en
C	e⊥eje q
C	vC= Tension en el Capacitor.
С	VCD= Tensión en el Capacitor en el eje d.
С	VCQ= Tensión en el Capacitor en el eje q.
С	V1= Caída de Tensión en el Estator.
С	V1D= Caída de Tensión en el Estator en eje d
С	V1Q= Caída de Tensión en el Estator del Generador
С	en el eje q.
С	V1R= Caída de Tensión en la Resistencia del
С	Estator.
С	V1RD= Caída de Tensión en la Resistencia del
Ċ	Estator en el eje d.
Ċ	V1RQ= Caída de Tensión en la Resistencia del
č	Estator en el eje a.

V1X= Caída de Tensión en la Reactancia del Estator del Generador. VIXD= Caída de Tensión en la Reactancia del Estator del Generador en el eje d. V1XQ= Caída de Tensión en la Reactancia del Estator del Generador en el eje q. V2= Caída de Tensión en el Rotor. V2D= Caída de Tensión en el Rotor en eje d. V2Q= Caída de Tensión en el Rotor en eje q. Vil= Caída de Tensión debida al deslizamiento VilD= Caída de Tensión debida al deslizamiento en el eje d. VilQ= Caída de Tensión debida al deslizamiento en el eje q. Vi2= Caída de Tensión debida a la Resistencia del Rotor. Vi2D= Caída de Tensión debida a la Resistencia del Rotor en el eje d. Vi2O= Caída de Tensión debida a la Resistencia del Rotor en el eje q. Vi3= Caída de Tensión debida a la Reactancia del Rotor. Vi3D= Caída de Tensión debida a la Reactancia del Rotor en el eje d. Vi3Q= Caída de Tensión debida a la Reactancia del Rotor en el eje q. SLIP= Deslizamiento. DELTA= Angulo delta. FIST= Flujo Electromagnético en el Estator. FISD= Flujo Electromagnético en el Estator en el eje d. FISQ= Flujo Electromagnético en el Estator en el eje q. FIROT= Flujo Electromagnético en el Rotor. FIRD= Flujo Electromagnético en el Rotor en el eje d. FIRQ= Flujo Electromagnético en el Rotor en el eje q. TOR1= Par Electromagnético en el estator. TOR2= Par Electromagnético en el rotor. PROT= Potencia en el rotor. WROT= Velocidad en el rotor. TORQUE= Comprobación del Par Electromagnético. PAI= Pi (3.141516). F= Frecuencia del sistema (60 Hz). HP= Caballos de Potencia del Generador. TMOT= Constante de Inercia del Generador. P= Potencia Activa total del Sistema Máquina Bus Infinito. S= Potencia Aparente total del Sistema Máguina Bus Infinito. Q= Potencia Reactiva total del Sistema Máguina Bus Infinito. PC= Potencia Activa en el capacitor. SC= Potencia Aparente en el capacitor. QC= Potencia Reactiva en el capacitor. PRED= Potencia Activa en la Red de Transmisión. SRED= Potencia Aparente en la Red de Transmisión. ORED= Potencia Reactiva en la Red de Transmisión. PMQ= Potencia Activa en el Generador. $\widetilde{SMQ}=$ Potencia Aparente en el Generador. $\widetilde{QMQ}=$ Potencia Reactiva en el Generador. N= Número de Máquinas para el equivalente. ORDEN= Orden del Sistema. ANUM= Numero de generadores para el equivalente. AKTOR= Contador. CF= coeficiente de 1 KOUNT= Contador PFAC = Voltaje En El Eje Directo. AKVAB1= Base Anterior AKVAB2= Base Nueva MAGV= Magnitud de un número. AMAGS, AMAGSB = Valor máximo de un número. INICIO DEL PROGRAMA PROGRAM MAQGENVESTAS SE DECLARAN DATOS C----COMMON CK1(10,10),CK2(10,10),CK4(10,10),CK5(10,10) COMMON CK6(10,10),CK7(10,10),WKS(10),RMOT(4) COMMON DELTA, V, VD, VQ, AID1, AIQ1, AID2, AIQ2, FIST, REQ2 COMMON PAI, F, AKTOR, HP, TMOT, MAGV, SLIP, WROT, TORQUE, ZF COMMON TOR1, TOR2, DXS, ANUM, PROT, DXR, DXM, DRS, DRR, DH COMMON DS, SENS, I, J, K, AIDM, AIOM, AIM, AI1, AI2, AIT, ZMO COMMON ZT, V1Q, V2D, N1, AKVAB1, AKVAB2, AKB, P, Q, CF, KOUNT COMMON PFAC, SB, AMAGSB, AMAGS, ZEQ, ZLS, ZM, FIROT, XC, V2Q COMMON V1R, V1X, V1RD, V2, V1, V1D, V1RQ, V1XD, V1XQ, V11, VC COMMON VilD, VilQ, Vi2, Vi2D, Vi2Q, Vi3, Vi3D, Vi3Q, VRED COMMON VREDD, VREDQ, VMQ, RRED, XRED, ZRED, AIDT, AIQT, AIC COMMON VMQD, VMQQ, SRED, SMQ, PRED, QRED, PMQ, QMQ, S, ZMC COMMON AIDC, AIQC, SC, QC, PC, ZC

```
COMMON /S4/A(40,40),CK3(10,10),N81,PE,FISD,FISQ
COMMON /S4/FIRD, FIRQ, XMOT(4)
DOUBLE PRECISION A, CK3
EXTERNAL FCT,OUTP
COMPLEX AI1, AI2, FIST, FIROT, ZEQ, ZLS, S, SB, AMAGS
COMPLEX AIL, ALL, FIGI, FIROT, 2EQ, 2DS, J, SD, AURICO
COMPLEX AMAGSB, SRED, SMQ, ZF, V, VMQ, V1, V1R, V1X, V2
COMPLEX Vi1, Vi2, Vi3, VRED, AIT, AIM, ZMQ, ZRED, ZT, ZM
COMPLEX ZC, ZMC, VC, AIC, SC
REAL MAGV
                  PROGRAMA PRINCIPAL
        OPEN(5,FILE='V8PG.DAT')
OPEN(6,FILE='V8PG.SAL')
        WRITE(6,100)
C--
Ċ
            LEE LOS DATOS DEL GENERADOR
00 FORMAT(//,23X,'********',/24X,'DATOS

GENERADOR',/23X,'********',//)

READ(5,101)(RMOT(I),I=1,2)

DEDN(5,101)(CMOT(I),I=1,2)
                                                                             DEL
             READ(5,101)(XMOT(I), I=1,3)
             READ(5,101)RRED, XRED, XC
             READ (5, 101) SLIP, TMOT, HP, ANUM
             READ(5,101)MAGV, DELTA
             READ(5,101)PAI, F, SENS
101 FORMAT(4F10.5)
C CAMBIO DE LOS PARÁMETROS DEL GENERADOR PARA LA
C NUEVA BASE
C ANUM=NÚMERO DE LOS GENERADORES QUE FORMAN EL
C EQUIVALENTE
С
   AKVAB1=BASE ANTERIOR, AKVAB2=BASE NUEVA IGUALES AMBOS
SISTEMAS
C--
             AKVAB1=0.746*HP
             AKVAB2=AKVAB1
AKB=AKVAB2/AKVAB1
             RMOT (1) = RMOT (1) * AKB
RMOT (2) = RMOT (2) * AKB
             XMOT (1) = XMOT (1) * AKB
             XMOT(2)=XMOT(2)*AKB
             XMOT (3) = XMOT (3) * AKB
             XC=XC*AKB
             RRED=RRED*AKB
             XRED=XRED*AKB
WRITE(6,102)RMOT(1),RMOT(2)
102 FORMAT(/5X,'RMOT1=',F10.5,1X,'RMOT2=',F10.5)
  IMPEDANCIA DE LA RED (RRED, XRED)
С
       WRITE(6,103)RRED,XRED,XC
103 FORMAT(/6X, 'RRED=', F10.5, 2X, 'XRED=', F10.5, 3X,
       'XC='.F10.5)
C XMOT(1)=XM, XMOT(2)=X2, XMOT(3)=X1
C REACTANCIAS DE SALIDA(X1,X2)
C-
       WRITE(6,104)XMOT(1),XMOT(2),XMOT(3)
104 FORMAT(/8x, 'XM=', F10.5, 4x, 'X2=', F10.5, 3x,
       'X1=',F10.5)
NI=',F10.5)
WRITE(6,106)SLIP,TMOT,HP,ANUM
106 FORMAT(/6X,'SLIP=',F10.5,2X,'TMOT=',F10.5,3X,
'HP=',F10.5,3X,'ANUM=',F10.5)
WRITE(6,107)MAGV,DELTA
107 FORMAT(/6X,'MAGV=',F10.5,1X,'DELTA=',F10.5)
      WRITE(6,108)PAI,F
108 FORMAT(/7X, 'PAI=', F10.5, 2X, 'FREQ=', F10.5)
C-
             EMPIEZAN A LLAMAR SUBRUTINAS
С
        CALL OPOINT
        CALL KMATRIX
        CALL CHARA
        STOP
END
                          SUBRUTINAS
                           "OPOINT"
C ESTA SUBRUTINA EMPLEA LAS CONDICIONES DE
C OPERACIÓN DEL GENERADOR
C-
       -----
                          SUBROUTINE OPOINT
C---
                    DECLARACION LOS DATOS
                        SE DECLARAN DATOS
COMMON CK1(10,10),CK2(10,10),CK4(10,10),CK5(10,10)
COMMON CK6(10,10),CK7(10,10),WKS(10),RMOT(4)
COMMON DELTA,V,VD,VQ,AID1,AIQ1,AID2,AIQ2,FIST,REQ2
COMMON PAI, F, AKTOR, HP, TMOT, MAGV, SLIP, WROT, TORQUE, ZF
COMMON TOR1, TOR2, DXS, ANUM, PROT, DXR, DXM, DRS, DRR, DH
COMMON DS, SENS, I, J, K, AIDM, AIQM, AIM, AI1, AI2, AIT, ZMQ
```

COMMON ZT, V1Q, V2D, N1, AKVAB1, AKVAB2, AKB, P, Q, CF, KOUNT COMMON PFAC, SB, AMAGSB, AMAGS, ZEQ, ZLS, ZM, FIROT, XC, V2Q COMMON V1R, V1X, V1RD, V2, V1, V1D, V1RQ, V1XD, V1XQ, V11, VC COMMON VilD, VilQ, Vi2, Vi2D, Vi2Q, Vi3, Vi3D, Vi3Q, VRED COMMON VREDD, VREDQ, VMQ, RRED, XRED, ZRED, AIDT, AIQT, AIC COMMON VMQD, VMQQ, SRED, SMQ, PRED, QRED, PMQ, QMQ, S, ZMC COMMON AIDC, AIQC, SC, QC, PC, ZC COMMON /S3/N COMMON /S4/A(40,40),CK3(10,10),N81,PE,FISD,FISQ COMMON /S4/FIRD,FIRQ,XMOT(4) DOUBLE PRECISION A, CK3 EXTERNAL FCT.OUTP COMPLEX AI1, AI2, FIST, FIROT, ZEQ, ZLS, S, SB, AMAGS COMPLEX AMAGSB, SRED, SMQ, ZF, V, VMQ, V1, V1R COMPLEX V1X, V2, Vi1, Vi2, Vi3, VRED, AIT, AIM, ZMQ COMPLEX ZRED, ZT, ZM, ZC, ZMC, VC, AIC, SC REAL MAGV DESARROLLO DE LA SUBRUTINA VO=MAGV*COS(DELTA*PAT/180.0) VD=MAGV*SIN(DELTA*PAI/180.0) V=CMPLX(VQ,VD) KOUNT=0 CÁLCULO DE LAS IMPEDANCIAS С C--210 REQ2=RMOT(2)/SLIP C IMPEDANCIA EN EL ROTOR ZEQ=CMPLX(REQ2,XMOT(2)) C IMPEDANCIA DE MAGNETIZACIÓN ZM=CMPLX(0.0,XMOT(1)) C IMPEDANCIA COMBINADA (PARALELO ENTRE LA DEL ROTOR C Y LA DE MAGNETIZACIÓN) ZF=(ZEQ*ZM)/(ZEQ+ZM) C IMPEDANCIA DEL ESTATOR ZLS=CMPLX(RMOT(1),XMOT(3)) IMPEDANCIA TOTAL DE LA MAQUINA С ZEQ1=ZLS+ZM*ZEQ/(ZEQ+ZM) ZMQ=ZF+ZLS ZC= IMPEDANCIA DEL CAPACITOR С ZC=CMPLX(0.0,-XC) C ZMC= IMPEDANCIA DE LA MAQUINA-CAPACITOR ZMC=(ZMQ*ZC)/(ZMQ+ZC) C IMPEDANCIA DE LA RED DE TRANSMISION C IMPEDANCIA DE LA KED DE INSUNSISION ZRED=CMPLX(RRED, XRED) C IMPEDANCIA TOTAL DEL SISTEMA MAQUINA BUS INFINITO C CON MODELADOP DE RED D TRANSMISIÓN ZT=ZMC+ZRED C NOTA: EL "SIGNO MENOS" EN LA SIGUIENTE C FORMULA INDICA QUE LAS ECUACIONES C QUE SE EMPLEARON PARA EL MODELO DE UN C GENERADOR FUERON DE UN GENERADOR POR LO QUE C YA SEA LA SIMULACIÓN DE LA MÁQUINA COMO C MOTOR O COMO GENERADOR SIEMPRE SE C CONSERVA EL SIGNO MENOS EN EL VOLTAJE. C CORRIENTE TOTAL EN EL CIRCUITO AIT=V/ZT AIDT=AIMAG(AIT) AIQT=REAL(AIT) C CON ESTE VALOR DE CORRIENTE SE PROCEDE A C CALCULAR EL VALOR DE LA CAIDA DE TENSIÓN EN LA C IMPEDANCIA DE LA RED DE TRANSMISION VRED=ZRED*ATT VREDD=AIMAG(VRED) VREDQ=REAL (VRED) C LUEGO SE SACA LA DIFRENCIA ENTRE EL VALOR C DEL VOLTAJE DEL BUS INFINITO Y LA CAÍDA DE TENSIÓN EN LA IMPEDANCIA PARA OBTENER EL C VALOR DE VOLTAJE EN LAS TERMINALES DE LA MAQUINA Y EL CAPACITOR. Ċ VMQ=V-VRED VMQD=AIMAG(VMQ) VMOO=REAL(VMO) C COMO EL CAPACITOR Y LA IMPEDANCIA TOTAL C DE LA MA´QUINA ESTAN EN PARALELO EL VALOR C DEL VOLTAJE ES EL MISMO PARA AMBOS C----VC=VMQ VCD=ATMAG(VC) VCQ=REAL(VC) C--C TENIENDO EL VALOR DEL VOLTAJE EN EL NODO C DONDE SE ENCUENTRA CONECTADA TANTO LA C MÁQUINA COMO EL CAPACITOR SE PROCEDE AL C CÁLCULO DE LAS CORRIENTES TANTO EN EL C CAPACITOR COMO EN LAS TERMINALES DE LA C MÁQUINA, TENIENDO:

117

AIC=VC/ZC AIDC=AIMAG(AIC) AIQC=REAL (AIC) C TENIENDO EL VALOR DEL VOLTAJE EN LAS C TERMINALES DE LA MAQUINA SE PROCEDE A C CALCULAR EL VALOR DE LA CORRIENTE EN EL C ESTATOR UTILIZANDO SOLO EL VALOR DE LA C IMPEDANCIA DE LA MÁQUINA, TENIENDO: Ċ. AI1=-VMO/ZMO AID1=AIMAG(AI1) AIQ1=REAL(AI1) CORRIENTE EN EL ROTOR AI2=(VMQ+ZLS*AI1)/ZEQ AID2=AIMAG(AI2) AIQ2=REAL(AI2) CORRIENTE DE MAGNETIZACION AIM С AIM=AI1-AI2 ATDM=ATMAG(ATM) AIQM=REAL(AIM) C-C CÁLCULO DE LAS CAIDAS DE TENSIÓN C CAÍDA DE TENSION DEBIDAS EN EL ESTATOR V1=ZLS*AI1 V1D=ATMAG(V1) V1Q=REAL(V1) C CAÍDA DE TENSION DEBIDAS A LA RESISTENCIA DEL C ESTATOR V1R=RMOT(1)*AI1 V1RD=AIMAG(V1R) V1RQ=REAL(V1R) C CAÍDA DE TENSION DEBIDAS A LA REACTANCIA C DEL ESTATOR V1X=XMOT(3)*AT1 V1XD=AIMAG(V1X) V1XQ=REAL(V1X) C CAÍDA DE TENSIÓN EN EL ROTOR (VOLTAJE INTERNO DE C LA MÁQUINA) V2=7F*AT1 V2D=AIMAG(V2) V2Q=REAL(V2) C CAÍDA DE TENSIÓN EN EL ROTOR TOTAL V2=ZF*AI1 V2D=AIMAG(V2) V2Q=REAL(V2) C CAÍDA DE TENSIÓN DEBIDA AL PRODUCTO DEL C DESLIZAMIENTO POR EL VOLTAJE INTERNO Vil=SLIP*V2 VilD=ATMAG(Vil) Vil=REAL(Vil) C CAÍDA DE TENSIÓN DEBIDA AL PRODUCTO DE LA C RESISTENCIA EN EL ROTOR POR EL VOLTAJE C INTERNO Vi2=RMOT(2)*AI2 Vi2D=AIMAG(Vi2) Vi2O=REAL(Vi2) C CAÍDA DE TENSIÓN DEBIDA AL PRODUCTO DE LA C REACTANCIA POR EL VOLTAJE INTERNO Vi3=AI2*SLIP*XMOT(2) Vi3D=AIMAG(Vi3) Vi3Q=REAL(Vi3) С CÁLCULO DEL ANGULO DELTA С DELTA=ATAN2(VD,VQ)*180.0/PAI С C CÁLCULO DE FLUJOS ELECTROMAGNÉTICOS С FLUJOS EN EL ESTATOR FIST=(XMOT(1)+XMOT(3))*AI1+XMOT(1)*AI2 FIST=(XMOT(1)+XMOT(3))*AI1+XMOT(1)*AI2 FISD=AIMAG(FIST) FISQ=REAL(FIST) FLUJOS EN EL ROTOR FIROT=XMOT(1)*AI1+(XMOT(1)+XMOT(2))*AI2 FIRD=AIMAG(FIROT) FIRQ=REAL (FIROT) C CÁLCULO DEL PAR ELECTROMAGNÉTICO TANTO C EN ESTATOR COMO EN ROTOR TOR1=FISD*AIO1-FISO*AID1 TOR2=FIRD*AIQ2-FIRQ*AID2 C CÁLCULO DE LA POTENCIA DEL ROTOR PROT=(CABS(AI2))**2*REAL(ZEQ) C CÁLCULO DE LA VELOCIDAD DEL ROTOR WROT=1-SLIP TORQUE=PROT* (1-SLIP) AKTOR=0.0 C-----

С·

CÁLCULO DE S, P Y Q C-----C CÁLCULO DE LA IMPEDANCIA DE LA RED DE C TRANSMISIÓN. SRED=VRED*CONJG(AIT) AMAGS=CABS (SRED) ORED=AIMAG(SRED) PRED=REAL(SRED) C CÁLCULO DE LA POTENCIA EN LA MÁQUINA SMQ=VMQ*CONJG(AI1) AMAGS=CABS(SMQ) QMQ=AIMAG(SMQ) PMQ=REAL(SMQ) C CÁLCULO DE LA POTENCIA EN EL CAPACITOR SC=VC*CONJG(AIC) AMAGS=CABS (SC) QC=AIMAG(SC) PC=REAL(SC) C CÁLCULO PARA COMPROBAR LA POTENCIA C TOTAL DEL SISTEMA S=V*CONJG(AIT) AMAGS=CABS(S) С С Q=AIMAG(S) P=REAL(S) C CÁLCULO DE LA POTENCIA TOTAL DEL SISTEMA S=SMQ-SRED-SC AMAGS=CABS(S) O = A T M A G (S)P=REAL(S) IF(KOUNT.NE.0)GOTO 211 CF=1.0 RMOT(1)=RMOT(1)*CF*1.0/ANUM RMOT(2)=RMOT(2)*CF*1.0/ANUM XMOT (1) =XMOT (1) *CF*1.0/ANUM XMOT (2) =XMOT (2) *CF*1.0/ANUM XMOT(3)=XMOT(3)*CF*1.0/ANUM KOUNT=1 GOTO 210 211 CONTINUE SB=CMPLX(P,Q) AMAGSB=CABS(SB) PFAC=AMAGS/AMAGSB WRITE(6,10001) C PUNTO DE OPERACION DE LA MAQUINA 10001 FORMAT(//,23X,'*******',/24X,'CONDICIONES OPERACION',/23X,'********',//) WRITE(6,10002) 10002 FORMAT(/,16X,'"PARA EL MODELO DE 90. ORDEN"',//) WRITE(6,1000)PFAC 1000 FORMAT(///8X, 'PFAC=', F12.6) C IMPRESION DE LAS IMPEDANCIAS Y SUS COMPONENTES WRITE (6,229) ZEQ, ZM, ZF 229 FORMAT(/9X,'ZEQ=',2F10.4,5X,'ZM=',2F10.4,3X, 'ZF=',2F10.4) WRITE(6,230)ZLS,ZMQ,ZC 230 FORMAT(/9X,'ZLS=',2F10.4,4X,'ZMQ=',2F10.4,3X, 'ZC=',2F10.4) 2C=',2F10.4) WRITE(6,231)ZMC 231 FORMAT(/9X,'ZMC=',2F10.4) WRITE(6,232)ZRED 232 FORMAT(/8X,'ZRED=',2F10.4) WRITE(6,233)ZT 233 FORMAT(/10X,'ZT=',2F10.4) C IMPRESION DE LAS CORRIENTES Y SUS COMPONENTES C----WRITE(6,234)AIT 234 FORMAT(/9X, 'AIT=', 2F10.4) WRITE (6,235) AI1, AI2, AIM wklle(0,25)All,All,Alm
235 FORMAT(/9X,'All=',2F10.4,4X,'Al2=',2F10.4,2X,
'AIM=',2F10.4) WRITE(6,236)AIC 236 FORMAT(/9X,'AIC=',2F10.4) WRITE(6,237)AIDT,AIQT 237 FORMAT(/8X,'AIDT=',F10.4,5X,'AIQT=',F10.4) WRITE(6,238)AID1,AIQ1 WRITE(6,238)AID1,AIQ1
238 FORMAT(/8X,'AID1=',F10.4,5X,'AIQ1=',F10.4)
WRITE(6,239)AIDC,AIQC
239 FORMAT(/8X,'AID2=',F10.4,5X,'AIQC=',F10.4)
WRITE(6,240)AID2,AIQ2
240 FORMAT(/8X,'AID2=',F10.4,5X,'AIQ2=',F10.4)
WRITE(6,241)AIDM,AIQM
241 FORMAT(/8X,'AIDM=',F10.4,5X,'AIQM=',F10.4)
WRITE(6,242)V,VRED
242 FORMAT(/11X,'V=',2F10.4,4X,'VRED=',2F10.4)
WRITE(6,242)VM0.VC 242 FORMA1(//11x, v=,2f10.4,4x, VRED=,2f10. WRITE(6,243)VMQ,VC 243 FORMAT(/9X,'VMQ=',2f10.4,6X,'VC=',2f10.4) WRITE(6,244)VD,VQ 244 FORMAT(/10X,'VD=',f10.4,7X,'VQ=',f10.4) WRITE (6,245) VREDD, VREDQ

DE

245 FORMAT(/7X, 'VREDD=', F10.4, 4X, 'VREDQ=', F10.4) WRITE(6,246)VMQD,VMQQ 246 FORMAT(/8X,'VMQD=',F10.4,5X,'VMQQ=',F10.4) WRITE(6,247)VCD,VCQ 447 FORMAT(/9x,VCD=',F10.4,6x,VCQ=',F10.4) WRITE(6,248)V1,V2 248 FORMAT(//10x,'V1=',2F10.4,6x,'V2=',2F10.4) WRITE(6,249)V1D,V1Q WATTE(0,245)VID,VIQ 249 FORMAT(/9X,'VID=',FI0.4,6X,'VIQ=',FI0.4) WRITE(6,250)V2D,V2Q 250 FORMAT(/9X,'V2D=',FI0.4,6X,'V2Q=',FI0.4) WRITE(6,251)DELTA 251 FORMAT(/7X, 'DELTA=', F10.4) WRITE(6,252) 252 FORMAT(///,23X,'CAÍDAS DE VOLTAJE EN EL ESTATOR',/) WRITE(6,253)V1R,V1X 253 FORMAT(/8X,'V1R=',2F10.4,4X,'V1X=',2F10.4) 255 FORMAT(/7X, 'VIRD=', 2F10.4, 4X, 'VIA=', 2F10.4)
WRITE(6, 254)VIRD, VIRQ
254 FORMAT(/7X, 'VIRD=', F10.4, 6X, 'VIRQ=', F10.4)
WRITE(6, 255)VIXD, VIXQ
255 FORMAT(/7X, 'VIXD=', F10.4, 6X, 'VIXQ=', F10.4)
WRITE(6, 255)VIXD, VIXQ WRITE(6,256) 256 FORMAT(///,23X,'CAÍDAS DE VOLTAJE EN EL ROTOR',/) WRITE(6,257)Vi1,Vi2,Vi3 257 FORMAT(/8X,'Vi1=',2F10.4,3X,'Vi2=',2F10.4,2X, 'Vi3=',2F10.4) WRITE(6,258)FIST,FIROT 258 FORMAT(///TX,'FIST=',2F10.4,1X,'FIROT=',2F10.4) WRITE(6,259)FISD,FISQ 259 FORMAT(//7X, 'FISD=', F10.4, 12X, 'FISQ=', F10.4) WRITE(6, 260) FIRD, FIRQ 260 FORMAT(//7X,'FIRD=',F10.4,12X,'FIRQ=',F10.4) WRITE(6,261)PROT,WROT 261 FORMAT(//7X,'PROT=',F10.4,12X,'WROT=',F10.4) WRITE(6,262)TORQUE,AKTOR 262 FORMAT(//5x,'TORQUE=',F10.4,11x, 'AKTOR=',F10.4) WRITE(6,263)TOR1,TOR2 263 FORMAT(//7X,'TOR1=',F10.5,12X,'TOR2=',F10.5) WRITE(6,264)SRED,SMQ 264 FORMAT(//7X, 'SRED=', 2F10.4, 3X, 'SMQ=', 2F10.4) WRITE(6,265)SC,S
265 FORMAT(//9X,'SC=',2F10.4,5X,'S=',2F10.4) WRITE(6,266)PRED,QRED 266 FORMAT(//7X,'PRED=',F10.5,12X,'QRED='F10.5) WRITE(6,267)PMQ,QMQ 267 FORMAT(//8x,'PMQ=',F10.5,13x,'QMQ='F10.5) WRITE(6,268)PC,QC 'AMAGS=',F10.5) RETURN END "KMATRIX" C ESTA SUBRUTINA USA LA REPRESENTACIÓN DE C VARIABLES DE ESTADOS PARA HACER LA C KMATRIIX, K1 POR INSPECCION SUBROUTINE KMATRIX C---DECLARACION LOS DATOS C C----COMMON CK1(10,10),CK2(10,10),CK4(10,10),CK5(10,10) COMMON CK6(10,10),CK7(10,10),WKS(10),RMOT(4) COMMON DELTA, V, VD, VQ, AID1, AIQ1, AID2, AIQ2, FIST, REQ2 COMMON PAI, F, AKTOR, HP, TMOT, MAGV, SLIP, WROT, TORQUE, ZF COMMON TOR1, TOR2, DXS, ANUM, PROT, DXR, DXM, DRS, DRR, DH COMMON DS, SENS,I,J,K,AIDM,AIQM,AIM,AII,AIZ,AIT,SMQ COMMON ZT,V1Q,V2D,N1,AKVAB1,AKVAB2,AKB,P,Q,CF,KOUNT COMMON PFAC,SB,AMAGSB,AMAGS,ZEQ,ZLS,ZM,FIROT,XC,V2Q COMMON V1R,V1X,V1RD,V2,V1,V1D,V1RQ,V1XD,V1XQ,V11,VC COMMON Vi1D,Vi1Q,Vi2,Vi2D,Vi2Q,Vi3,Vi3D,Vi3Q,VRED COMMON VREDD, VREDQ, VMQ, RRED, XRED, ZRED, AIDT, AIQT, AIC COMMON VMQD, VMQQ, SRED, SMQ, PRED, QRED, PMQ, QMQ, S, ZMC COMMON AIDC, AIQC, SC, QC, PC, ZC COMMON /S3/N COMMON /S4/A(40,40),CK3(10,10),N81,PE,FISD,FISQ COMMON /S4/FIRD,FIRQ,XMOT(4) DOUBLE PRECISION A, CK3 EXTERNAL FCT, OUTP COMPLEX AI1, AI2, FIST, FIROT, ZEQ, ZLS, S, SB, AMAGS COMPLEX AMAGSB, SRED, SMQ, ZF, V, VMQ, V1, V1R, V1X, V2 COMPLEX Vi1, Vi2, Vi3, VRED, AIT, AIM, ZMQ, ZRED, ZT, ZM COMPLEX ZC, ZMC, VC, AIC, SC REAL MAGV DESARROLLO DE LA SUBRUTINA DO 300 I=1,9 DO 300 J=1.9 CK1(I,J)=0.0 300 CONTINUE

CK1(1,1) = 1CK1(2,2)=1 CK1(3,3)=1 CK1(4,4)=1 CK1(5,5)=2.0*TMOT*2.0*PAI*F*CABS(S) CK1(6,1)=1 CK1(6,6)=XRED CK1(6,8)=RMOT(1)/XC CK1(7,2)=1 CK1(7,7)=XRED CK1(7,9)=RMOT(1)/XC CK1(8,2) = 1CK1(8,8)=-1 CK1(9, 1) = 1CK1(9,9)=1 C----TMOT=H (CONSTANTE DE INERCIA) C--WRITE(6.301) 301 FORMAT(//15x, 'MATRIZ K1'/) DO 302 I=1,9 302 WRITE(6,303)(CK1(I,J),J=1,9) 303 FORMAT(5X,9F10.4) C-----K2 POR INSPECCION C---DO 304 I=1,9 DO 304 T=1.9 CK2(I,J)=0.0 304 CONTINUE CK2(1,1)=RMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ XMOT(1))-XMOT(1)**2)*(XMOT(2)+XMOT(1)) CK2(1,2)=1 CK2(1,3)=-RMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+XMOT(1))-XMOT(1)*2)*XMOT(1) CK2(1,8)=1 CK2(2,1) = -1CK2(2,2)=RMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ XMOT(1))-XMOT(1)**2)*(XMOT(2)+XMOT(1)) CK2(2,4) = -RMOT(1) / ((XMOT(2) + XMOT(1)) * (XMOT(3) + XMOT(1))-XMOT(1)**2)*XMOT(1) CK2(2,9)=1 CK2(3,1)=RMOT(2)/(XMOT(1)**2-XMOT(3)+XMOT(1)) *(XMOT(2)+XMOT(1)))*XMOT(1) CK2(3,3)=-RMOT(2)/(XMOT(1)**2-(XMOT(3)+XMOT(1))* (XMOT(2)+XMOT(1))) * (XMOT(3)+XMOT(1)) CK2(3,4)=SLIP CK2(3,5)=-FIRQ CK2(4,2)=RMOT(2)/(XMOT(1)**2-(XMOT(3)+XMOT(1)) * (XMOT(2)+XMOT(1))) * XMOT(1) CK2(4,3) = -SLIPCK2(4,4) =-RMOT(2)/(XMOT(1)**2-(XMOT(3)+XMOT(1))*(XMOT(2)+ XMOT(1)) * (XMOT(3) + XMOT(1)) CK2(4,5)=FIRD CK2(5,1) = - XMOT(1) / ((XMOT(2) + XMOT(1)) * (XMOT(3)+XMOT(1))-XMOT(1)**2)*FIRQ (ABOT(1))+ABOT(1)/2) FIRQ CK2(5,2)=XMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ XMOT(1))-XMOT(1)**2)*FIRD XMOT(1) / (XMOT(2) + XMOT(1)) * (XMOT(3) + XMOT(1)) - XMOT(1) **2) *FISQ CK2(5, 4) = -XMOT(1) / ((XMOT(2) + XMOT(1)) * (XMOT(3) +XMOT(1))-XMOT(1)**2)*FISD CK2(6,2)=1 CK2(6,6)=RMOT(1)+RRED CK2(6,7)=XRED CK2(6,9)=RMOT(1)/XC CK2(7,1)=-1 CK2(7,6)=-XRED CK2(7,6)=-XRED CK2(7,7)=RMOT(1)+RRED CK2(7,8)=-RMOT(1)/XC CK2(8,1) = (XC/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ XMOT(1))-XMOT(1)**2)*(XMOT(2)+XMOT(1)))-1 AND (1) / AND (1) / ((XHOT (2) + XMOT (1)) / (XHOT (3) + XMOT (1)) - XMOT (1) * (2) * (XMOT (2) + XMOT (1)) * (XMOT (3) + XMOT (2) - XMOT (1) * (2) + XMOT (2) + XMOT (1)) * (XMOT (3) + XMOT(1))-XMOT(1)**2)*XMOT(1) CK2(8,4)=-RMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ XMOT(1))-XMOT(1)**2)*XMOT(1) CK2(8, 6) = -XCCK2(9,1)=RMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ XMOT(1))-XMOT(1)**2)*(XMOT(2)+XMOT(1)) CK2(9,2)=1-(XC/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ XMOT(1))-XMOT(1)**2)*(XMOT(2)+XMOT(1))) CK2(9,3)=-RMOT(1)/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+ XMOT(1))-XMOT(1)**2)*XMOT(1) CK2(9,4)=XC/((XMOT(2)+XMOT(1))*(XMOT(3)+XMOT(1))-XMOT(1)*2)*XMOT(1) CK2(9,7)=XC 305 FORMAT(//15X,'MATRIZ K2'/) DO 306 I=1,9 306 WRITE(6,307)(CK2(I,J),J=1,9) 307 FORMAT(5X,9F10.4) RETURN

END

C-"CHARA" С C ESTA SUBRUTINA OBTIENE LA MATRIZ A CARACTERISTICA Y LA MATRIZ A TRANSPUESTA SUBROUTINE CHARA c. NOTA: ¡ESTA SUBRUTINA! С CK3=CK1(INV)! С C---DECLARACION LOS DATOS C COMMON CK1(10,10),CK2(10,10),CK4(10,10),CK5(10,10) COMMON CK6(10,10),CK7(10,10),WKS(10),RMOT(4) COMMON DELTA,V,VD,VQ,AID1,AIQ1,AID2,AIQ2,FIST,REQ2 COMMON PAI, F, AKTOR, HP, TMOT, MAGV, SLIP, WROT, TORQUE, ZF COMMON TOR1, TOR2, DXS, ANUM, PROT, DXR, DXM, DRS, DRR, DH, P COMMON DS, SENS, I, J, K, AIDM, AIQM, AIM, AI1, AI2, AIT, ZMQ COMMON ZT,V1Q,V2D,N1,AKVAB1,AKVAB2,AKB,CF,KOUNT,ZC COMMON PFAC,SB,AMAGSB,AMAGS,ZEQ,ZLS,ZM,FIROT,XC,V2Q COMMON V1R, V1X, V1RD, V2, V1, V1D, V1RQ, V1XD, V1XQ, V11, VC COMMON V11D, V11Q, V12, V12D, V12Q, V13, V13D, V13Q, VRED, Q COMMON VREDD, VREDQ, VMQ, RRED, XRED, ZRED, AIDT, AIQT, AIC COMMON VMQD, VMQQ, SRED, SMQ, PRED, QRED, PMQ, QMQ, S, ZMC COMMON AIDC, AIQC, SC, QC, PC COMMON /S3/N COMMON /S4/A(40,40),CK3(10,10),N81,PE,FISD,FISQ COMMON /S4/FIRD, FIRO, XMOT(4) DOUBLE PRECISION A, CK3 EXTERNAL FCT, OUTP COMPLEX AI1, AI2, FIST, FIROT, ZEQ, ZLS, S, SB, AMAGS COMPLEX AMAGSB, SRED, SMQ, ZF, V, VMQ, V1, V1R, V1X, V2 COMPLEX Vi1, Vi2, Vi3, VRED, AIT, AIM, ZMQ, ZRED, ZT, ZM COMPLEX ZC, ZMC, VC, AIC, SC REAL MAGV C----с с--DESARROLLO DE LA SUBRUTINA CALL INVERT (N, CK1, CK3) WRITE(6,400) C MATRIZ K3 = MATRIZ CK1 INVERSE ES C LA MATRIZ "B" 400 FORMAT(//,18X,'********',/19X,'MATRIZ DE ENTRADAS DEL SISTEMA "B"',/18X,'********',//) DO 401 I=1,N WRITE(6,402)(CK3(I,J),J=1,N) 401 CONTINUE 402 FORMAT(5x,9F12.4) C--C MATRIZ CARACTERISTICA A=-K1(INV)*K2 C--DO 413 I=1,N DO 413 J=1,N A(I,J) = 0.0DO 413 K=1,N 413 A(I,J)=A(I,J)-CK3(I,K)*CK2(K,J)*2.0*PAI*F IF(N.EQ.5)GOTO 415 WRITE(6,414) FORMAT(//,23X,'***',/24X,'MATRIZ CARACTERISTICA 31 FORMAT(5X,9F12.4) GOTO 417 WRITE(6,414) 415 WRITE(6,416)((A(I,J),J=1,N),I=1,N) 416 FORMAT(5X,9F12.4) 417 CALL SOLUC STOP END "INVERT" C SUBRUTINA PARA LA INVERSION DE MATRICES CON DOBLE PRECISION C. SUBROUTINE INVERT(N, OCU, SAL) C-DECLARACION LOS DATOS C-DIMENSION OCU(10,10),SAL(10,10),E(20,20) DOUBLE PRECISION SAL,E DESARROLLO DE LA SUBRUTINA N=9N2=N N1 = NDO 10 I=1,N1 DO 5 J=1, N1E(I,J) = OCU(I,J) E(I, N1+J) = 0.05 CONTINUE

E(I, N1+I) = 1.010 CONTINUE 125 FORMAT(8F10.5) N2P=N2*2 DO 100 I=1,N1 T=E(I,I) DO 20 K=1,N2P E(I,K) = E(I,K)/T20 CONTINUE DO 30 L=1.N1 IF(L.EQ.I)GOTO 31 AK = -E(L, I)DO 32 K=1,N2P E(L,K) = E(L,K) + E(I,K) * AK32 CONTINUE 31 CONTINUE 30 CONTINUE 100 CONTINUE DO 120 I=1,N1 DO 120 J=1,N1 120 SAL(I,J)=E(I,N1+J) RETURN END C PROGRAMA CONFECCIONADO PARA OBTENER C LAS VARIABLES DE ECUACIONES C DIFERENCIALES POR VARIABLES DE ESTADO SUBROUTINE SOLUC С С--DECLARACION LOS DATOS DIMENSION PRMT(5), Y(20), DERY(20), AUX(10, 20) COMMON /S1/NS,T(900) COMMON /S2/NORD COMMON /S3/NDIM COMMON /S4/A99(40,40),CK3(10,10),N81,PE,FISD COMMON /S4/FISQ,FIRD,FIRQ COMMON /S4/XMOT(4) EXTERNAL FCT, OUTP DOUBLE PRECISION Y, DERY, AUX, PRMT DOUBLE PRECISION T, A99, CK3 C SE LEEN LOS DATOS PARA EL DESARROLLO DEL SISTEMA C UTILIZANDO EL METODO NUMÉRICO C-----NORD = 1 READ(5,*)(PRMT(I),I=1,5) N81 = NDIM*NORD C---C SE LEE 1 TIEMPO DE INICIO DE ESTUDIO PRMT(1) C SE LEE 2 TIEMPO FINAL DE ESTUDIO C SE LEE 3 PASO DE INTEGRACION PRMT(2) PRMT(3) C SE LEE 4 TOLERANCIA DE ERROR PRMT(4) C SE LEE 5 CONTROL INT. DEL METODO PRMT(5) NORD1=NORD+1 C-C C SE LEEN CONDICIONES INICIALES PARA LA MATRIZ CARACTERISTICA "A" READ(5,*)(Y(I),I=1,NDIM) C LEEN Y SE ESCRIBEN EN EL ARCHIVO DE SALIDA C LAS CONDICIONES INICIALES (DISTURBIOS) C PARA LA MATRIZ CARACTERISTICA "A" WRITE(6,65) WKILE(0,05) 65 FORMAT(//,13X,'********',/14X,'DITURBIOS PARA LA MATRIZ CARACTERISTICA "A"',/13X,'**********',//) WRITE(6,70)(Y(I),I=1,N81) 70 FORMAT(/,30X,D10.3) WRITE(6,71) 71 FORMAT(//) C LLENADO DEL PRIMER VALOR DE LAS C VARIABLES DE SALIDA NS = 1NI = (PRMT(2) - PRMT(1)) / PRMT(3)
WRITE(6,"(20X, 'TIEMPO',T44,'FDS',T67,'FQS',T90,'FDR',T113,'F
QR',T134,'VELOCIDAD',T160,'IDL',T183,'IQL',T203,'VDC',T226,'
VQC',T249,'PE')") T(NS) = PRMT(1)WRITE(6,243)T(NS),Y(1),Y(2),Y(3),Y(4),Y(5),Y(6),Y(7),Y(8),Y(9), PE 243 FORMAT(10X,F20.15,3X,F20.15,3X,F20.15,3X,F20. 15,3X,F20.15,3X,F20.15,3X,F20.15,3X,F20.15,F20.15,3X,F20.15, 3X,F20.15)

C DONDE: C Y(1)= FLUJO D DEL ESTATOR C Y(2)= FLUJO Q DEL ESTATOR C Y(3) = FLUJO D DEL ROTOR C Y(4) = FLUJO Q DEL ROTOR C Y(5) = VELOCIDAD С Y(6) = CORRIENTE EN D DE LA LINEA Y(7) = CORRIENTE EN Q DE LA LINEA C Y(8) = VOLTAJE EN D DEL CAPACITOR C Y(9) = VOLTAJE EN Q DEL CAPACITOR DO 96 L=1, INT(NI) C LLENADO DE LOS FACTORES DE PESO Y C LLAMADO DE LA SUBRUTINA "RUNKUT" DO 120 T=1.N81 120 DERY(I)=1.D0/N81 CALL RUNKUT (PRMT, Y, DERY, N81, IHLF, FCT, OUTP, AUX) IF(IHLF.GT.11) GOTO 130 IF(IHLF.EQ.11) GOTO 130 WRITE(6,250)T(NS),Y(1),Y(2),Y(3),Y(4),Y(5),Y(6),Y(7),Y(8),Y(9),PE),FL 250 FORMAT(10x,F20.15,3x,F20.15,3x,F20.15,3x, F20.15,3x,F20.15,3x,F20.15,3x,F20.15,3x,F20.15,5x,F20.1 .15,3X,F20.15) IF(T(NS).GE.PRMT(2)) GOTO 130 PRMT(1) = T(NS)96 CONTINUE 130 RETURN END C-LLAMADO DE SUBRUTINA OUTP С SUBROUTINE OUTP(X, IHLF, PRMT) DECLARACION LOS DATOS С C-----DIMENSION PRMT(5) COMMON /S1/NS,T(900) DOUBLE PRECISION X.PRMT.T С· С DESARROLLO DE LA SUBRUTINA X = IDINT(X * 1000.0 + 0.5)X=X/1000.0 IF(IHLF.EQ.13)GOTO 10 IF(IHLF.EQ.12)GOTO 30 IF (IHLF.EQ.11) GOTO 50 TS=PRMT(3)*NS IF(X.LT.TS)GOTO 70 NS=NS+1 T(NS)=X PRMT(5) = 1.D0 GOTO 70 10 WRITE(6,20) 20 FORMAT(//,10X,'ERROR EN EL SIGNO DE H O EN EL SIGNO DE',/10X,'XEND, O X ES MAYOR QUE XEND',//) GOTO 70 30 WRITE(6,40) 40 FORMAT(//,10X,'ERROR YA QUE X=XEND o H=0',//) GOTO 70 50 WRITE(6,60) S0 WATE(V,S0) 60 FORMAT(/,10X,'ERROR EN LA ULTIMA FILA DE RESULTADOS',//,'YA QUE SON NECESARIAS MAS DE 10 BISECCIONES',//,'DEL INCREMENTO INICIAL PARA LLEGAR A UNA APROXIMACION',//, DE 'SATISFACTORIA POR LO QUE NO SE IMPRIME',//) 70 RETURN END C----SUBRUTINA DE INTEGRACION С C----SUBROUTINE RUNKUT (PRMT, Y, DERY, NDIM, IHLF, FCT, OUTP, AUX) С DECLARACION LOS DATOS DIMENSION Y(20), DERY(20), AUX(8,1), A(4), B(4), C(4) DIMENSION PRMT(5) DOUBLE PRECISION PRMT,Y, DERY, AUX, A, B, C, X DOUBLE PRECISION XEND, H, AJ, BJ, CJ, R1, R2, DELT C-С DESARROLLO DE LA SUBRUTINA С DO 1 I = 1,NDIM AUX(8,I) = 0.06666666666666666667D0*DERY(I) X = PRMT(1) XEND = PRMT(2) H = PRMT(3) PRMT(5) = 0.00CALL FCT (Y, DERY) PRUEBA DE ERROR IF (H*(XEND - X))38,37,2

C PREPARACIONES PARA EL METODO C RUNGE-KUTTA C-A(1) = 0.5D0A(2) = 0.29289321881345248D0A(3) = 1.7071067811865475D0 A(4) = 0.16666666666666666700B(1) = 2.D0B(2) = 1.D0B(3) = 1.D0B(4) = 2.D0 C(1) = 0.5D0C(2) = 0.29289321881345248D0 C(3) = 1.7071067811865475D0C(4) = 0.5D0C---C PREPARACIONES DEL PRIMER PASO C DEL RUNGE -KUTTA C----DO 3 I = 1,NDIM AUX(1,I) = Y(I)AUX(2,I) = DERY(I)AUX(3, I) = 0.D0AUX(6, I) = 0.D03 IREC = 0H = H + HIHLF = -1TSTEP = 0IEND = 0C INICIO DE UN PASO DEL RUNGE - KUTTA C-IF ((X + H - XEND)*H)7,6,5 4 H = XEND - X6 IEND = 1С C RECORDANDO LOS VALORES INICIALES DE С ESTE PASO CALL OUTP(X. IREC. PRMT) IF (PRMT(5))40,8,40 ITEST = 0 ISTEP = ISTEP + 1 0 C----C INICIO DEL LAZO MAS INTERNO DEL C RUNGE-KUTTA C---J = 1 10 AJ = A(J)BJ = B(J)CJ = C(J)DO 11 I = 1, NDIM R1 = H*DERY(I) $R2 = AJ^{*}(R1 - BJ^{*}AUX(6, I))$ Y(I) = Y(I) + R2R2 = R2 + R2 + R2AUX(6,I) = AUX(6,I) + R2 - CJ*R1 11 IF (J - 4)12, 15, 15J = J + 112 IF (J - 3)13, 14, 13X = X + 0.5D0*H 13 X = A + C.L. CALL FCT(Y, DERY) 14 GOTO 10 C----C FIN DEL LAZO MAS INTERNO DEL RUNGE-KUTTA PRUEBA DE EXACTITUD С 15 IF (ITEST)16,16,20 C--C EN EL CASO ITEST=0 NO HAY POSIBILIDAD DE C PRUEBA DE EXACTITUD Ċ. DO 17 I = 1,NDIM 16 AUX(4, I) = Y(I)17 ITEST = 1 ISTEP = ISTEP + ISTEP - 2 IHLF = IHLF + 1X = X - H18 H = 0.5D0*H DO 19 I = 1,NDIM Y(I) = AUX(1,I) DERY(I) = AUX(2,I) AUX(6,I) = AUX(3,I) 19 GOTO 9 C EN EL CASO ITEST=1 LA PRUEBA DE EXACTITUD ES C POSIBLE C-----IMOD = ISTEP/2
IF (ISTEP - IMOD - IMOD)21,23,21 20 CALL FCT (Y, DERY) DO 22 I = 1, NDIM AUX (5, I) = Y(I) 21

22 AUX(7, I) = DERY(I)GOTO 9 С C CÁLCULO DEL VALOR DE PRUEBA DELT C---23 DELT = 0.D0DO 24 I = 1,NDIM DELT = DELT + AUX(8, I) * DABS(AUX(4, I) - Y(I))24 IF (DELT - PRMT(4))28,28,25 C---EL ERROR ES GRANDE С IF (IHLF - 10)26,36,36 DO 27 I = 1,NDIM AUX(4,I) = AUX(5,I) 25 26 27 ISTEP = ISTEP + ISTEP - 4 X = X - H IEND = 0GOTO 18 С· C LOS VALORES DEL RESULTADO SON BUENOS 2.8 CALL FCT(Y,DERY) $\begin{array}{l} \text{CALL FCI (I, DEKI \\ DO 29 I = 1, NDIM \\ \text{AUX (1, I) = Y (I) } \\ \text{AUX (2, I) = DERY (I) \\ \text{AUX (3, I) = AUX (6, I) } \end{array}$ Y(I) = AUX(5,I) DERY(I) = AUX(7,I) CALL OUTP(X - H,IHLF,PRMT) IF (PRMT(5))40,30,40 29 30 DO 31 I = 1,NDIM Y(I) = AUX(1,I) 31 DERY(I) = AUX(2, I)TREC = THLFIF (IEND) 32, 32, 39 EL INCREMENTO ES DOBLADO 32 THLF = THLF - 1ISTEP = ISTEP/2 H = H + H IF (IHLF)4,33,33 33 IMOD = ISTEP/2 IF (ISTEP - IMOD - IMOD)4,34,4 IF (DELT - 0.02D0*PRMT(4))35,35,4 IHLF = IHLF - 1 34 35 ISTEP = ISTEP/2 H = H + HGOTO 4 С· C REGRESANDO AL LLAMADO DEL PROGRAMA 36 THLF = 11CALL FCT (Y, DERY) GOTO 39 37 IHLF = 12GOTO 39 IHLF = 13 38 39 CALL OUTP(X, IHLF, PRMT) 40 RETURN END C---SUBRUTINA FCT C--SUBROUTINE FCT(Y, DERY) С С· С DECLARACION LOS DATOS Č----DIMENSION Y(20), U(20), DERY(20) COMMON /S3/ NDIM COMMON /S4/A99(40,40),CK3(10,10),N81,PE COMMON /S4/FISD, FISQ, FIRD, FIRQ COMMON /S4/XMOT(4) DOUBLE PRECISION Y.U.DERY, A99, CK3 С DESARROLLO DE LA SUBRUTINA DO 999 I=1.N81 DERY(I) = 0.D0DO 999 J=1,N81 999 DERY(I) = DERY(I) + A99(I,J)*Y(J) IF(5.EQ.N81)GOTO 5 C CÁLCULO DE LA PARTE NO LINEAL DEL MODELO DE 5 C VARIABLES. EN ESTE CASO EL VECTO U(I) ES EL C DISTURBIO QUE SE APLICA A LA MATRIZ DE ENTRADAS DEL SISTEMA (MATRIZ "B"). С C UNA DE LAS FORMAS DE APLICARLE EL DISTURBIO A LAS C MATRICES ES POR MEDIO DE UN DISTURBIO CONTINUO C DURANTE TODO EL TIEMPO DEL ESTUDIO "CONTINUO": C DX=AX+BU C DONDE EN LA VARIABLE A INCREMENTAR EL DISTURBIO C ES APLICADA DIRECTAMENTE EN EL VECTOR DE ENTRADAS C U(I).

```
5 U(1)=0.0D0
       U(2)=0.0D0
       U(3)=0.0D0
       U(4) = 0.0D0
       U(5)=0.05D0
       U(6) = 0.0D0
       U(7)=0.0D0
       U(8)=0.0D0
       U(9)=0.0D0
C DONDE:
C U(1)= VOLTAJE EN D DEL ESTATOR
C U(2)= VOLTAJE EN Q DEL ESTATOR
C U(3)= VOLTAJE EN D DEL ROTOR = 0
C U(4) = VOLTAJE EN Q DEL ROTOR = 0
C U(5)= PAR MECANICO
C U(6)= VOLTAJE EN D DE LA LINEA
C U(7) = VOLTAJE EN Q DE LA LINEA
GOTO 208
208 DO 500 I=1,N81
           DO 500 J=1,N81
       DERY(I)=DERY(I)+CK3(I,J)*U(J)
500 CONTINUE
           CÁLCULO DE LA POTENCIA ELÉCTRICA
С
C-----
**2)*FISD)*Y(4)
RETURN
END
```

```
PROGRAMA "estabilidad.for"
ADAPTADO DE "frecuencia.for [11]"
PARA UN MODELO LINEAL DE
QUINTO ORDEN
```

APÉNDICE E VALORES PARA LOS MODOS DE OSCILACIÓN DE LOS AEROGENERADORES

En este apéndice se presenta el cálculo de los eigenvalores, amortiguamiento y frecuencia para los casos estable, inestable y punto crítico de los aerogeneradores Vestas modelo V-27 225kW/50kW – 480V- 60Hz.

E.1 MODOS DE OSCILACION DEL GENERADOR V-27 50kW - 480V- 60Hz.

Cálculo de los eigenvalores, amortiguamiento y frecuencia considerando un valor de deslizamiento S=-0.005162, donde el generador se encuentra trabajando en estado de condición normal (caso estable):

Para los modos 1 y 2 la frecuencia es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\pm 375.7475}{2\pi} = \pm 59.80207198$$
(E.1)

La frecuencia para los modo 3 y 4 es de:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\pm 38.45736}{2\pi} = \pm 6.120678942$$
(E.2)

Para el modo 5 la frecuencia obtenida es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{0}{2\pi} = 0$$
 (E.3)

Para obtener los valores de amortiguamiento en los diferentes modos para el generador de 8 polos con un valor de deslizamiento de S=-0.005162, se toman los eigenvalores obtenidos mediante el programa *estabilidad.for* y sustituyendo estos valores mediante la ecuación 4.23:

Para los modos 1 y 2 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-57.23683)}{\sqrt{(-57.23683)^2 + (\pm 375.7475)^2}} = 0.154126562$$
(E.4)

Para los modos 3 y 4 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-4.852478)}{\sqrt{(-4.852478)^2 + (38.45736\pm)^2}} = 0.1251855366$$
(E.5)

Para el modo 5 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-9.801091)}{\sqrt{(-9.801091)^2 + (0)^2}} = -1$$
(E.6)

Cálculo de los eigenvalores, amortiguamiento y frecuencia considerando un valor de deslizamiento S=-0.026692, donde el generador presenta un comportamiento fuera de operación (caso inestable).

Para obtener los valores de frecuencia en los diferentes modos para el generador de 8 polos con un valor de deslizamiento de S=-0.00516, se toman los eigenvalores obtenidos mediante el programa *estabilidad.for* y sustituyendo estos valores mediante la ecuación 4.24:

Para los modos 1 y 2 la frecuencia es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\pm 375.7475}{2\pi} = \pm 59.80207198$$
(E.7)

Para los modos 3 y 4 la frecuencia es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\pm 18.44575}{2\pi} = \pm 2.935732292 \tag{E.8}$$

Para el modo 5 la frecuencia es obtenida con la ecuación es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{0}{2\pi} = 0$$
 (E.9)

Para obtener los valores de amortiguamiento en los diferentes modos para el generador de 8 polos con un valor de deslizamiento de S= -0.00516, se toman los eigenvalores obtenidos mediante el programa *estabilidad.for* y sustituyendo estos valores mediante la ecuación 4.23:

Para los modos 1 y 2 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-57.01706)}{\sqrt{(-57.01706)^2 + (\pm 375.7223)^2}} = 0.1535313323$$
(E.10)

Para los modos 3 y 4 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-9.973501)}{\sqrt{(-9.973501)^2 + (\pm 18.44575)^2}} = 0.6427498235$$
(E.11)

Para el modo 5 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(0.00237175)}{\sqrt{(0.00237175)^2 + (0)^2}} = 1$$
(E.12)

El deslizamiento considerado para un estado de operación estable pero refiriéndose a un punto crítico es de S=-0.026610, obteniéndose:

Para los modos 1 y 2 la frecuencia es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\pm 375.7203}{2\pi} = \pm 59.79774296$$
(E.13)

Para los modos 3 y 4 la frecuencia es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\pm 18.45286}{2\pi} = \pm 2.936863883$$
(E.14)

Para el modo 5 la frecuencia es obtenida con la ecuación es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{0}{2\pi} = 0 \tag{E.15}$$

Para obtener los valores de amortiguamiento en los diferentes modos para el generador de 8 polos con un valor de deslizamiento de S= -0.02661, se toman los eigenvalores obtenidos mediante el programa *estabilidad.for* y sustituyendo estos valores mediante la ecuación 4.23:

Para los modos 1 y 2 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-57.01707)}{\sqrt{(-57.01707)^2 + (\pm 375.7203)^2}} = 0.1535321964$$
(E.16)

Para los modos 3 y 4 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-9.954452)}{\sqrt{(-9.954452)^2 + (\pm 18.45286)^2}} = 0.6406686861$$
(E.17)

Para el modo 5 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(0.03536873)}{\sqrt{(0.03536873)^2 + (0)^2}} = 1$$
(E.18)

E.2 MODOS DE OSCILACION DEL GENERADOR V-27 225kW - 480V- 60Hz

A continuación se presentan los valores del comportamiento del generador de 6 polos en modelo de 5° orden.

Considerando un valor de deslizamiento S=-0.002667, donde el generador se encuentra trabajando en estado de condición normal (caso estable), se obtuvieron los eigenvalores, amortiguamiento y frecuencia:

Para obtener los valores de frecuencia en los diferentes modos para el generador de 6 polos con un valor de deslizamiento de S= -0.002667, se toman los eigenvalores obtenidos mediante el programa *estabilidad.for* y sustituyendo estos valores mediante la ecuación 4.24:

Para los modos 1 y 2 la frecuencia es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\pm 376.6882}{2\pi} = \pm 59.95178903 \tag{E.19}$$

Para los modos 3 y 4 la frecuencia es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\pm 77.51788}{2\pi} = \pm 12.33735378 \tag{E.20}$$

Para el modo 5 la frecuencia es obtenida con la ecuación es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{0}{2\pi} = 0 \tag{E.21}$$

Para obtener los valores de amortiguamiento en los diferentes modos para el generador de 8 polos con un valor de deslizamiento de S=-0.002667, se toman los eigenvalores obtenidos mediante el programa *estabilidad.for* y sustituyendo estos valores mediante la ecuación 4.23:

Para los modos 1 y 2 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-11.41481)}{\sqrt{(-11.41481)^2 + (\pm 376.6882)^2}} = 0.0331699582$$
(E.22)

Para los modos 3 y 4 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-5.537613)}{\sqrt{(-5.537613)^2 + (\pm 77.51788)^2}} = 0.0716195676$$
(E.23)

Para el modo 5 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-11.36841)}{\sqrt{(-11.36841)^2 + (0)^2}} = -1$$
(E.24)

Para un valor de deslizamiento S=-0.030967 donde el generador presenta un comportamiento fuera de operación (caso inestable), se obtuvieron los eigenvalores, amortiguamiento y frecuencia.

Para obtener los valores de frecuencia en los diferentes modos para el generador de 6 polos con un valor de deslizamiento de S= -0.030967, se toman los eigenvalores obtenidos mediante el programa *estabilidad.for* y sustituyendo estos valores mediante la ecuación 4.24:

Para los modos 1 y 2 la frecuencia es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\pm 376.6972}{2\pi} = \pm 59.95322143 \tag{E.25}$$

Para los modos 3 y 4 la frecuencia es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\pm 2.31860}{2\pi} = \pm 4.188735285$$
(E.26)

Para el modo 5 la frecuencia es obtenida con la ecuación es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{0}{2\pi} = 0$$
 (E.27)

Para obtener los valores de amortiguamiento en los diferentes modos para el generador de 8 polos con un valor de deslizamiento de S=-0.002667, se toman los eigenvalores obtenidos mediante el programa *estabilidad.for* y sustituyendo estos valores mediante la ecuación 4.23:

Para los modos 1 y 2 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-11.20754)}{\sqrt{(-11.20754)^2 + (\pm 376.6972)^2}} = 0.0297652960 \,8 \tag{E.28}$$

Para los modos 3 y 4 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-11.587)}{\sqrt{(-11.587)^2 + (\pm 26.31860)^2}} = 0.4903450540$$
(E.29)

Para el modo 5 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(0.3180242)}{\sqrt{(0.3180242)^2 + (0)^2}} = 1$$
(E.30)

Para obtener los valores de frecuencia en los diferentes modos para el generador de 6 polos con un valor de deslizamiento de S=-0.030320, se toman los eigenvalores obtenidos mediante el programa *estabilidad.for* y sustituyendo estos valores mediante la ecuación 4.24:

Para los modos 1 y 2 la frecuencia es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\pm 376.6974}{2\pi} = \pm 59.95325326 \tag{E.31}$$
Para los modos 3 y 4 la frecuencia es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\pm 26.48170}{2\pi} = \pm 4.214693456 \tag{E.32}$$

Para el modo 5 la frecuencia es obtenida con la ecuación es:

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{0}{2\pi} = 0$$
 (E.33)

Para obtener los valores de amortiguamiento en los diferentes modos para el generador de 8 polos con un valor de deslizamiento de S=-0.030320, se toman los eigenvalores obtenidos mediante el programa *estabilidad.for* y sustituyendo estos valores mediante la ecuación 4.23:

Para los modos 1 y 2 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-11.20975)}{\sqrt{(-11.20975)^2 + (\pm 376.6974)^2}} = 0.02977115484$$
(E.34)

Para los modos 3 y 4 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(-11.41958)}{\sqrt{(-11.41958)^2 + (\pm 26.48170)^2}} = 0.4779474414$$
(E.35)

Para el modo 5 el amortiguamiento es:

$$\xi = \frac{-(0.01371023)}{\sqrt{(-0.01371023)^2 + (0)^2}} = -1$$
(E.36)

APÉNDICE F Comparación de resultados obtenidos lenguaje Fortran y en Matlab

Dentro de este apéndice se plasmó parte de los resultados que se obtuvieron durante los análisis de estabilidad con la finalidad de obtener las diferencias que se pueden llegar a presentar al usar dos tipos de programas.

Los valores utilizados fueron:

0.02655, 0.00521 1.30930, 0.16131, 0.03255 -0.003162, 0.464811, 67.0000, 1.00000 1.00000,0 3.14159, 60.00000, 1.0

Los valores que se muestran a continuación pertenecen a los resultados del programa utilizado en FORTRAN, en el cual se pueden observar los valores de la matriz característica, la matriz característica transpuesta, los eigenvalores de ambas matrices y los eigenvectores derechos de ambas matrices.

MATRIZ CARACTERISTICA "A"

-56.8163	9.9263	-2879.4130	-2810.7290	258.8223
50.5842	-10.1731	2564.6340	2503.6140	-265.2568
2879.4130	2810.7290	-56.8163	9.9263	1856.3600
-2564.6340	-2503.6140	50.5842	-10.1731	-1902.5100
8270	7838	.1153	1.1702	.0000
	i			

MATRIZ CARACTERISTICA "A TRANSPUESTA

-56.8163	50.5842	2879.4130	-2564.6340	8270
9.9263	-10.1731	2810.7290	-2503.6140	7838
-2879.4130	2564.6340	-56.8163	50.5842	.1153
-2810.7290	2503.6140	9.9263	-10.1731	1.1702
258.8223	-265.2568	1856.3600	-1902.5100	.0000
	I Contraction of the second	1		

EIGENVALORES

MATRIZ "A TRANSPUESTA"

MATRIZ A TRANSPUESTA

MATRIZ "A"

Г	. Т
57322470000E+0237576950000E+0	0357321720000E+0237576930000E+03
57322470000E+0237576950000E+0	0357321720000E+0237576930000E+03
4648200000E+0144301280000E+0	0246486240000E+0144301200000E+02
4648200000E+0144301280000E+0	0246486240000E+0144301200000E+02
10036350000E+020000000000E+0	0010036870000E+020000000000E+00
Ľ. '	· · ·]

EIGENVECTORES DERECHOS

MATRIZ A

Г			-
.50279200000E-03	.52453050000E+00	.50548010000E+00	.0000000000E+00
.10523830000E-02	46721500000E+00	.49327840000E+00	97602410000E-02
53104040000E+00	.0000000000E+00	.45539740000E-03	.50531780000E+00
47388680000E+00	15017380000E-02	.10335680000E-01	.4930690000E+00
.15859950000E-04	.13136980000E-02	.14160950000E-01	.47961860000E-01
	•	1	

.50279200000E-03 .10523830000E-02 53104040000E+00	52453050000E+00 .46721500000E+00 .0000000000E+00	.50548010000E+00 .49327840000E+00 .45539740000E-03	.0000000000E+00 .97602410000E-02 50531780000E+00
47388680000E+00	.15017380000E-02	.10335680000E-01	4930690000E+00
.15859950000E-04	13136980000E-02	.14160950000E-01	4/961860000E-01

20034810000E+0073851650000E-04	20348860000E-01	.13134690000E-01
.19152410000E+00 .55187700000E-03	20177900000E-01	.15317520000E-01
66893240000E+00 .15898950000E-02 68951140000E+00 00000000E+00	.16909860000E-01 18915330000E-01	15869500000E+00
17501820000E-0216640170000E-01	97022460000E+00	.00000000000E+00
		-

Г			-
20034810000E+00	.73851650000E-04	20348860000E-01	13134690000E-01
.19152410000E+00	55187700000E-03	20177900000E-01	15317520000E-01
66893240000E+00	15898950000E-02	.16909860000E-01	.15869500000E+00
.68951140000E+00	0000000000E+00	.18915330000E-01	.17778650000E+00
17501820000E-02	.16640170000E-01	97022460000E+00	.00000000000E+00
		-	

Г			-
69781140000E+00	.0000000000E+00	.65611830000E+00	.00000000000E+00
.71540750000E+00	.0000000000E+00	.73702340000E+00	.00000000000E+00
.30796530000E-01	.0000000000E+00	10889050000E+00	.00000000000E+00
17404570000E-01	.0000000000E+00	1196900000E+00	.0000000000E+00
.45163810000E-04	.0000000000E+00	.11073280000E-01	.0000000000E+00
	1	1	'

A continuación se observan los resultados obtenidos en el programa de MATLAB donde se colocan los mismos valores que se utilizaron en fortran para así poder observar la diferencia que puede existir entre ambos programas.

VALORES DE MATLAB

MATRIZ CARACTERISTICA "A"

1.0e+003 *

Г				-
-0.0568	0.0099	-2.8794	-2.8107	0.2588
0.0506	-0.0102	2.5646	2.5036	-0.2653
2.8794	2.8107	-0.0568	0.0099	1.8564
-2.5646	-2.5036	0.0506	-0.0102	-1.9025
-0.0008	-0.0008	0.0001	0.0012	0
L				

MATRIZ CARACTERISTICA "A" TRANSPUESTA

1.0e+003 *

-0.0568 0.0099	0.0506 -0.0102	2.8794 2.8107	-2.5646 -2.5036	-0.0008 -0.0008
-2.8794	2.5646	-0.0568	0.0506	0.0001
-2.8107	2.5036	0.0099	-0.0102	0.0012
0.2588	-0.2653	1.8564	-1.9025	0

EIGENVALORES

MATRIZ AMATRIZ A1.0e+002 *TRANSPUESTA-0.5732 + 3.7576i-0.5732 - 3.7576i-0.1004-0.0465 + 0.4430i-0.0465 - 0.4430i-0.0465 - 0.4430i

EIGENVECTORES DERECHOS DE LA MATRIZ A

Г			i	
-0.0005 - 0.5245i	-0.0005 + 0.5245i	0.6978	-0.2003 - 0.0002i	-0.2003 + 0.0002i
-0.0011 + 0.4672i	-0.0011 - 0.4672i	-0.7154	0.1915 + 0.0007i	0.1915 - 0.0007i
-0.5310	-0.5310	-0.0308	-0.6689 +0.0016i	-0.6689 - 0.0016i
0.4739 + 0.0015i	0.4739 - 0.0015i	0.0174	0.6895	0.6895
-0.0000 - 0.0013i	-0.0000 + 0.0013i	-0.0000	-0.0017 - 0.0166i	-0.0017 + 0.0166i

EIGENVECTORES DERECHOS DE LA MATRIZ A TRANSPUESTA

Γ	_				-
	0.5055	0.5055	-0.6561	-0.0204 + 0.0131i	-0.0204 - 0.0131i
	0.4933 - 0.0098i	0.4933 + 0.0098i	-0.7370	-0.0202 + 0.0153i	-0.0202 - 0.0153i
	0.0005 + 0.5053i	0.0005 - 0.5053i	0.1089	0.0169 - 0.1587i	0.0169 + 0.1587i
	0.0103 + 0.4931i	0.0103 - 0.4931i	0.1197	0.0189 - 0.1778i	0.0189 + 0.1778i
	0.0142 + 0.0480i	0.0142 - 0.0480i	-0.0118	0.9702	0.9702
l	_		•		-