

INSTITUTO POLITÉCNICO NACIONAL

UNIDAD PROFESIONAL INTERDISCIPLINARIA EN INGENIERÍA Y TECNOLOGÍAS AVANZADAS

UPIITA

Trabajo Terminal

"Transmisión Variable Electrónica para vehículos tipo Mini Baja"

> Que para obtener el título de "Ingeniero en Mecatrónica"

> > Presenta:

Raúl Gómez Ayala

Asesores:

M. en C. Miguel Ángel Rodríguez Fuentes Ing. Juan Roberto Rodríguez Bello



(069)

México, D. F., Junio de 2005



INSTITUTO POLITÉCNICO NACIONAL

UNIDAD PROFESIONAL INTERDISCIPLINARIA EN INGENIERÍA Y TECNOLOGÍAS AVANZADAS UPITA



"Transmistón Variable Electrónica

para vehiculos tipo Mini Baja"

UNIDAD PROFESSIONAL INTENDISCIPLINARIA
EN INGENIERIA Y TECNOLUGIAS AVANZADAS
BIBLIOTEGA

Que para obtener el título de:

"Ingeniero en Mecatrónica"

Presenta:

Raúl Gómez Ayala

Asesores:

M. en C. Miguel Ángel Rodríguez Fuentes Ing. Juan Roberto Rodríguez Bello



México D.F. Junio de 2005



INSTITUTO POLITÉCNICO NACIONAL

UNIDAD PROFESIONAL INTERDISCIPLINARIA EN INGENIERÍA Y TECNOLOGÍAS AVANZADAS UPIITA

Trabajo Terminal

"Transmisión Kariable Electrónica para vehiculos tipo Mini Baja"

Que para obtener el título de:
INSTITUTO POLITECNICO NACIONAL

"Ingenierio en Mecatrónica"

BIBLIOTECA Presenta: BIBLIOTECA

U. P. I. I. T. A.

No. ADQUISICION

069 811

Raúl Gómez Ayala

Asesores

M. en C. Miguel Angel

Rodríguez Fuentes

Ing. Juan Roberto Rodríguez

Bello

Profesor de Trabajo Terminal

Presidente de Jurado

Dr. Orlando Palma Marrufo

rovamala Landa

upiita

México D.F. Junio de 2005

Contenido

Contenido	iii
Lista de figuras	v
Lista de tablas	vi
Resumen	vii
Abstract	vii
Objetivo General	vii
Objetivo Particular	vii
Palabras clave	vii
Introducción	1
Capítulo 1 El cambio de velocidades	4
1.1 Necesidad técnica del cambio de velocidades	4
1.2 Pérdidas de potencia	5
1.2.1 Resistencia a la rodadura	6
1.2.2 Fuerza de arrastre aerodinámico	7
1.3 Potencia requerida	7
1.4 Número mínimo de relaciones de transmisión	9
1.5 Etapa de reducción	9
1.6 Cálculo de relaciones de transmisión	10
Capítulo 2 Banda de transmisión	12
2.1 Generalidades de los sistemas de banda	12
2.2 Datos de diseño de bandas en V	13
2.3 Selección de la banda	16
2.4 Diseño de la transmisión por banda	17
2.5 Fuerzas en la banda	19
Capítulo 3 Poleas y mecanismo de variación	21
3.1 Separación entre poleas	21
3.1.2 Caso de las relaciones de transmisión predefinidas	22
3.2 Mecanismo	23
3.2.1 Desalineación	24
3.2.2 Materiales	24
3.2.3 Análisis de esfuerzos	25
3.2.4 Rodamientos	26
3.3 Poleas, materiales y restricciones	26
3.4 Tornillos de potencia	26
3.4.1 Selección de la rosca	27
3.4.2 Eficiencia del tornillo	27
3.4.3 Autobloqueo	27

Capítulo 4	Control y controlador	28
4.1 Modos de	operación del sistema	28
1.2 Diagramas de flujo		
.3 Diagrama a bloques del sistema		
.4 Ley de control		
4.5 Controlade	OF The state of th	34
C	THE A CONTROL OF THE	
	Electrónica	35
5.1 Adquisicio		35
	Sensor de Modo de Operación	35
5.1.2	Sensor de Posición del Acelerador	36
	5.1.2.1 Sensor de Operación Sin Carga	36
512	5.1.2.2 Sensor de Operación a Plena Carga	- 36
	Sensores de Cambio Manual	36
	Sensor de Velocidad del Vehículo	36
	Sensor de Velocidad del Motor	37
	Sensor de Posición del Mecanismo	37
5.2 Salida de		37
	Etapa de Potencia	37
5.3 Visualizac		37
	Selector de velocidad	38
	Tacómetro	38
	Velocimetro	39
	general de conexiones	39
5.5 Motor elé		41
5.6 Consumo	eléctrico y baterías	42
Capítulo 6	Construcción y puesta en marcha	44
	tación del software	44
6.2 Elaboració	on de los circuitos electrónicos	44
6.3 Manufactu	ıra mecánica	45
6.4 Mecanism	o ensamblado	50
6.5 Puesta en	marcha	51
6.6 Problemas	presentados durante la puesta en marcha	52
Conclusiones		57
Conclusiones		57
Apéndices		57
Apéndice A	Motor oficial de competición	57
Apéndice B	Coeficientes de resistencia a la rodadura	58
Apéndice C	Programa para el cálculo de potencia	59
Apéndice D	Programa para el cálculo de los diámetros de las poleas en función de la relación de transmisión	60
Apéndice E	Programa para los microcontroladores	60
Apéndice F	Programa para las Gales	61
Apéndice G	Comparativos entre el uso de la polea conducida 770 y 790	66
Apéndice H	Planos electrónicos	67
Apéndice I	Planos mecánicos	68 71
		/1
Referencias b	pibliográficas y electrónicas	87

LISTA DE FIGURAS

Fig. 1.1 Curvas características de un motor de C.I.	4
Fig. 1.2 Diagrama de cuerpo libre donde se ilustra el movimiento de un vehículo	5
Fig. 1.3 Resistencia a la rodadura	6
Fig. 1.4 Potencia requerida Vs. Velocidad máxima	8
Fig. 1.5 Potencia requerida Vs. Velocidad máxima	8
Fig. 1.6 Gráfico de cambios para el auto	9
Fig. 2.1 Geometría básica de un impulsor de banda	12
Fig. 2.2 Sección transversal de una banda en V y ranura de polea acanalada	13
Fig. 2.3 Ejemplos de construcción de bandas V	. 13
Fig. 2.4 Fuerza en puntos diferentes a lo largo de la banda	15
Fig. 2.5 Relación entre el ángulo de enrollamiento ψ y razón de tensión T ₁ /T ₂	16
Fig. 2.6 Fuerzas en una cuña ahusada	20
Fig. 3.1 Geometría de la banda	21
Fig. 3.2 Ubicación de la banda en la polea	21
Fig. 3.3 Distancias lineales máximas requeridas en la polea	22
Fig. 3.4 Diámetro de la polea conductora Vs. Relación de transmisión	23
Fig. 3.5 Vista en perspectiva del mecanismo	23
Fig. 3.6 Vista inferior en perspectiva del mecanismo	24
Fig. 3.7 Análisis de esfuerzos para la torreta	25
Fig. 3.8 Análisis de esfuerzos para la horquilla	26
Fig. 4.1 Modos de operación del sistema	28
Fig. 4.2 Diagrama de flujo para el controlador secundario	30
Fig. 4.3 Diagrama de flujo del controlador primario	31
Fig. 4.4 Diagrama a bloques del sistema	33
Fig. 616	
Fig. 5.1 Conexión básica de un interruptor	35
Fig. 5.2 Caracteres del Selector de Velocidad	38
Fig. 5.3 Diagrama a bloques de la electrónica de control	39
Fig. 6.1 Vista superior de la tarjeta de visualización	45
Fig. 6.2 Poleas en bruto	
Fig. 6.3 Flecha de la polea móvil	46
Fig. 6.4 Flecha de la polea fija	46
Fig. 6.5 Tuerca acoplada	47
Fig. 6.6 Husillo	47
Fig. 6.7 Ruedas dentadas	48
Fig. 6.8 Soporte del mecanismo	48
	48
Fig. 6.10 Separador del motor eléctrico	49
Fig. 6.10 Separador del motor eléctrico	49
Fig. 6.11 Torreta de sujeción	49
Fig. 6.12 Transmisión electrónica y polea conducida	50
Fig. 6.13 Polea y mecanismo ensamblados y montados	51
Fig. 6.14 Fuerza axial generada en función del régimen y del radio	53

LISTA DE TABLAS

Tabla 1.1 Velocidad del auto Vs. Relación del sistema de poleas	11
Tabla 5.1 Intervalos de operación para el tacómetro	38
Tabla 5.2 Identificador de señales en del bus de datos	40
Tabla 5.3 Identificador de señales en controlador y tarjeta frontal	40
Tabla 5.4 Identificador de señales en controladores y tarjeta trasera	. 41
Tabla 5.5 Consumo de energía del sistema	42
Tabla 5.6 Tiempo de rendimiento de energia	43

RESUMEN

En el presente trabajo se presenta un CVT (Continuously Variable Transmission) de tipo *push-pull* implementado con poleas para bandas en V, las cuales varían su relación de transmisión de manera continua dentro de su intervalo de operación, por medio de un sistema electromecánico gobernado por un microcontrolador.

El sistema es alimentado por un par de acumuladores secos de 12 V, los cuales proporcionan energía a la ctapa de control y a la de potencia; esta última representada por un motor eléctrico encargado de efectuar el movimiento relativo entre los platos opresores de la banda a través de un mecanismo de tornillo sin fin.

Se tienen dos modos básicos de operación: manual y automático, los cuales se podrán conmutar mediante un interruptor eléctrico mientras el vehículo se encuentre en marcha. En el modo automático el sistema ajusta la relación de transmisión para que se obtenga la mejor dinámica en el vehículo según el régimen de operación que se tenga en curso: par máximo o potencia máxima.

En el modo manual el piloto tiene la libertad de efectuar cambios secuenciales de velocidad a su conveniencia; asistido por algunos parámetros del sistema que se visualizan en el tablero de instrumentos, tales como velocidad del vehículo, velocidad del motor y relación de transmisión en curso.

ABASTRACT

This work presents the development of a *push-pull* pulley CVT for V bands, which one has a continuous interval of transmission ratio. The electro-mechanic system is controlled by a pair of micro-controllers.

The system have two operation modes: manual and automatic, those can be switched during the vehicle running.

The automatic mode adjusts the transmission ratio to get the better dynamic in the vehicle.

In the manual mode, the driver could shift the transmission ratio in the moment which he wished it. The driver is assisted with a display system where he can watch some parameters of the system such as the engine speed, the vehicle speed and the actual operation mode of the system.

OBJETIVO GENERAL

Diseñar y construir una transmisión variable con control electrónico, capaz de operar de forma manual y automática; con aplicación en vehículos tipo Mini Baja.

OBJETIVO PARTICULAR

Realizar un diseño modular, compatible con los elementos de transmisión con los que cuenta actualmente el vehículo a fin de realizar pruebas y poder establecer comparaciones entre ambos sistemas.

PALABRAS CLAVE

Automática, banda, CVT, manual, Mini Baja, secuencial, tacómetro, transmisión, velocímetro,

INTRODUCCIÓN

La fórmula Mini Baja consiste en el diseño y construcción de un vehículo tubular todo terreno, impulsado por un motor de 10 HP; el cual debe estar diseñado conforme un reglamento en el que se establecen los lineamientos para la elaboración de los prototipos. Dentro de la competencia el auto se somete a pruebas en las que se mide la eficiencia de los sistemas. Entre estas pruebas se encuentran: aceleración, frenado, pendiente, arrastre, "rock crawling", maniobrabilidad y resistencia.

La experiencia generada apunta a que el principal enemigo es el peso total del auto y que los sistemas eruciales para lograr un buen desempeño son transmisión y suspensión.

El sistema de transmisión más ampliamente usado en este tipo de vehículos es el de CVT (Continuously Variable Transmission) acoplado a una etapa de reducción. El sistema típico de CVT empleado en Mini Baja está conformado básicamente por un par de poleas de transmisión para bandas V que varían su separación entre platos, logrando así que también varíe el radio efectivo de giro y en consecuencia, la relación de transmisión. La etapa de reducción es para acondicionar el eje de salida al par o la velocidad deseada.

Existen en el mercado dos tipos de CVTs¹, los sensibles a la velocidad y los sensibles al par. En los sistemas sensibles a la velocidad las poleas cambian su relación de transmisión de manera proporcional a la velocidad del eje de entrada, por medio de un mecanismo cuyo principio de operación es la fuerza centrifuga; por lo que la velocidad de salida es una función cuadrática de la velocidad de entrada. Para esta aplicación este fenómeno es poco deseable, ya que el excesivo aumento de velocidad trae consecuentemente una disminución drástica en el par de salida.

Para compensar este efecto se han desarrollado sistemas sensibles al par, los cuales tienen un principio de operación similar; solo que al detectar una alta demanda de par, el sistema se auto ajusta para lograr una mayor relación de transmisión y satisfacer así las necesidades de par.

Actualmente el equipo MB-UPIITA cuenta con un sistema de transmisión de estas características, y aunque ha brindado un buen desempeño general, se han observado algunos puntos de mejora. Como el sistema es completamente mecánico, para lograr un cambio en su operación se requiere del reemplazo de alguna parte física, como un resorte o una masa de acción centrífuga; e incluso hay características imposibles de modificar, como la constante de proporcionalidad de su característica de sensibilidad al par.²

Dado que el reglamento establece que durante el desarrollo de las competencias no se permite modificar los sistemas del auto; se debe establecer un punto de operación en el que se logre un equilibrio entre la velocidad máxima y la fuerza de arrastre.

Como se ha visto, los autos se someten a condiciones extremas, por lo que también se deben tener condiciones de operación extremas. En el sistema de transmisión se requiere de un alto par en el arrastre o las pendientes; mientras que es deseable desarrollar una gran velocidad en pista, lo que obliga a utilizar sistemas con un amplio intervalo de operación.

El desarrollo de una transmisión con control electrónico surge entonces de dos grandes necesidades:

Según el catálogo de COMET, la marca más popular de CVTs para Mini Baja.

² Se tendría que modificar el ángulo de la hélice de sensibilidad al par; el cual es parte de la fundición de la polea.

- Contar con un sistema suficientemente versátil que permita un cambio en su modo de operación de forma ágil y rápida, según las necesidades de cada prueba o condición de manejo.
- Contar con un sistema que tenga un amplio intervalo de operación, mayor que el de los sistemas comerciales disponibles.

Una ventaja de disponer de un sistema controlado por una computadora de a bordo, es que las modificaciones se pueden hacer a través de software, lo que implica un corto tiempo en su modificación y un costo minimo en su implementación; además de poder cambiar la forma de operación del sistema de manera dinámica con sólo conmutar un interruptor.

Además de ello, al realizarse los cambios de velocidad de manera continua no se tienen tiempos de potencia cero, como sucede al accionar el sistema de *clutch*, por lo que se pueden disminuir los tiempos de aceleración del auto. Aunado a este punto se observa que al mantener el motor operando a un régimen óptimo se puede conseguir una buena dinámica del auto.

Otra ventaja es el hecho de que en las competencias internacionales se califica fuertemente la labor de diseño e innovación tecnológica; por lo que se espera tener puntos adicionales en la competencia por este concepto.

En el presente trabajo se reportan las consideraciones que se han hecho en el diseño de este dispositivo y las soluciones encontradas a los problemas de ingeniería que se presentaron.

En el capítulo 1 se describe la necesidad técnica del cambio de velocidades, las curvas características del motor de combustión interna y su relación con la demanda de par impuesta por el camino. También se hace un cálculo de potencia requerida para operar un auto en distintas condiciones de operación, donde se pone de manifiesto que no se pueden alcanzar altas velocidades con la potencia disponible. Finalmente se hace un cálculo del número mínimo de relaciones de transmisión que se requieren para operar el motor en su intervalo de régimen estacionario y con base en estos datos se presenta el cálculo de la relación de transmisión fija y de las relaciones de transmisión requeridas en el sistema de poleas.

En el capítulo 2 se presentan las generalidades de los sistemas de bandas en V junto con algunos parámetros de diseño. Posteriormente se selecciona la banda de transmisión y se realiza el diseño del sistema de transmisión, obteniéndose algunos parámetros importantes como las relaciones máximas de transmisión, las velocidades críticas en ambas poleas, la distancia entre centros requerida y la relación mínima de tensiones en la banda. Finalmente se realiza un cálculo estático de la fuerza requerida para desplazar la banda en las poleas.

En el capítulo 3 se describe la geometría de la banda, las separaciones requeridas en los casos críticos y en los casos de relaciones de transmisión predefinidas. Posteriormente se describe la propuesta del mecanismo con materiales propuestos y se presentan algunos análisis en las piezas críticas. También se analizan los rodamientos y el eje roscado.

En el capítulo 4 se describen los tres modos básicos de operación del sistema y las consideraciones generales que se toman en cuenta para operarlos; con base en estos datos se generan los diagramas de flujo para los controladores primario y secundario. Se muestra también un diagrama a bloques del sistema completo; la parte de transmisión de potencia del motor de combustión interna y la sección de control que va a gobernar a la polea variable, así como las señales de entrada y salida del sistema. Posteriormente se indica la acción de control que se seleccionó para actuar el sistema y los microcontroladores a emplear.

La sección de electrónica se presenta en el capítulo 5. En ella se abordan temas como el acondicionamiento de señal de los elementos de entrada y salida para el microcontrolador propuesto, especificando los sensores seleccionados para cada aplicación y sus características generales. Para las señales de salida se especifica el

tipo de salida que va a generar el microcontrolador y la etapa de potencia a emplear; se indica también el tipo de salida en la etapa de visualización de parámetros como el selector de velocidad, tacómetro y velocímetro. Posteriormente se realiza un análisis para determinar las características del motor eléctrico a emplear y con base en el parámetro de consumo eléctrico del motor y los demás componentes electrónicos se hace un estimado de la energía necesaria para operar el sistema durante una competencia y las baterías correspondientes.

En el capítulo 6 se describe la forma en que se realizó la manufactura de los elementos mecánicos, electrónicos y de control. Se presenta también la forma en que se puso en marcha el sistema y las eventualidades presentadas en esta parte crítica del proyecto.

A continuación se presentan las conclusiones y una sección de apéndices donde se muestran algunos datos relevantes del sistema, como son las curvas características del motor, los programas generados, los planos electrónicos y mecánicos; así como una tabla comparativa entre sistemas de polca conducida en operación con la polea desarrollada. Finalmente se presentan las referencias consultadas, tanto bibliográficas como electrónicas.

CAPÍTULO 1 EL CAMBIO DE VELOCIDADES

Un sistema de transmisión de potencia de un vehículo tiene dos funciones. Además de transmitir la potencia del motor a las ruedas, también permite cambiar el par y la velocidad del motor en el par y velocidad requerida en las ruedas para distintas tareas. Para salir de un estado de reposo o subir una colina se requiere un par elevado, mientras que para trayectos planos se requiere desarrollar velocidad. Una transmisión ideal deberá proporcionar un número infinito de combinaciones de velocidad y empuje, dentro de los límites de velocidad deseados.

1.1 Necesidad técnica del cambio de velocidades

La potencia y el par desarrollados por un motor de combustión varían en función del régimen, alcanzándose el valor máximo de la primera para una determinada velocidad de rotación, mientras que el par máximo se obtiene generalmente a un régimen inferior.

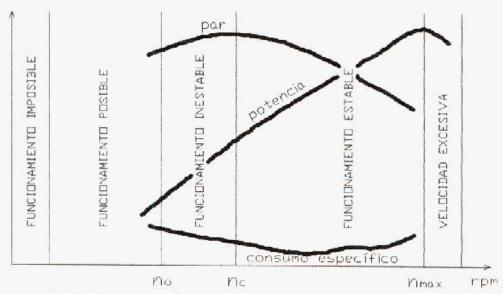


Fig. 1.1 Curvas características de un motor de C.I. (Font,2001,pag. 6.5)

El par motor, multiplicado por el número de revoluciones da la potencia desarrollada, de esto se deduce que la potencia de un motor varía fundamentalmente con el régimen de giro, correspondiendo los mayores valores con los regímenes más altos. A pesar de que el par disminuye en estos márgenes, el número de explosiones por minuto aumenta grandemente, lo que conlleva a un incremento en la potencia desarrollada por el motor.

El funcionamiento del motor es estacionario y regular sólo a regímenes comprendidos entre el par máximo y el régimen de potencia máxima. Considere una velocidad de rotación del motor cualquiera, comprendida entre el intervalo antes señalado, a la que corresponde un par motor determinado; cuando aumentan las resistencias a vencer en la marcha del vehículo (p.e. subir una pendiente), sobreviene una disminución de la velocidad de rotación, pero también trae como

consecuencia un aumento en el par motor desarrollado, necesario para vencer la mayor resistencia; estableciéndose así una nueva condición de equilibrio.

De esto resulta evidente la necesidad de contar con un dispositivo mecánico, como el cambio de velocidades, que permita el funcionamiento del motor en el intervalo estacionario, independientemente de la resistencia encontrada por el vehículo durante su marcha.

1.2 Pérdidas de potencia

La pérdida de potencia es inherente a la mayoria de los sistemas energéticos, en algunas ocasiones es deseable que se presente este fenómeno (p.e. para amortiguar fuerzas), sin embargo, en la mayoría de las aplicaciones se trata de minimizar, ya que aumenta la energía total necesaria para operar los sistemas. En los vehículos es un factor muy importante, ya que se trata de alcanzar grandes velocidades con una fuente pequeña de energía.

La velocidad a la que deseamos desplazarnos determina la potencia requerida para el sistema, por lo que para una fuente de potencia dada tendremos un intervalo de combinaciones posibles de par y velocidad. La relación básica de este concepto viene dada por:

$$P = Fv \tag{1.1}$$

donde:

P es la potencia requerida [W]

F es la fuerza a vencer [N]

v es la velocidad a la cual nos deseamos desplazar [m/s]

Excepto para casos muy especiales, la complejidad inherente y la no linealidad de las ecuaciones de movimiento de un vehículo hacen su situación analítica muy dificil, si no imposible. Sin embargo, mucha información útil, en particular para evaluar el rendimiento de campo del vehículo puede obtenerse de un análisis de equilibrio estático (Liljedahl, 1984).

Para determinar la fuerza de tracción total requerida se hace un análisis de equilibrio estático en un caso crítico de un terreno con una pendiente, según la figura 1.2.

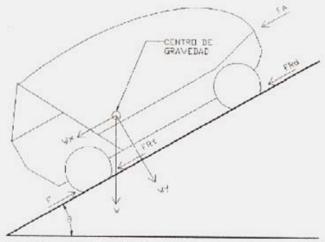


Fig. 1.2 Diagrama de cuerpo libre donde se ilustra el movimiento de un vehículo.

Entonces:

$$F = W_X + FA + FRt + FRd \tag{1.2}$$

donde:

F es la fuerza de tracción requerida.

W es el peso total del vehículo.

θ es el ángulo de inclinación de la pendiente.

FA es la fuerza de arrastre aerodinámico.

FR es la fuerza de rodadura trasera y delantera, respectivamente.

1.2.1 Resistencia a la rodadura (Beer, 1997)

La rueda elimina las grandes fuerzas de fricción que se presentarian si la carga estuviera en contacto directo con el suelo; sin embargo, existe cierta resistencia al movimiento de la rueda, la cual tiene dos causas distintas: 1) el efecto combinado de la fricción en el eje y de la fricción en el aro y 2) el hecho de que la rueda y el suelo se deforman, ocasionando que el contacto entre la rueda y el suelo ocurra sobre una cierta área en lugar de ocurrir en un punto.

La evidencia experimental muestra que la resultante de las fuerzas ejercidas por el piso sobre la rueda a lo largo de dicha área es una fuerza R aplicada en un punto B, el cual no está localizado directamente por debajo del centro O de la rueda, sino está localizado ligeramente hacia el frente de la rueda (figura 1.3). Para equilibrar el movimiento de W con respecto de B y para mantener la rueda en equilibrio (rodando a velocidad constante), es necesario aplicar una fuerza horizontal P en el centro de la rueda.

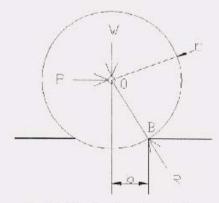


Fig. 1.3 Resistencia a la rodadura.

Entonces:

$$Pr = Wb ag{1.3}$$

donde:

r es el radio de la rueda

b es la distancia horizontal entre O y B

Comúnmente la distancia b recibe el nombre de coeficiente de resistencia a la rodadura. Se debe señalar que b no es un coeficiente adimensional, puesto que representa una longitud. Usualmente se

expresa a b en pulgadas o en milimetros. El valor de b depende de varios parámetros en una forma que aún no se ha establecido claramente.

Los datos de fricción por rodadura son escasos. El apéndice B muestra una tabla de coeficientes de resistencia por rodadura de diversos tipos de ruedas para condiciones tipicas de caminos y del campo según McKibben y Davidson (Marks,1995).

1.2.2 Fuerza de arrastre aerodinámico

Cualquier cuerpo moviéndose a través de un fluido experimenta una fuerza de arrastre, opuesta a su movimiento; la cual es función de su velocidad relativa, la viscosidad y la densidad del medio, la forma del cuerpo y la rugosidad de su superfície.

El método más común de modelado matemático está dado por la ecuación:

$$F_A = \frac{C_A \rho A v^2}{2} \tag{1.4}$$

donde:

FA es la fuerza de arrastre [N]

CA es el coeficiente de arrastre

ρ es la densidad del medio [kg/m³]

A es el área de la sección transversal [m²]

v es la velocidad relativa del cuerpo en el medio [m/s]

1.3 Potencia requerida

Según se ha visto, se requiere determinar la fuerza necesaria para mantener las condiciones de equilibrio del sistema y estimar la potencia requerida de acuerdo a las necesidades de velocidad. De la Ec. 1.2 vemos que:

$$F = W_X + FA + FRt + FRd = W_X + FA + FR...$$

$$... = W_X + FA + \frac{W_Y b}{r} = W\left(sen(\theta) + \frac{b}{r}cos(\theta)\right) + FA$$

$$F = W\left(sen(\theta) + \frac{b}{r}cos(\theta)\right) + \frac{C_A \rho A v^2}{2}$$
(1.5)

Si se sabe que el diámetro de los neumáticos es de 54 cm, que el peso total del vehículo es de 280 kg (con piloto de 70kg) y tomando b = 0.379" = 9.6266 mm $^{\circ}$, se está en posibilidad de obtener los resultados de la potencia necesaria para diferentes condiciones de operación.

Se ha realizado un programa en Matlab donde se proponen diferentes condiciones de operación y se arrojan los siguientes resultados (figura 1.4 y 1.5):

Vease la tabla presentada en el apéndice B.



Fig. 1.4 Potencia requerida Vs. Velocidad máxima.

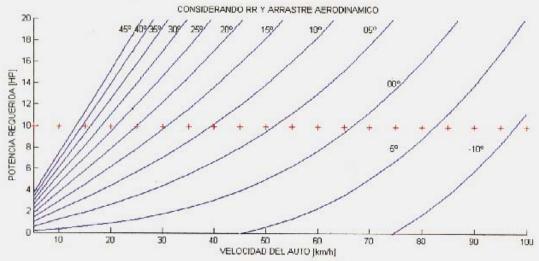


Fig. 1.5 Potencia requerida Vs. Velocidad máxima.

El análisis de estos gráficos pone de manifiesto que la velocidad máxima del auto se ve limitada principalmente por dos condiciones: en una pendiente, por el ángulo de inclinación de la misma; mientras que en una condición de velocidad, por la fuerza de arrastre aerodinámico. De la figura 1.4 observamos que las pérdidas por rodadura son menores, aunque no despreciables (curva a 0°).

De esto se deduce que el desempeño del auto se mejorará si se reduce el peso total del mismo y también si se disminuye la fuerza de arrastre, teniendo una sección frontal más reducida y/o un menor coeficiente de arrastre, producto de un diseño aerodinámico.

1.4 Número mínimo de relaciones de transmisión

Las distintas relaciones de un sistema de cambios pueden representarse en un diagrama al que se grafican en las abscisas las velocidades del vehículo y en las ordenadas los regimenes del motor. Se obtiene asi una serie de rectas que representan las diferentes relaciones de velocidades, limitadas en la parte superior por el régimen máximo del motor y en la inferior por el mínimo al que es capaz de mantenerse operando (figura 1.6).

En el apéndice A se encuentran curvas características del motor reglamentario para las competencias de Mini Baja. De estos gráficos se ha tomado un régimen de operación de 2600 a 3800 rpm ² para el estado estacionario. Con base en pruebas experimentales se ha determinado que el límite inferior de operación es de 1100 rpm.

Considerando la potencia requerida (figura 1.5) se propone una velocidad máxima de 65 km/h y una velocidad tope en 1ª de 11 km/h, con lo cual se construye un gráfico de cambios. ³

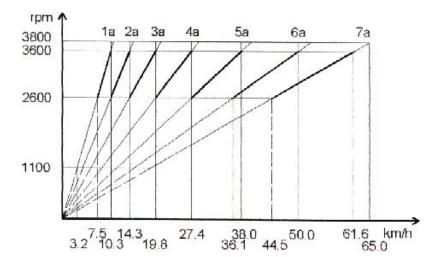


Fig. 1.6 Gráfico de cambios para el auto.

Por lo que observamos que se requieren al menos 7 velocidades para operar el motor en el estado estacionario y cubrir las necesidades de velocidad del vehículo.

1.5 Etapa de reducción

Dado que el régimen de revoluciones al que se trabaja el motor es alto en relación con el requerido en el eje final, se requiere de una etapa de reducción para acoplar ambos ejes.

² Velocidad máxima de operación según el reglamento de competición 2005.

³ El valor de velocidad máxima corresponde a un caso en donde el auto se encuentra en una ligera pendiente descendente; para evitar que el motor se desboque cuando se presente una situación similar.

Parte de esta reducción se obtiene directamente del sistema de polcas, cuando trabaja como reductor de velocidad; sin embargo, su intervalo de operación no es tan amplio, por lo que se requiere de una reducción fija de velocidad.

El cálculo de la reducción fija se hace considerando la velocidad máxima deseada, la velocidad máxima del motor y la relación máxima obtenida en la polea. Tomando la relación:

$$v = \omega r = 2\pi f r = \pi f D \tag{1.6}$$

Incluyendo la reducción total:

$$v = \frac{\pi J D}{N} \tag{1.7}$$

donde:

v es la velocidad del auto [m/s]

f es la frecuencia de operación del motor [Hz]

D es el diámetro del neumático [m]

N es la relación total de transmisión

Tomando los valores máximos de velocidad a 3800 rpm:

$$N = \frac{\pi JD}{v} = \frac{\pi \frac{3800}{60} \cdot 0.54}{\frac{65}{3.6}} = 5.95 \tag{1.8}$$

Como las poleas en este estado trabajan como multiplicadoras de velocidad y dado que en el límite de operación tienen una relación " N_p " de 1:1.75 (1/1.75 = 0.57) 4:

$$N_R = \frac{N}{N_B} = \frac{5.95}{0.57} = 10.44 \tag{1.9}$$

Donde N_R es la relación de reducción fija que se propone para operar el sistema.

1.6 Cálculo de relaciones de transmisión

Tomando la relación de (1.8) y combinándola con (1.9) tenemos que:

$$N_P = \frac{\pi f D}{N_R v} \tag{1.10}$$

A partir de esta fórmula y con base en la figura 1.6 se elaboró la tabla 1.1, donde se muestra la velocidad del auto y la relación de transmisión correspondiente para el sistema de poleas considerando un régimen del motor de 3600 rpm.

Esta relación de multiplicación de velocidad se analiza en el siguiente capitulo.

Velocidad Lineal Máxima	Relación requerida en las poleas [Np]
[km/h]	·[X-1]
10.3	3,41
14.3	2.46
19.8	1.77
27.4	1.28
38.0	0.92
50.0	.0.70
61.6	0.57

Tabla 1.1 Velocidad del auto Vs Relación del sistema de poleas.

De donde observamos que en el modo manual se emplea casi por completo el intervalo de operación del sistema.

CAPÍTULO 2 BANDA DE TRANSMISIÓN

Bandas, embragues y frenos son ejemplos de elementos de máquinas que usan la fricción como agente benéfico. Las transmisiones flexibles, como las bandas, tienen propiedades que a veces son descables: absorben vibraciones y choques, de los que tienden a transmitir solo un mínimo al eje conectado, son silenciosas y son adecuadas para distancias entre centros relativamente grandes.

El diseño de dispositivos que trabajan a fricción está sometido a incertidumbres en el valor del coeficiente de fricción que de manera obligada debe usarse. (Faires, 1995)

2.1 Generalidades de los sistemas de banda (Spotts, 1999)

Una banda es un elemento flexible capaz de transmitir potencia, asienta en una polea o conjunto de poleas planas o acanaladas. La figura 2.1 muestra su disposición básica.

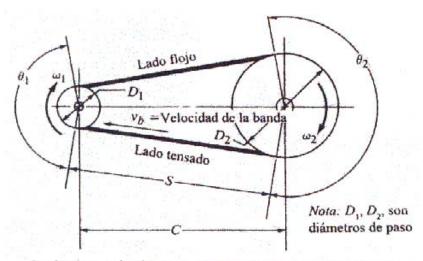


Fig. 2.1 Geometría básica de un impulsor de banda. (Mott,1995,532)

Cuando se transmite potencia, la fricción provoca que la banda se adhiera a la polea impulsora, y, a su vez, se incrementa la tensión en un lado al que se le denomina "lado tenso del impulsor". La fuerza de tracción que se origina en la banda ejerce una fuerza tangencial sobre la polea acanalada que es impulsada, en consecuencia, se aplica un par a la flecha que es impulsada. El lado opuesto de la banda aún está en tensión, pero de menor valor; por lo que se le denomina "lado flojo".

La polea, con una ranura circunferencial sobre la que se apoya la banda se denomina *polea* acanalada. El tamaño de una polea acanalada se indica mediante su diámetro de paso, poco más pequeño que el diámetro exterior de la polea.

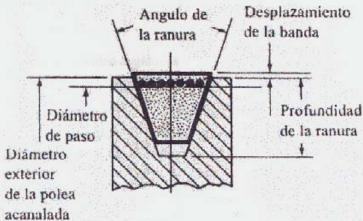


Fig. 2.2 Sección transversal de una banda en V y ranura de polea acanalada. (Mott,1995,534)

En ocasiones se utilizan bandas dentadas, ya que los dientes le dan mayor flexibilidad y pueden operar con diámetros de polea más reducidos, si se les compara con bandas lisas estándar (figura 2.3).



Fig. 2.3 Ejemplos de construcción de bandas V. (Mott,1995,533)

La forma en V de la banda se inserta apretadamente en la ranura, por la acción de cuña aumenta la fricción y permite transmitir pares de magnitud considerable antes de que se presente deslizamiento. Casi todas las bandas tienen cuerdas de alta resistencia colocadas en el diámetro de paso de la sección transversal de la banda para incrementar la resistencia al esfuerzo de tracción.

Las cuerdas que se fabrican de fibras naturales, hebras sintéticas o acero, se impregnan de un compuesto de hule duro para proporcionar la flexibilidad que se requiere para permitir que la banda pase alrededor de la polea. A menudo se agrega una cubierta exterior de tela para darle una durabilidad satisfactoria a la banda.

2.2 Datos de diseño de bandas en V (Mott, 1995)

Las observaciones importantes de una disposición como la mostrada en la figura 2.1 se resumen a continuación.

La relación de velocidad entre la polea impulsora y la impulsada es inversamente proporcional
a la relación de los diámetros de paso de las poleas. Por consiguiente la velocidad lineal de la
línea de paso de ambas poleas acanaladas es la misma e igual a la velocidad de la banda v_b.

$$v_b = R_1 \omega_1 = R_2 \omega_2 \tag{2.1}$$

Por lo que la relación de velocidad angular es

$$\frac{\omega_1}{\omega_2} = \frac{R_2}{R_1} = \frac{D_2}{D_1} \tag{2.2}$$

La velocidad lineal de la banda es por lo regular de 2500 a 7000 pies por minuto. A velocidades más bajas la tensión en la banda es demasiado alta para secciones transversales típicas. A velocidades mayores los efectos dinámicos como las fuerzas centrifugas, el chicoteo de la banda, así como la vibración reducen la eficiencia del impulsor y su vida útil. Por lo general una velocidad de 4000 pies/minuto resulta ideal.

La velocidad de la banda en pies por minuto está dada por:

$$v_b = \frac{\pi Dn}{12} \tag{2.3}$$

donde D es el diámetro de la polea en pulgadas y n es su velocidad en rpm

Las relaciones entre longitud de paso L, distancia entre centros C y los diámetros de las poleas

$$L = 2C + 1.57(D_2 + D_1) + \frac{(D_2 - D_1)^2}{4C}$$
(2.4)

$$L = 2C + 1.57(D_2 + D_1) + \frac{(D_2 - D_1)^2}{4C}$$

$$C = \frac{B + \sqrt{B^2 - 32(D_2 - D_1)^2}}{16}$$
(2.4)

donde $B = 4L - 6.28(D_2 + D_1)$

El rango nominal de las distancias centrales debe ser:

$$D_2 < C < 3(D_2 + D_1)$$
 (2.6)

4. La longitud del espacio libre entre la dos poleas acanaladas, a lo largo de la cual la banda no tiene apoyo alguno es:

$$S = \sqrt{C^2 - \left[\frac{D_2 - D_1}{2}\right]^2} \tag{2.7}$$

Esto es importante por dos razones. La tensión adecuada de la banda puede verificarse midiendo la cantidad de fuerza que se requiere para flexionar la banda a la mitad del espacio libre en una cantidad específica. A su vez, la tendencia de la banda a vibrar o chicotear depende de esta longitud.

 La fuerza pico en la banda se considera como formada de la tensión en el lado tenso T₁ mas una fuerza T_b causada por la flexión alrededor del la polea y una fuerza Te debida a los esfuerzos centrifugos. En el punto B de la figura 2.4 la fuerza F_1 es entonces

$$F_1 = T_1 + T_{b1} + T_c (2.8)$$

De manera similar, en el punto E la fuerza pico F_2 es igual a:

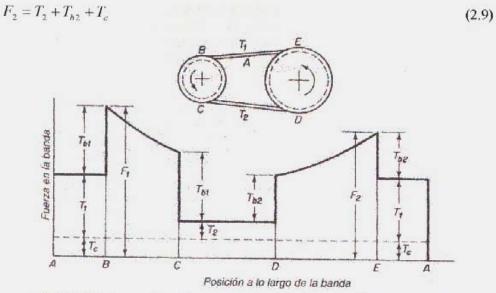


Fig. 2.4 Fuerza en puntos diferentes a lo largo de la banda. (Spotts,1999,334)

Las bandas se diseñan bajo el supuesto de que pueden soportar un cierto número de fuerzas pico antes de que ocurra la falla por fatiga. El desempeño por fatiga de un sistema de banda V se determina por medio de pruebas experimentales. Existen diámetros mínimos que se recomiendan para bandas estándar, ya que al utilizar poleas acanaladas más pequeñas se reduce en forma radical la vida útil de la banda.

6. El ángulo de contacto de la banda en cada polea acanalada es:

$$\theta_1 = 180^{\circ} - 2sen^{-1} \left\langle \frac{D_2 - D_1}{2C} \right\rangle$$
 (2.10)

$$\theta_2 = 180^\circ + 2sen^{-1} \left\langle \frac{D_2 - D_1}{2C} \right\rangle$$
 (2.11)

El ángulo de la envolvente en la polea más pequeña (θ₁) debe ser mayor que 120°.

 La capacidad de transmisión de una banda en V antes de que se presente el deslizamiento está dada por (Holowenko, 1971):

$$\frac{T_1 - \frac{wv^2}{g}}{T_2 - \frac{wv^2}{g}} = e^{\frac{f\theta}{2}}$$

$$(2.12)$$

donde:

w es el peso de 1 m de banda

v es la velocidad de la banda [m/s]

g es la aceleración de la gravedad[m/s²]

f es el coeficiente de fricción entre la banda y la polea

θ es el ángulo de abrazamiento [rad]

β es el ángulo de la garganta [°]

8. Comúnmente para poleas de igual diámetro, el lado apretado a tensión T₁ se toma como cinco veces el lado a tensión T₂. El ángulo de enrollamiento sobre la polea menor o impulsora es menor cuando las poleas son de diámetros diferentes y la razón T₁/T₂ disminuye. Sea ψ = θ₁/2; la relación entre cos ψ y T₁/T₂ está dada por la figura 2.5 (Spotts,1999).

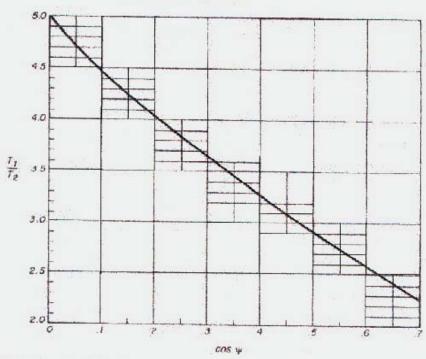


Fig. 2.5 Relación entre el ángulo de enrollamiento ψ y razón de tensión T_1/T_2 . (Spotts,1999,332)

2.3 Selección de la banda

Las bandas de velocidad variable (RVS) son comunes en los catálogos de la mayoría de los fabricantes (no así en los locales distribuidores). Estas bandas se producen con distintas dimensiones en ancho de la sección, longitud total de la banda y ángulo de garganta.

Dado que el sistema que se desarrolla necesita además de variar la velocidad, un elemento que permita acoplar y desacoplar la transmisión de potencia, el uso de este tipo de bandas comerciales no resulta adecuado, ya que el espesor de la banda es reducido y su uso representaría un desgaste excesivo en las superficies de contacto.

COMET ha desarrollado convertidores de par con acción de clutch y para sus sistemas ofrece una gama de bandas con un espesor mayor que las RVS comerciales. Se ha elegido una de ellas, la cual tiene las siguientes características:

Marca: COMET

Modelo: 300663 - 704096

Ángulo de garganta: 22°
Ancho de sección: 1 ³/16 pulg.

Longitud total (exterior): 43.4 pulg.

2.4 Diseño de la transmisión por banda

Para el diseño de la transmisión se ha propuesto una polea de tamaño similar a la polea conducida, con el objeto de mantener al conjunto trabajando con un ángulo de contacto lo más grande posible, ya que la mayor transmisión de potencia se logra cuando $\theta = 180^{\circ}$, según la ecuación 2.12.

Los diámetros de paso propuestos son entonces1:

Polea Conductora:
$$\Rightarrow$$
 $D_{min} = 2.8125 \text{ pulg} = 71.44 \text{mm}$
 \Rightarrow $D_{max} = 7.8125 \text{ pulg} = 198.44 \text{mm}$

A pesar de que estos diámetros son menores que los recomendados para transmisiones por banda convencionales², los valores propuestos son ligeramente mayores que los que COMET utiliza en sus sistemas (2 pulgadas). Esto permite que la banda tenga una vida útil mayor, al disminuir la probabilidad de falla por fatiga debido a la flexión.

Los diámetros de la polea conducida disponible son:

COMET 770:
$$\Rightarrow$$
 $D_{min} = 4.4766 \text{ pulg} = 113.70 \text{mm}$
 \Rightarrow $D_{max} = 9.6625 \text{ pulg} = 245.42 \text{mm}$

Las velocidades angulares críticas del sistema se tienen con el motor trabajando a su mayor régimen y en las máximas relaciones de transmisión, entonces:

Si
$$N = \frac{245.42}{71.44} = 3.44 \rightarrow \boxed{3.44:1}$$
 $\eta_1 = 3800 \text{ rpm}$ $\eta_2 = 1105 \text{ rpm}$
Si $N = \frac{113.70}{198.44} = 0.57 \rightarrow \boxed{1:1.75}$ $\eta_1 = 3800 \text{ rpm}$ $\eta_2 = 6667 \text{ rpm}$

De donde se observa que en la etapa de reducción de velocidad se tiene una relación de 3.44, mientras que en la etapa multiplicadora se logra una relación de 0.57. Con esto obtenemos un intervalo total de operación (overall) de 6.03:1, mayor que el del sistema actual.³

La velocidad de la banda es entonces:

$$\Rightarrow \qquad (v_b)_1 = \frac{\pi D_1 n_1}{12} = \frac{\pi \left(2\frac{13}{16}\right)(3800)}{12} = 2798 \frac{ft}{\min} = 852.8 \frac{m}{\min}$$

¹ Tomando en cuenta que para la banda propuesta se tiene una distancia de 3/32 pulg. entre la circunferencia exterior y la de paso.

Para un diseño con banda tipo D se sugiere un diámetro mínimo de 7 pulgadas.

³ Con el sistema actual se tiene un overall de 5.20, con las respectivas relaciones de 3.95:1 y 0.76:1.

$$\Rightarrow \qquad (v_b)_2 = \frac{\pi D_2 n_1}{12} = \frac{\pi \left(7\frac{13}{16}\right)(3800)}{12} = 7772 \frac{ft}{\min} = 2368.9 \frac{m}{\min}$$

Por lo que vemos que con el mayor diámetro y el motor operando a su máximo de revoluciones apenas excede en 11% la velocidad máxima recomendada en la sección 2.2.

La distancia entre centros se calcula a partir de la longitud de la banda "L". Como esta longitud corresponde a la circunferencia exterior, se debe calcular entonces la longitud correspondiente al diámetro de paso.

$$L_{\text{ext}} = 43.4 \text{ pulg} = 1102.36 \text{ mm}$$

 $\Phi_{\text{ext}} = 13.81 \text{ pulg} = 350.89 \text{ mm}$

Por lo tanto: 4

$$\Phi_{\text{paso}} = 13.63 \text{ pulg} = 346.13 \text{ mm}$$

 $L_{\text{paso}} = 42.81 \text{ pulg} = 1087.40 \text{ mm}$

De la ecuación 2.5 tenemos:

$$B = 4(1087.40) - 6.28(245.42 + 71.44) = 2359.72$$

$$\Rightarrow C = \frac{2359.72 + \sqrt{(2359.72)^2 - 32(245.42 - 71.44)^2}}{16} = 281.53 mm \approx 11.08 pu \lg$$

Cumpliendo entonces con la distancia entre centros recomendada (ecuación 2.6).

La longitud del espacio libre de la banda en cada extremo es (ecuación 2.7):

$$S = \sqrt{(281.53)^2 - \left\lceil \frac{245.42 - 71.44}{2} \right\rceil^2} = 267.75 mm$$

En este caso no se puede medir la tensión inicial de la banda según el método estático, como se hace normalmente⁵; sin embargo, este dato nos revela que la longitud de espacio libre es reducida, teniendo entonces un efecto de chicoteo mínimo en la banda.

El ángulo de contacto de la banda en cada polea es (ecuaciones 1.10 y2.11):

$$\Rightarrow \theta_1 = 180^\circ - 2sen^{-1} \left\langle \frac{245.42 - 71.44}{2(281.53)} \right\rangle = 144.0^\circ$$

⁴ Tome en cuenta que el diámetro de paso de la banda se encuentra aproximadamente a 3/32 de pulgada de la circunferencia exterior.

⁵ Inicialmente la banda está "floja" debido a la acción de clutch del sistema.

$$\Rightarrow \qquad \theta_2 = 180^\circ + 2sen^{-1} \left\langle \frac{245.42 - 71.44}{2(281.53)} \right\rangle = 216.0^\circ$$

Donde observamos que el ángulo de la envolvente en la polea más pequeña (θ_1) es mayor que 120° , como se recomienda. Más aún según, la relación mínima de tensiones (dinámicas) es siempre mayor que 3.6, como se observa en la figura 2.5 ($\psi = 144^\circ/2 = 72^\circ$ y $\cos(\psi) = 0.3090$).

2.5 Fuerzas en la banda

En un sistema de bandas se tienen dos tensiones, una que está a favor de la generación del par y otra en contra; lo anterior se expresa en la ecuación 2.13:

$$F = T_1 - T_2 (2.13)$$

donde:

F es la fuerza neta producida

T₁ es la fuerza en el lado tenso

T₂ es la fuerza en el lado flojo

El par máximo a transmitir es el par máximo que produce el motor. En el apéndice A se muestra un gráfico de par producido por el motor. Tomando una eficiencia del motor del 90% 6, tenemos:

$$T_{\text{max}} = (0.9)14 \text{ lb ft} = 12.6 \text{ lb ft} = 10.88 \text{ N m}$$
 (2.14)

De la relación de fuerza-par, para los radios minimo y máximo de la banda tenemos:

$$T = Fr = F\frac{D}{2} \tag{2.15}$$

$$F_{1} = \frac{2T}{D_{1}} = \frac{2(10.88)}{71.44x10^{-3}} = 304.8N$$

$$F_{2} = \frac{2T}{D_{2}} = \frac{2(10.88)}{245.42x10^{-3}} = 88.66N$$
(2.16)

Por lo que vemos que la fuerza crítica se presenta cuando tenemos el diámetro menor. Sustituyendo este valor en la ecuación 2.13:

$$(T_1 - T_2) = 304.8 \text{ N}$$
 (2.17)

Pero en el peor caso se tiene que (figura 2.5);

$$\frac{T_1}{T_2} = 3.6 \tag{2.18}$$

Combinando ecuaciones 2.17 y 2.18:

⁶ La altura SNM y el desgaste del motor son causas de que el rendimiento disminuya respecto al ciclo teórico.

$$(3.6T_2 - T_2) = 304.8 \text{ N}$$
 (2.19)

Resolviendo:

$$\rightarrow$$
 T2 = 117.23 N
 \rightarrow T1 = 422.03 N

Que son las fuerzas críticas en la banda.

La fuerza de flexión FF que se origina en el eje de cada polea es por lo tanto:

$$\Rightarrow$$
 FF = (T₁ + T₂) = 539.26 N (2.20)

La fuerza axial neta transmitida es nula, ya que en cada plato de la polea se produce una fuerza axial de igual magnitud pero de sentido opuesto.

Esta fuerza axial es absorbida en un sentido por la unión solidaria entre el plato opresor y su flecha; mientras que en el otro sentido es absorbida por el resorte (en el caso de la polea conducida) o por el mecanismo de variación (en el caso de la polea conductora).

En la figura 2.6, si se mueve la cuña en la dirección de la fuerza P, se debe vencer la fuerza H, entonces: (Marks, 1995)

Fig. 2.6 Fuerzas en una cuña ahusada.

En nuestro caso b=11º y P es la fuerza de flexión FF, por lo que:

$$H' = \frac{P}{\tan(3*11^\circ)} = \frac{539.26}{\tan(33^\circ)} = 830.39N$$

Dado que el sistema es simétrico, la fuerza P se reparte en dos puntos; reduciendo entonces el valor de la fuerza H a la mitad de su valor original, teniendo entonces:

$$\rightarrow$$
 H = 415.19 N

Que es la fuerza axial ejercida en cada uno de los platos opresores.

CAPÍTULO 3 POLEAS Y MECANISMO DE VARIACIÓN

Para poder llevar a cabo el movimiento relativo entre los platos opresores de la banda es preciso contar con un dispositivo que realice tal efecto. Una consideración muy importante que se tomó en cuenta es que no se debe transmitir ninguna carga axial al motor, debido a que no está diseñado para ello.

3.1 Separación entre poleas

La polea conducida mantiene la tensión adecuada de la banda; mientras que la polea conductora realiza en un momento dado la función de embrague. La pregunta es entonces, ¿cuánto debe variar la separación entre los platos de la polea conductora para cada situación?

Esta pregunta se resuelve analizando la geometría de la banda, que como hemos dicho, tiene un ancho máximo de 1 ³/₁₆ pulg., un espesor de ½ pulg. y un ángulo de ranura de 22°.

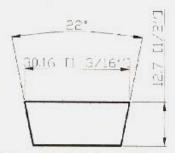


Fig. 3.1 Geometría de la banda (COMET modelo 300663).

Con base en estos datos se determina que la banda se puede desplazar en el intervalo mostrado en la figura 3.2, donde se han especificado los radios externos requeridos en el recorrido de la banda, correspondientes a 3 y 8 pulgadas de diámetro.

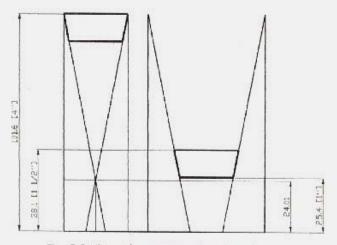


Fig. 3.2 Ubicación de la banda en la polea.

De la figura podemos observar que se emplea de forma adecuada el intervalo de acción, ya que de ser una banda más estrecha no se podría dar la variación propuesta; mientras que si fuera más ancha, quedaría sobrada.

El espesor de plato "ep" se puede determinar mediante la relación trigonométrica:

$$cp = (101.6 - 24.01) \tan 11^{\circ} = 15.08 \text{ mm}$$
(3.1)

Veamos las distancias lineales correspondientes a cada caso (figura 3.3).

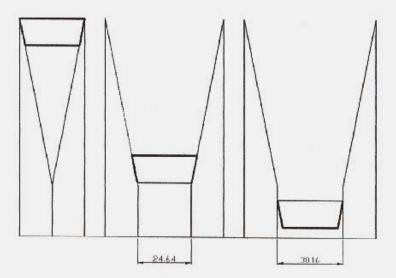


Fig. 3.3 Distancias lineales máximas requeridas en la polea.

Se tiene entonces que para lograr el mayor diámetro se requiere tener unidos ambos platos; para tener un diámetro exterior de 3pulg, se requiere de una separación de 24,64mm y para perder por completo la tracción necesita haber al menos 30.16mm de separación. La apertura máxima se ha tomado de 30mm ya que con el asentamiento de la banda se reduce su ancho efectivo.

3.1.2 Caso de las relaciones de transmisión predefinidas

Para calcular los diámetros en las polcas en función de la relación de transmisión se ha elaborado un programa en Matlab que aproxima estos valores con el método de bisección. Es imperativo hacer una aproximación dado que no es posible despejar los valores de los diámetros de las ecuaciones 2.4 o 2.5. Se ha elaborado un programa para determinar los diámetros requeridos para las relaciones de transmisión mostradas en la tabla 1.1 y arroja los siguientes valores (véase el apéndice D):

Como es de esperarse, el comportamiento del sistema es no lineal, como se muestra en la figura 3.4, donde se ha graficado la relación de transmisión en el sistema de bandas contra el diámetro de la polea conductora.

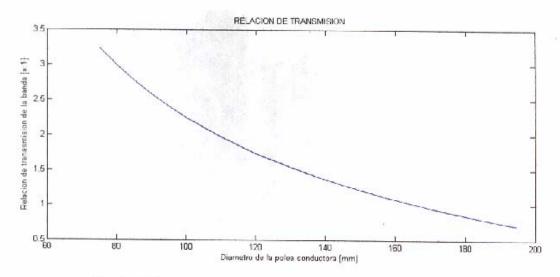


Fig. 3.4 Diámetro de la polea conductora Vs. Relación de transmisión.

3.2 Mecanismo

Una opción adecuada que se encontró para generar el movimiento lineal a partir de un motor rotativo fue el mecanismo de horquilla, impulsada por un tornillo de potencia. Esta solución permite generar movimiento lineal con una ventaja mecánica elevada.

Un esquema del mecanismo a utilizar se muestra en las figuras 3.5 y 3.6 y se detalla en los planos del apéndice I. En estos gráficos se aprecian algunos componentes como las poleas, la horquilla de accionamiento, el tornillo sin fin y los rodamientos.



Fig. 3.5 Vista en perspectiva del mecanismo.

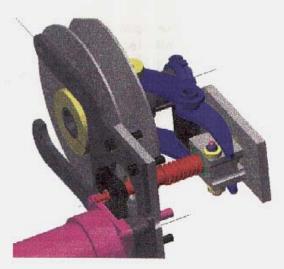


Fig. 3.6 Vista inferior en perspectiva del mecanismo.

En la figura 3.5 se ha omitido una parte de la torreta de sujeción a fin de apreciar la ubicación de la tuerca de potencia y el detalle del recorrido de la horquilla en la parte interna del mecanismo. También se observa la placa con la que se monta al motor, el motor eléctrico y los engranes de reducción.

3.2.1 Desalineación

Una consideración importante es que el mecanismo debe permanecer lo más alineado posible para que la banda de transmisión no se flexione de manera inadecuada; ya que de hacerlo acortaría su vida útil por efectos de desgaste y tensiones no uniformes en sus cuerdas. Además, cuando se fuerza un elemento a seguir una trayectoria no natural se requiere de potencia mecánica; misma que se traduce como pérdidas en el sistema.

Por estos motivos se propuso que el mecanismo minimice esta desalineación. Una forma práctica de atacar este problema es hacer que ambas poleas trabajen "encontradas"; es decir, que los desplazamientos relativos entre los platos opresores se realicen en una sola dirección.

No es posible cancelar por completo el efecto de desalineación debido a la no linealidad en el comportamiento de la relación de diámetros en las poleas (figura 3.4).

3.2.2 Materiales

La estructura del mecanismo tiene que ser lo suficientemente rigida para evitar flexiones que se pudieran traducir en un error significativo en la relación de transmisión; sin embargo, la robustez de esta estructura principal puede traducirse en un peso elevado. La opción más viable encontrada es el empleo de aluminio en la mayor parte de las piezas propuestas. La solera comercial de aluminio se encuentra en diversas medidas con especificación 6063-T5 (60 HBN, s_n= 186MPa, s_v= 145MPa).

Para la flecha que contiene la cuerda se propone un acero SAE-1045 (250 HBN, s_u= 637MPa, s_y= 529MPa) que da buenas características de dureza y maquinabilidad. Para la tuerca se propone bronce prelubricado, el cual presenta gran resistencia y dureza, además de tener buenas características de maquinado y baja fricción al operar.

La horquilla se somete a cargas elevadas, por lo que se ha propuesto de solera acero SAE-1018 (180 HBN, s_u= 539MPa, s_y= 372MPa) de ¼ pulg. La unión de estos elementos se realiza a través de un pequeño eje, el cual va soldado. El SAE-1018 tiene buenas características de soldabilidad, por lo que no se tiene inconveniente al proponer al eje de este mismo material.

3.2.3 Análisis de esfuerzos

Los elementos más obvios que están sujetos a falla son por supuesto las horquillas y la torreta de sujeción. Se ha modelado en Visual Nastran el comportamiento de estos elementos cuando se les somete a cargas, los resultados del análisis de esfuerzos (esfuerzo de Von Misses) se muestran en las figuras.

En el caso de la torreta de sujeción se ha restringido en su base y se ha aplicado una carga de 1kN en la sección de apoyo de la horquilla. Se comprueba que se trabaja en el límite elástico, ya que no excede su límite de elasticidad (145 MPa) al presentar un esfuerzo máximo de 53.4 MPa.

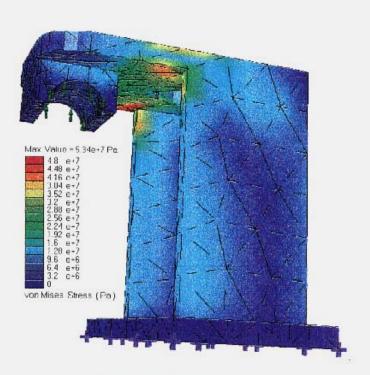


Fig. 3.7 Análisis de esfuerzos para la torreta.

Para la horquilla se ha indicado una carga en los extremos de 500 N ¹ y una restricción de movimiento en el eje intermedio. Un análisis en el software revela que el valor máximo del esfuerzo en la pieza es de apenas 31.6 MPa, por lo que no excede su límite elástico de 372 MPa.

Esta es la fuerza de reacción debida al resorte de la polea conducida.

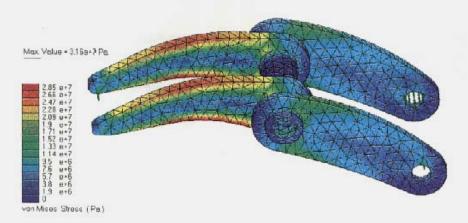


Fig. 3.8 Análisis de esfuerzos para la horquilla.

3.2.4 Rodamientos

En el extremo de la flecha, del lado de la polea es necesario acoplar un rodamiento, ya que dicha polea se encuentra girando. La elección de un **rodamiento de bolas de contacto angular** resulta ideal (50x90x90) al permitir cargas de hasta 29 kN y velocidades de 6000 rpm. En el extremo opuesto de la flecha se ejerce la fuerza directamente sobre la polea mediante un par de rodamientos de bolas (10x30x9) que se acoplan a la horquilla mediante un tornillo y tuerca de seguridad.

En el eje roscado se emplean dos tipos de rodamientos. El primero da soporte a la flecha y permite que gire libremente, se han elegido rodamientos de bolas (12x28x8). El otro rodamiento es para dar apoyo axial al eje de potencia, por lo que se ha elegido un rodamiento cónico (17x40x12) capaz de soportar cargas axiales de hasta 15 kN.²

3.3 Poleas, materiales y restricciones

El material para la construcción de las poleas es aluminio 6061-T6, el cual tiene buenas propiedades de dureza y esfuerzos (95 HBN, s_u=310MPa, s_y= 276MPa). Este material se consigue en barras redondas de 8 pulgadas o en placa de distintos calibres (sobre pedido).

Para la flecha y la corredera, que son los ejes de las poleas fija y móvil, respectivamente, se eligió un material duro con propiedades de baja corrosión, ya que estará expuesto a la intemperie. La selección corresponde a un acero SAE-4140 (240 HBN, s_u= 686MPa, s_v= 588MPa).

En el eje de la polea conductora no se puede tener el estriado corrido debido a la acción de embrague de la banda; si se dejara, la banda se deslizaría sobre las estrías, desgarrando su parte interna.

3.4 Tornillos de potencia

Las roscas estándar (roscas a 60°) no son lo bastante resistentes para todas las aplicaciones de tornillo; para transformar movimiento rotatorio en movimiento lineal se han desarrollado tornillos de potencia de diferentes perfiles, en donde las roscas Acme son las más ampliamente utilizadas.

² Recuerde que las fuerzas axiales se deben anular en el mecanismo para no transmitirlas al motor.

3.4.1 Selección de la rosca

Dadas las consideraciones de eficiencia y número de hilos por pulgada, se ha seleccionado una rosca Acme de diámetro nominal de ⁷/₈ pulg. de 5 hilos por pulgada. Con esta selección se cuenta con un desplazamiento de 5.08 mm por vuelta, con lo que los 30 mm de desplazamiento axial entre las poleas se realizan con 5.91 vueltas.

3.4.2 Eficiencia del tornillo (Norton, 1999)

La eficiencia de cualquier sistema se define como trabajo de entrada/trabajo de salida, para el caso de una rosca Acme se tiene:

$$e = \frac{\cos \alpha - \mu \tan \lambda}{\cos \alpha + \mu \cot \lambda} \tag{3.2}$$

donde:

λ es el ángulo de avance

α es el ángulo radial de la rosca

 α =14.5° para roscas Acme, mientras que λ se determina haciendo el análisis del plano inclinado resultante de desenvolver un revolución de la hélice, por lo que:

$$\tan \lambda = \frac{L}{\pi d_p} \tag{3.3}$$

donde d_p es el diámetro de paso de la rosca.

Los experimentos nos indican que el coeficiente de fricción de una combinación rosca-tuerca lubricadas con aceite es de alrededor de 0.15±0.05. La fricción de un cojinete simple (no giratorio) es casi la misma que la de las roscas. (Norton, 1999)

Podemos ahora calcular la eficiencia. En nuestro caso $d_p = (^7/_8 - 0.2) *25.4 = 17.145 mm$ y L=0.2*25.4mm, entonces λ =5.3879°. Tomando μ =0.15 la eficiencia es entonces:

$$\rightarrow$$
 e = 0.3729

Donde se observa que es un valor bajo para un mecanismo, pero alto comparado con los tornillos Acme estándar (un tornillo estándar de 7/8 es de 6 hilos por pulgada).

3.4.3 Autobloqueo

El autobloqueo se refiere a una situación el la cual el tornillo no podrá ser girado por la aplicación de cualquier magnitud de fuerza que se aplique axialmente. Un tornillo se auto bloqueará si (Norton,1999):

$$\mu \ge \tan \lambda \cos \alpha$$
 (3.4)

Para nuestro caso tan(5.38°)cos(14.5°)=0.0244, por lo que el tornillo se auto bloqueará, reduciendo así el consumo de energia del motor del mecanismo en los casos donde se requiera una relación de transmisión fija.³

³ Debido a la vibración a la que está sometido el sistema, es probable que en la práctica se produzca un ligero deslizamiento.

CAPÍTULO 4 CONTROL Y CONTROLADOR

El objetivo de implementar un modo de operación variable en el auto es aprovechar al máximo las diferentes características de operación que puede brindar el conjunto motor-transmisión, según las necesidades de cada prueba durante las competencias de Mini Baja.

Como hemos visto, los motores de combustión interna tienen una velocidad en la cual el par generado es máximo, por lo regular a velocidades debajo de las rpm tope del motor. Si mantenemos esa velocidad y variamos la relación de transmisión de *forma adecuada*, se obtendrá una aceleración máxima en el vehículo. Un *control* brinda la posibilidad de establecer cuál es esa forma adecuada. Además del modo de operación automático se presenta una opción manual, la cual brinda algunas ventajas en la conducción.

Para determinar mejor el desempeño del auto en pista se incorpora una etapa de visualización, mediante la cual se presentan de forma apropiada algunos parámetros del sistema como la velocidad del auto, la velocidad del motor y la relación de transmisión en curso (en el caso de modo manual).

4.1 Modos de operación del sistema

Inherentemente a la forma en que se da el cambio en la relación de transmisión en un sistema de bandas, se tienen un número infinito de posibles combinaciones; sin embargo, se pueden predefinir un cierto número N de relaciones para forzar al sistema a que opere en una de ellas. Se obtienen ventajas de este modo de operación al permitir frenado dinámico (freno de motor), conducción manual para situaciones especiales y ahorro de combustible en etapas de baja demanda. Estas condiciones son más útiles cuando se pueden cambiar de forma dinámica, mientras el auto se va desplazando.

Se han previsto dos modos básicos de operación: manual y automático; los cuales se podrán seleccionar mediante un interruptor denominado *modo de operación* "MO". A su vez, en el modo automático se han definido dos formas de operación: motor a plena carga y a carga moderada (figura 4.1).

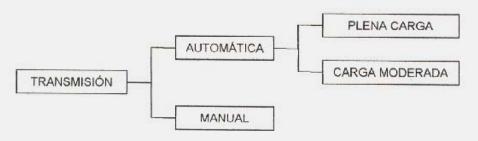


Fig. 4.1 Modos de operación del sistema.

El primer caso se tiene cuando se demanda la máxima carga del motor (acelerador a fondo) y es aquí cuando el sistema obliga a modificar la velocidad de entrada (rpm del motor) mediante una carga variable; es decir, variando la relación de transmisión. La condición de acelerador a fondo se detecta mediante un sensor de posición de acelerador (SPA).

El segundo caso corresponde a una carga moderada y se presenta cuando no se esté con el acelerador a fondo. Aquí la relación de transmisión se ajustará a una de las 7 velocidades predeterminadas, según la velocidad del vehículo y de acuerdo a la gráfica de cambios de velocidad (figura 1.6), donde se optará por la relación menor, ya que en ésta se obtiene un mayor confort y un menor consumo de combustible.

En el modo manual, el piloto del vehículo realiza los cambios de velocidad a su conveniencia, haciendo uso de las 7 relaciones predeterminadas hacia el frente y neutral. Los cambios se realizan de manera secuencial con botones denominados cambio manual ascendente/descendente (CMA/CMD).

4.2 Diagramas de flujo

Dado que para la medición de la frecuencia se requiere de un tiempo de conteo, la opción más simple es contar con un dispositivo dedicado para la realización de esta tarea (μC secundario). Como es muy simple esta función, se ha decidido incluir en este dispositivo la conversión de los valores de frecuencia a otro tipo de representación como lo es velocidad del auto en km/h y velocidad del motor en rpm. Para el caso del tacómetro se realiza un preprocesamiento para activar los LEDs en forma adecuada.

Una vez teniendo estos parámetros es posible pasarlos en forma directa al μC primario y al sistema de despliegue de velocidad del auto. La secuencia de operaciones del controlador secundario se muestra en el siguiente diagrama de flujo:

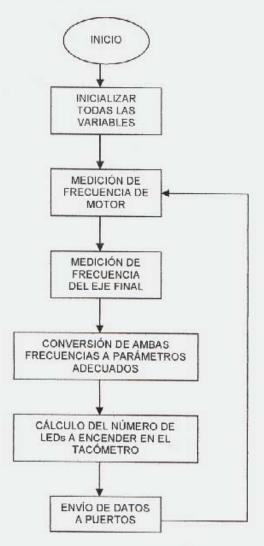


Fig. 4.2 Diagrama de flujo del controlador secundario.

Para el controlador primario, la secuencia de operaciones es la siguiente:

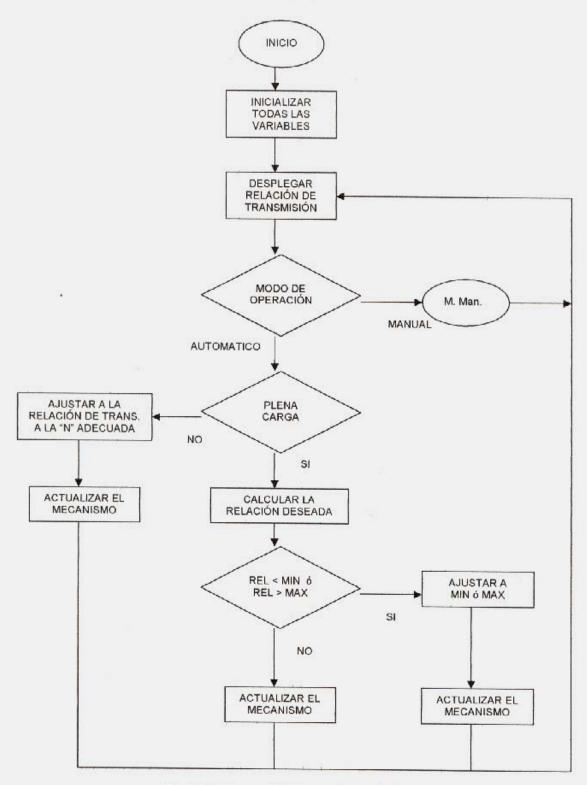
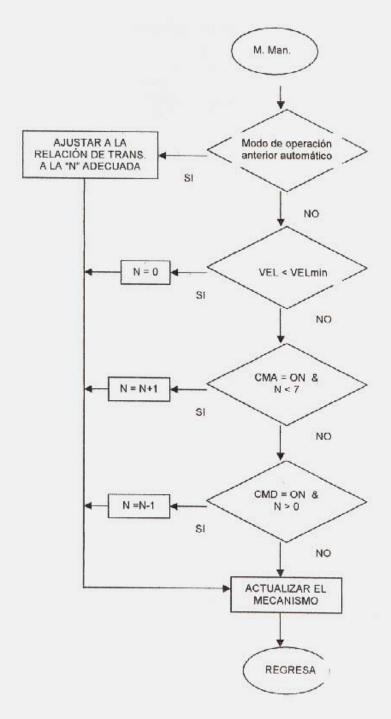


Fig. 4.3 Diagrama de flujo para el controlador primario.



(Fig. 4.3) (...continuación)

4.3 Diagrama a bloques del sistema

El esquema general del sistema de control se muestra en un diagrama a bloques en la figura 4.4.

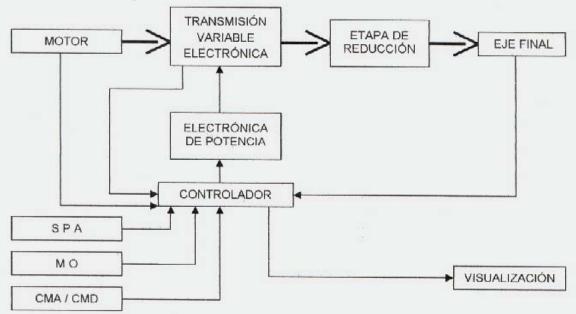


Fig. 4.4 Diagrama a bloques del sistema.

4.4 Ley de control

Un controlador en lazo cerrado compara el valor real de salida de una planta con la entrada de referencia (valor deseado), determina la desviación y produce una señal de control que reducirá la desviación a cero o a un valor pequeño. La manera en la cual el controlador produce la señal se denomina ley o acción de control.

En la acción de control proporcional la respuesta del sistema es proporcional a la señal de error producida. En el control proporcional de una planta hay un error en estado estable (desplazamiento u offset) en la respuesta para una entrada escalón. Tal offset se elimina si se incluye la acción de control integral en el controlador.

Cuando una acción de control derivativa se agrega a un controlador proporcional, aporta un medio para obtener un controlador de alta sensibilidad. Una característica del uso de esta acción de control es que responde a la velocidad el cambio del error y produce una corrección significativa antes de que la magnitud del error se vuelva demasiado grande.

La combinación de una acción de control proporcional, una acción de control integral y una acción de control derivativa se denomina acción de control proporcional-integral-derivativa (PID). Esta acción de control combinada tiene las ventajas de cada una de las acciones de control individuales.

La acción de control PID se define mediante (OGATA, 1997):

$$u(t) = K_{p}e(t) + \frac{K_{p}}{T_{i}} \int_{0}^{t} e(t)dt + K_{p}T_{d} \frac{de(t)}{dt}$$
(4.1)

Cuya función de transferencia es:

$$\frac{U(s)}{E(s)} = K_P \left(1 + \frac{1}{T_i s} + T_d s \right) \tag{4.2}$$

donde:

Kp es la ganancia proporcional Ti se denomina tiempo integral Td se denomina tiempo derivativo

Tanto K_p como T_i y T_d son ajustables. El tiempo integral ajusta la acción de control integral, el tiempo derivativo ajusta la acción de control derivativo; mientras que un cambio en el valor de K_p afecta las tres partes de la acción de control. El inverso del tiempo integral T_i se denomina *velocidad de reajuste*. La velocidad de reajuste es la cantidad de veces por minuto que se duplica la parte proporcional de la acción de control. La velocidad de reajuste se mide en términos de las repeticiones por minuto.

La acción de control empleada es entonces una PID, cuyo algoritmo debe ser programado en el controlador.

4.5 Controlador

Se ha propuesto emplear un microcontrolador debido a su capacidad de programación, en contraste con sistemas analógicos; además de la compatibilidad (digital) con algunos medios de visualización como displays multisegmentos o LCDs.

Como se ha planteado en el diagrama de flujo, se requieren de dos dispositivos que estén trabajando en paralelo, debido a la naturaleza de las acciones que ejecutan. El μC secundario tiene como función principal la medición de la frecuencia de operación del motor y del eje secundario de la polea variable para que los datos estén disponibles para la etapa de visualización y para el μC primario.

El μC primario toma estos datos y con base en las otras señales de entrada hace el cálculo de la relación de transmisión necesaria para el sistema.

El uso de el PIC 16F877 resulta ideal para ambos casos al contar con 5 puertos de E/S y convertidores A/D; además de su fácil programación haciendo uso de lenguajes de alto nivel como *Pic Basic Pro*.

CAPÍTULO 5 ELECTRÓNICA

El desarrollo de la parte electrónica se hace teniendo fuertes consideraciones con el microcontrolador a emplear y la etapa de visualización. En el presente capítulo se analizan estas consideraciones y en el apéndice I se encuentran los planos electrónicos completos.

5.1 Adquisición de datos

Como se muestra en la figura 4.4 hay múltiples entradas que el sistema debe estar monitoreando para determinar las acciones de control correspondientes. A continuación se describe cada una de ellas con su correspondiente acondicionamiento de señal.

5.1.1 Sensor de Modo de Operación (MO)

Su función es determinar si se desea la operación del sistema en modo manual o automático. Este doble estado se puede determinar con un interruptor de 1 polo 2 tiros (interruptor común) para tener así una señal de entrada de 0 o 1 lógicos. En la figura 5.1 se muestra una aplicación en donde se puede observar la conexión básica de un interruptor para la terminal RAO.

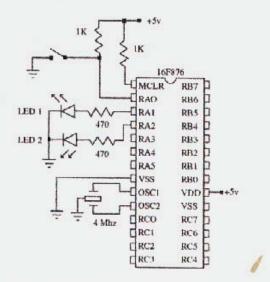


Fig. 5.1 Conexión básica de un interruptor.

NOTA: Esta es la misma configuración que se emplea en las conexiones de limit switch y push buttom.

Su tabla de verdad se muestra a continuación.

ESTADO	CONDICIÓN		
0	Modo Manual		
1 Modo Automático			

5.1.2 Sensor de Posición del Acelerador (SPA)

Existen dos posiciones fundamentales de interés para el acelerador; cuando no está accionado y cuando se tiene pisado a fondo. Ambos casos son excluyentes, pero no complementarios, por lo que tienen que ser tratados de manera independiente.

5.1.2.1 Sensor de Operación Sin Carga (SPA1)

Detecta cuando no se oprime el pedal del acelerador. Su implementación es con un limit switch y su tabla de verdad se muestra a continuación.

ESTADO	CONDICIÓN		
0	El pedal se encuentra oprimido		
1	El pedal NO se encuentra oprimido		

5.1.2.2 Sensor de Operación a Plena Carga (SPA2)

Detecta cuando se oprime a fondo el pedal del acelerador. Su implementación es con un limit switch y su tabla de verdad se muestra a continuación.

ESTADO	CONDICIÓN
0	El pedal se encuentra oprimido a fondo
1	El pedal NO se encuentra oprimido a fondo

5.1.3 Sensores de Cambio Manual (CMA & CMD)

Se cuenta con dos interruptores que indican al microcontrolador que se desea realizar un cambio ascendente o descendente en la relación de transmisión. Se implementan con *push buttoms* normalmente abiertos, por lo que en el momento en que se opriman la señal conmutará a 0 lógico.

ESTADO	CONDICIÓN		
0	El botón se encuentra oprimido		
1	El botón NO se encuentra oprimido		

5.1.4 Sensor de Velocidad del Vehículo (SVV)

Para el sensado de la velocidad del vehículo se han estudiado los dispositivos implementados en autos de producción; siendo los sensores inductivos un común denominador. Estos sistemas tienen las ventajas de ser muy robustos, ya que prácticamente no son afectados por polvo, tierra, lodo o calor moderado, además de su posibilidad de operar a grandes frecuencias (kHz). Estas características brindan la posibilidad de colocarlos directamente en las masas de las ruedas en los autos comerciales o inclusive en el *monoblock* del motor.

En nuestro caso es posible acoplar el sensor en el eje de salida de la polea conducida y por medio del micricontrolador hacer el cálculo de la velocidad lineal del auto según la relación de transmisión de la etapa de reducción y el diámetro de la rueda.

Se ha seleccionado un sensor inductivo automotriz (sensor de posición de cigüeñal de salida analógica) con aplicación en vehículos Jetta A3 con conector de 3 terminales (+5V,señal,GND).

Este elemento permite una distancia de sensado de hasta 9 mm¹ y una frecuencia de operación del orden de los kHz.

5.1.5 Sensor de Velocidad del Motor (SVM)

El motor cuenta con un dispositivo de encendido llamado "Magnetrón", que hace las veces de un sistema de bobina y platinos en un auto antiguo típico. Es posible tomar la señal directamente del cable de control del Magnetrón; sin embargo, es una señal muy irregular, con mucho ruido y de baja intensidad, lo que implica el diseño de circuitos filtro, amplificadores y comparadores.

Considerando estas desventajas, resulta positivo hacer uso de un sistema similar al de medición de velocidad del auto.

5.1.6 Sensor de posición del mecanismo (SPM)

Se ha optado por determinar la separación entre las poleas a través de la medición del número de vueltas que da la flecha con cuerda Acme; por lo que de un lado de la flecha se le acoplará un potenciómetro multivueltas.

Los potenciómetros de precisión son altamente utilizados en equipos de control y de medición; principalmente por sus características de lincalidad y larga vida; además de su fácil acoplamiento, tanto mecánico, como eléctrico. La elección de un potenciómetro de 10 vueltas resulta adecuada para la aplicación.

El acoplamiento eléctrico con el microcontrolador se hace mediante un esquema de divisor de voltaje, donde la señal de control trabaja de 0 a 5V y se conecta directamente a la entrada destinada en el PIC. El valor del resistor no es crucial trabajando como divisor de voltaje; sin embargo se recomienda uno de $50k\Omega$.

5.2 Salida de control

La señal de control se entrega a través de un PWM que sale del microcontrolador en dos líneas (signo y magnitud). Como la señal que entrega el microcontrolador es de tan solo unos cuantos miliamperes, tiene que ser amplificada para poder accionar al motor eléctrico.

5.2.1 Etapa de Potencia

En la ctapa de potencia se utiliza un circuito LMD18200, que es un Puente H de hasta 3A y 55V. Recibe directamente las señales del microcontrolador (signo y magnitud), ya que su entrada es compatible con TTL y CMOS.

5.3 Visualización

La etapa de visualización se ha propuesto con displays de 7 segmentos, ya que ofrecen buenas características de tamaño e intensidad luminosa, factores decisivos para poder colocarlos en el tablero de instrumentos del auto. Otra ventaja es que se pueden representar caracteres alfanuméricos, por lo que se puede indicar la velocidad en curso (1,2,...) o que el sistema se encuentra en modo automático (A).

¹ Este valor se ha determinado experimentalmente debido a la carencia de información técnica de estos sensores.

Recuerde que se debe colocar una resistencia en todas las terminales de entrada, ya que se trata de LEDs. Se recomienda el uso de resistores de $330\Omega@1/8W$.

5.3.1 Selector de velocidad

La visualización del selector de velocidad se implementa con un display de 7 segmentos. Para aprovechar mejor las salidas del microcontrolador se incorpora una etapa de multiplexión de la señal, con lo que de 4 señales de entrada podemos obtener las 7 señales de salida. Esta tarea además de optimizar el uso de las líneas de salida del microcontrolador, también le resta carga de procesamiento de datos, ya que solo envía un número binario y no la codificación para el display.

Esta tarea de multiplexión se resuelve fácilmente con lógica combinatoria, por lo que se utiliza una GAL para su implementación. La elección corresponde a una GAL 22V10, la cual cuenta con 24 terminales, 2 de alimentación, 22 posibles entradas y 10 posibles salidas.

Comenzamos por hacer un bosquejo de la forma que queremos que enciendan los LED's del display y con esos datos elaboramos la tabla de verdad del multiplexor. Haciendo uso del software "PLD Shell" se obtienen las ecuaciones reducidas directamente de la tabla de verdad. Este mismo software genera el archivo JEDEC (*.jed), con el cual se graba la GAL.



La conexión entre el microcontrolador y la GAL se realiza de manera directa a través de un conductor; mientras que entre la GAL y cada LED se tiene que colocar una resistencia de $330\Omega@1/8W$.

5.3.2 Tacómetro

El tacómetro se ha propuesto como una barra de LEDs de diferentes colores que se encienden según el régimen del motor. Esta barra de LEDs pude estar en el tablero de instrumentos o puede colocarse en el volante del auto para permitir una mejor visualización. Las señales de activación provienen directamente del microprocesador secundario. A continuación se describe la forma en la que encenderán tales indicadores:

IDENTIFICADOR	COLOR	INTERVALO DE OPERACIÓN [rpm]
LED1	verde	2600→
LED 2	verde	2800→
LED 3	verde	3000→
LED 4	verde	3200→
LED 5	ámbar	3400→
LED 6	rojo	3600→

Tabla 5.1 Intervalos de operación para el tacómetro.

³ El código del programa utilizado se muestra en el apéndice F.

² Programmable Logic Design Shell V 2.1 @Intel Corporation.

Se proponen solo estos intervalos para que el piloto no visualice información que no es de su interés, ya que incluirla podría causar confusiones durante la conducción en una carrera.⁴

Este modo de visualización ayuda al piloto a determinar en qué momento se debe efectuar un cambio de velocidad en el modo manual. Según la figura 1.6, en cuanto se enciende el LED rojo es el mejor momento para realizar el cambio de velocidad, dicha condición se anticipa por un LED ámbar para alertar al piloto.

5.3.3 Velocimetro

La velocidad del auto será mostrada en dos displays de 7 segmentos. Considerando que la velocidad máxima propuesta es de 65 km/h, los dos dígitos del medidor son suficientes. Para medir esta velocidad se requieren de 7 bits,⁵ los cuales entrega directamente el µC secundario.

Para utilizar esta información se requiere de una decodificación de la señal, ya que de los 7 bits tenemos que generar las 14 señales correspondientes a los 2 displays.

5.4 Diagrama de conexiones

Un esquema general de conexiones de la etapa de control se muestra a continuación:

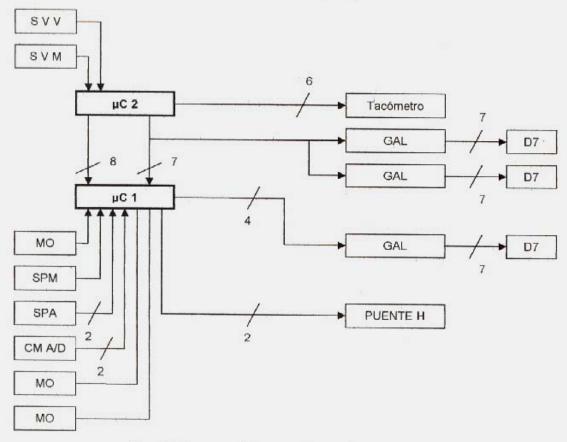


Fig. 5.3 Diagrama a bloques de la electrónica de control.

⁴ Récuerde que el régimen de operación estacionario del motor es a partir de las 2600 rpm
⁵ Observe que 2⁸=64, 2⁷=128

En los planos electrónicos se muestran los esquemáticos de cada una de las tarjetas, tanto del μ C primario como del secundario. Las señales que viajan en el bus de datos que comunica ambos controladores se muestra en la tabla 5.4.

MC PRIMARK		MC	SECUNDARIO	
IDENTIFICADOR	PIN	BUS	PIN	IDENTIFICADOR
RD5	28	1	28	RD5
RD6	29	2	29	RD6
RD4	27	3	27	RD4
RD7	30	4	30	RD7
RD3	22	5	22	RD3
RB0	33	6	33	RB0
RD2	21	7	21	RD2
RB1	34	8	34	RB1
RD1	20	9	20	RD1
RB2	35	10	35	RB2
RD0	19	11	19	RD0
RB3	36	12	36	RB3
RA1	3	13	[11]	SELO GAL1
RB4	37	14	37	RB4
RA2	4	15	[10]	SEL1 GAL1
RB5	38	16	38	RB5
RA3	5	17	[9]	SEL2 GAL1
RB6	39	18	39	RB6
RA5	7	19	[8]	SEL3_GAL1
RB7	40	20	40	RB7

Tabla 5.2 Identificador de señales en del bus de datos.

En las tablas 5.2 y 5.3 se indican las señales que viajan a través de los conectores de los microcontroladores, de lado izquierdo, y del lado derecho las de las tarjetas de conexión (la designación CX es por *conexión*).

Para realizar las conexiones entre los microcontroladores y sus señales de entrada se ha optado por incluir dos tarjetas de conexión adicionales, las cuales facilitan la remoción del conjunto del motor de combustión o el volante de cambios, según sea el caso. Adicionalmente, estas tarjetas cuentan con un acondicionamiento de señal para las señales de los interruptores y de los sensores (en caso de cambiar de tipo de sensor solo se modifica esta pequeña tarjeta).

(CX - FRONTAL			
PIN	IDENTIFICADOR			
1	GND			
2	MO			
3	RO			
4	CMA			
5	CMD			
6	BRAKE			

CX - FRONTAL - Repartidor		
PIN	IDENTIFICADOR	
1	GND	
2	MO	
3	RO	
4	CMA	
5	CMD	
6	BRAKE	

Tabla 5.3 Identificador de señales en controlador y tarjeta frontal.

C	CX - TRASERA			
PIN	IDENTIFICADOR			
11	SPA 2			
2	SPA 1			
3	SPM			
4	5 V			
5	GND			
	- S. VELOCIDAD			
PIN	IDENTIFICADOR			
21	SVM			
2	GND			
3	SVV			

CX - TRASERA - DB9			
PIN	IDENTIFICADOR		
1	SPA 2		
2 3	SPA 1		
3	SPM		
4	5 V		
5	GND		
6	5 V		
7	GND		
8	5 V		
9	GND		

Tabla 5.4 Identificador de señales en controladores y tarjeta trasera.

5.5 Motor eléctrico

La característica más importante en la elección de un motor es su potencia. Otros parámetros que se tienen que tomar en cuenta son tipo de alimentación, voltaje nominal, corriente nominal, velocidad de salida y otros. Utilizaremos como fuente de energía baterías secas de 12 V, por lo que el primer parámetro de selección del motor eléctrico será su potencia.

Como se analizó en la sección 2.5, la fuerza que debe vencer el mecanismo es la reacción del resorte de la polea conducida, teniendo un valor máximo de 500N⁶. La velocidad a la cual se quiere que actúe el mecanismo es la que corresponda a un cierre total en 4 s, con lo que se tiene una velocidad lineal de:

$$v_l = \frac{30mm}{4s} = 7.5x10^{-3} \frac{m}{s} \tag{4.3}$$

De la ecuación 1.1 encontramos la potencia requerida para vencer la fuerza del resorte:

$$P_R = F_R v_I = (500N) \left(7.5x 10^{-3} \frac{m}{s} \right) = 3.750W$$
 (4.4)

Pero el tornillo con rosca Acme tiene una eficiencia "e" de 37%, por lo que:

$$P_M = \frac{P_R}{e} = \frac{3.75W}{0.37} = 10.14W \tag{4.5}$$

donde

 P_M es la potencia requerida por el motor eléctrico.

Dado que la tensión de alimentación del motor es de 12V, tenemos el consumo en corriente:

$$I_M = \frac{P_M}{V} = \frac{11.03W}{12V} = 0.84A \tag{4.6}$$

⁶ Se ha considerado ligeramente mayor como factor de seguridad

donde

 I_M es la corriente de consumo del motor.

V es el voltaje de alimentación del motor.

Se observa que el consumo en corriente del motor es menor de 1 A, por lo que el puente H propuesto (LMD18200) soporta las condiciones de operación.

Para el cálculo de la velocidad requerida en la flecha se emplean los datos del número de vueltas necesarias para el desplazamiento axial del mecanismo (sección 3.4.2) y el tiempo de recorrido; así:

$$\eta = \frac{5.91 revoluciones}{4s} = 88.65 rpm \tag{4.7}$$

Por lo que un motor de 12 V a 1 A con velocidad de la flecha de 90 rpm es adecuado para la operación del sistema.

5.6 Consumo eléctrico y baterias

El elemento principal de consumo de energía es por supuesto el motor eléctrico, que como hemos visto demanda 1 A en operación continua. Los elementos de visualización también consumen una parte significativa de la energía del sistema. A continuación presentamos una tabla de valores aproximados de consumo, expresada en miliamperes.

Cantidad	Descripción	Consumo unitario [mA]	Consumo total [mA]
. 1	Motor eléctrico	1000	1000
3	Display 7 segmentos	105	315
12	LED's (tacómetro)	15	180
2	Sensor inductivo	10	20
2	PIC 16F877	60	120
3	GAL 22V10	20	60
			1695

Tabla 5.5 Consumo de energía del sistema.

Este cálculo ha sido realizado considerando que los elementos están trabajando en un estado de máxima demanda de energia; por lo que el consumo promedio se espera que sea menor al que aquí se muestra.

Como se dijo con anterioridad, las baterías propuestas son de 12 V del tipo seco, por lo que solo se determinará el número de elementos necesarios para operar durante una competencia típica de 4 horas.

Las baterias de este tipo más comerciales tienen una capacidad de almacenamiento de 7 A/h; suponiendo un rendimiento pesimista del 70%, obtendríamos alrededor de 5 A/h de almacenamiento.



Proponemos una tabla de rendimientos para 1 y 2 baterías según la demanda de corriente y el tiempo de uso.

	Tiempo útil [hr]		
Consumo [A]	1 Bateria	2 Baterias	
10	0.5	1	
5	1	2	
2	2.5	5	
1.75	2.9	5.7	
1.5	3.3	6.7	
1.25	4	8	
1	5	10	
0.5	10	20	

Tabla 5.6 Tiempo de rendimiento de energia.

Por lo que se recomienda hacer uso de 2 baterías de tipo seco de 7 A/h a 12 V conectadas en paralelo.

CAPÍTULO 6 CONSTRUCCIÓN Y PUESTA EN MARCHA

En el presente capítulo se describe el modo en el que se realizó la manufactura de las partes que componen el prototipo, tanto en la parte mecánica, como en la parte electrónica y de programación.

Es oportuno señalar que debido a la naturaleza del proyecto, se buscó que todas las partes fueran de fácil manufactura y además, realizables con el equipo con el que cuenta actualmente UPIITA, no siendo esto un factor que limitara drásticamente el diseño óptimo del prototipo.

6.1 Implementación del software

Para la programación de los PICs se ha empleado el software *PIC Basic Pro*, que es un compilador de alto nivel. El código de los programas se ha realizado con base en los diagramas de flujo presentados en el capítulo 4 (Fig. 4.4 y 4.5) y el código de los programas finales se presenta en el apéndice E.

El uso de esta herramienta ha ahorrado mucho tiempo, ya que su estructura es muy similar a la del compilador de *Borland C*, misma a la que estamos altamente familiarizados, evitándonos de esta forma el desarrollo del código en ensamblador; que si bien es más ortodoxo, no tenemos que inventar el hilo negro.

La programación de los PICs se ha efectuado con un programador PSP-02, herramienta muy común en el mercado por su versatilidad, bajo costo y de fácil operación. El software con el que opera es el *icprog*, de uso libre y que se puede encontrar en Internet.

Debido a las características de memoria de los microcontroladores, su programación y verificación tarda alrededor de 3min., ya que se tienen que grabar 8192 words de memoria disponible. Una consideración oportuna sería adquirir el PIC16F874 de memoria reducida (4096words) ya que en el código del programa grande (μC1) se emplean apenas alrededor de 1200 words. Con esto se disminuye el tiempo de programación, que es crítico en el momento de estar realizando las pruebas de calibración de los componentes; sin embargo, este PIC de características reducidas es 15% más caro que el que actual.

En el momento de la implementación en el auto se tuvieron que realizar una serie de pruebas para ajustar el funcionamiento del mecanismo en conjunto. Las principales modificaciones que se tuvieron que realizar fue a la ganancia del controlador, ya que la operación presentaba una respuesta un tanto lenta, pero una ganancia excesiva se reflejaba en la inestabilidad del sistema, por lo que el ajuste de los niveles de ganancia se realizó mediante métodos experimentales.

6.2 Elaboración de los circuitos electrónicos

El diseño esquemático de los circuitos electrónicos ha sido realizado en Eagle, un software de desarrollo electrónico que ha mostrado tener grandes beneficios al contar con una librería muy extensa de componentes. Aunque tiene una sección para generar el PCB¹ a partir del diseño esquemático, se ha optado por usar otro software para este propósito. El uso de Protel ha

¹ PCB - Printed Circuit Board.

demostrado que es una herramienta muy eficaz en este campo y por ello se ha empleado para el desarrollo de los PCBs.

La elaboración física de las tarjetas electrónicas se realizó con serigrafía, se optó por el diseño de las placas en una sola cara por la facilidad en la manufactura. Cabe señalar que las dimensiones de las placas corresponden a las de una caja de plástico de las usadas en conexiones eléctricas industriales a la intemperie, esto con el fin de que se puedan introducir los circuitos en ella y evitar que entre agua y particulas de polvo a la etapa de control. Esta caja tiene sellos herméticos y puede ser reemplazada por una caja con cubierta traslucida para fines de visualización de instrumentos.

Las tarjetas se han pintado de un color negro mate para permitir una mejor visualización al disminuir los reflejos; sin embargo, ha quedado de manifiesto que en condiciones de mucha luz, esto no es suficiente, por lo que se tendrían que cambiar los displays de 1 pulgada por unos de al menos 3 pulgadas para lograr una visualización eficiente. El diseño es probable que se viera modificado debido a la demanda en corriente de estos dispositivos.

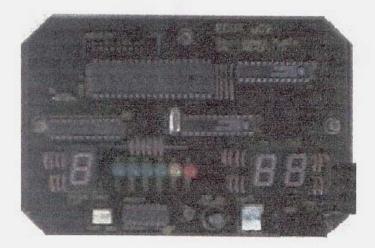


Fig. 6.1 Vista superior de la tarjeta de visualización.

En las tarjetas electrónicas se ha procurado colocar conectores de distintos tipos para evitar las conexiones incorrectas, de tal manera que cada conector tiene su posición. Los cables que van hacia el tablero de instrumentos y la parte posterior del auto tienen conectores completos, es decir, no se tienen que soldar y/o encintar los cables para remover el mecanismo o la caja de control. Esto puede ahorrar mucho tiempo en algún imprevisto en el desarrollo de una carrera y durante la puesta a punto del auto.

Dado que la visualización se puede ver limitada en una carrera por las condiciones de lodo extremo, podria ser conveniente reubicar la etapa de control-visualización en un lugar más seguro durante el desarrollo de las competencias.

6.3 Manufactura mecánica

La manufactura de los elementos mecánicos es la ctapa de más consumo de tiempo en la fase de construcción del prototipo. Se ha señalado que se procuró realizar todos los maquinados dentro de

UPITTA, solo fue necesario realizar soldadura en aluminio fuera de las instalaciones, problema facilmente resuelto con ayuda de un taller especializado en soldadura (Grupo López Franco).

En cuanto a las poleas se decidió comprar placa de aluminio de 19 mm para maquinarla. Las placas cortadas con la forma que se muestran en la figura 6.2 han sido maquinadas en una fresa de CNC. Las conicidades y los ajustes se ha preferido realizarlas en el torno, por el acabado y las tolerancias tan cerradas que se pueden conseguir, cabe destacar que el aluminio es un material muy especial para trabajar y no siempre se consiguen geometrías tan exactas haciendo uso de máquinas de CNC.



Fig. 6.2 Poleas en bruto.

Los ejes en donde se fijan las poleas representaron un reto al momento de realizar las chaveta o los chaveteros, según el caso; debido a que es un material muy duro y el maquinado fue muy lento. Para el eje de la polea móvil se realizaron dos bujes piloto para realizar las ranuras, uno de ellos inclinado ligeramente para reducir la profundidad de corte de cada diente de la brocha con que fueron maquinadas y otro para dar el acabado. Un procedimiento similar se realizó con la ranura interior de el eje de la polea fija.



Fig. 6.3 Flecha de polea móvil.

El eje de la polea fija resultó tener un alto grado de complejidad al momento del maquinado. Aunque básicamente son pocas operaciones de maquinado, su realización en una fresadora vertical es un tanto engorroso y muy tardado, ya que hay que desbastar alrededor de las ranuras, dar

profundidad y darle el perfil necesario a las salientes. Esta fue una labor de aproximadamente 20 horas solo en las ranuras.

Estas operaciones se pueden hacer fácilmente en un centro de maquinado vertical con un cuarto eje², y aunque el tiempo de maquinado seguiría siendo elevado, se tienen grandes ventajas en cuanto al acabado de las piezas y una menor probabilidad de fallas durante el maquinado. La pieza terminada se muestra en la figura 6.4.



Fig. 6.4 Flecha de la polea fija.

El husillo es otra de las piezas más complicadas en la manufactura, ya que se trata de una barra roscada con varios diámetros en su longitud, varios de ellos con tolerancias. La tuerca resultó complicada de manufacturar porque hubo la necesidad de afilar una herramienta para esta aplicación en especial; sin embargo, el maquinado no presentó mayor complejidad. La tuerca ya montada en su cubo de sujeción se muestra en la figura 6.5; mientras que la figura 6.6 muestra el husillo.



Fig. 6.5 Tuerça acoplada.

² El centro de maquinado con el cual cuenta UPITA es solamente de 3 ejes.



Fig. 6.6 Husillo.

Otras piezas realizadas fueron los contadores de 8 y 16 ranuras para los sensores de velocidad, las cuales se muestran en la figura 6.7. Las ranuras se pueden realizar fácilmente haciendo uso del cabezal divisor para la fresadora vertical.



Fig. 6.7 Ruedas dentadas.

Algunas piezas, por su complejidad geométrica, fue imperativo realizarlas con máquinas de control numérico, dentro de estas piezas encontramos la placa del soporte del mecanismo, un separador del motor eléctrico y los brazos de la horquilla. Estos elementos se muestran en las figuras 6.8 a 6.10. Cabe mencionar que para una producción masiva estas piezas pueden fabricarse mediante el proceso de troquelado, ya que además de abatirse costos, se reduce el tiempo de manufactura.

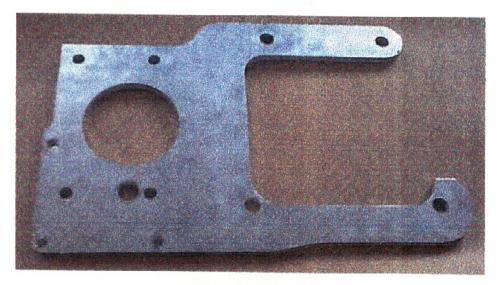


Fig. 6.8 Soporte del mecanismo.



Fig. 6.9 Brazos de horquilla.



Fig. 6.10 Separador de motor eléctrico.

La sección soldada es la torreta de fijación del mecanismo, un dato relevante es el hecho de que las piezas sufren ligeras deformaciones al soldarse, por lo que se recomienda primero soldar la estructura central para poder dimensionarla correctamente y finalmente soldarla a las soleras previamente maquinadas.



Fig. 6.11 Torreta de sujeción.

6.4 Mecanismo ensamblado

Una vez teniendo las partes que constituyen el mecanismo estamos en posibilidad de armar el conjunto. A continuación se presentan algunas imágenes de la transmisión desarrollada, donde se observa el montaje final de la estructura en el auto, como va operar normalmente.

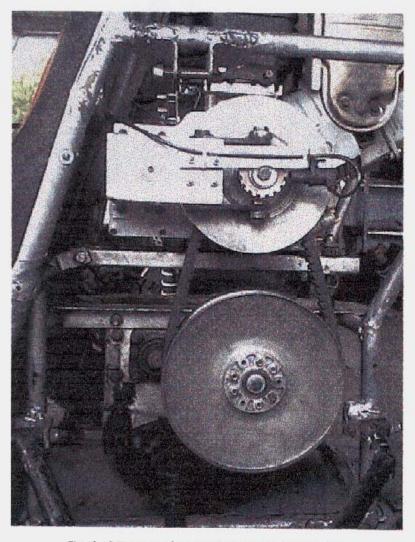


Fig. 6.12 Transmisión electrónica y polea conducida.

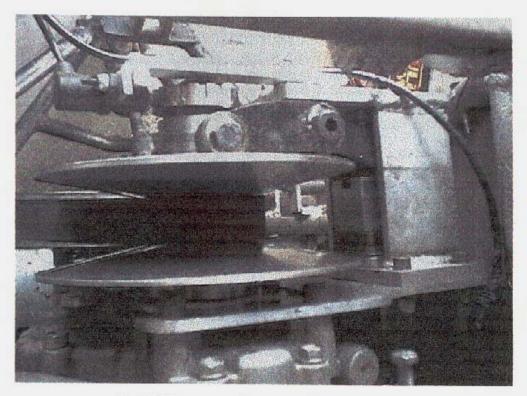


Fig. 6.13 Polea y mecanismo ensamblados y montados.

Esta transmisión se ha acoplado a una etapa de reducción con la que contaba anteriormente el auto (MB-Santo). En este sistema se tenia una distancia de centros nominal de 11 pulgadas, por lo que la distancia requerida por este sistema de transmisión pudo calibrarse con el mecanismo de ajuste del sistema anterior.

6.5 Puesta en marcha

Para la implementación de los circuitos electrónicos y comprobar su funcionamiento con la parte del software se montó uno de los sensores en un dispositivo donde de pudieran medir las revoluciones por minuto y verificar que los circuitos electrónicos procesaran de manera correcta la señal y que la etapa de control realizara las conversiones de manera adecuada.

Un método práctico fue montar el sensor en la máquina de control numérico, la cual tiene una precisión de ±1 rpm. Este procedimiento se realizó para ambos sensores y se obtuvieron resultados favorables; posibilitando además la medición de la distancia máxima a la que pueden operar estos elementos, la cual fue de 9 mm.

Una vez garantizadas las entradas de los sensores al circuito y para facilitar la etapa de pruebas, se optó por emular estas señales con un par de generadores de funciones, los cuales permitieron la verificación del algoritmo de control variando la frecuencia de las señales de entrada y sin la necesidad de tener el auto en funcionamiento. Con este método se verificó la correcta operación del algoritmo de control en los modos de operación automático a plena carga y a carga moderada.

6.5.1 Problemas presentados durante la puesta en marcha

El primer problema presentado durante la puesta en marcha fue en la etapa de control. Trabajando en la emulación del auto con los generadores de señal se observó que en ocasiones el mecanismo dejaba de operar con regularidad o simplemente se "pasmaba". Esta falla consumió mucho tiempo, ya que no se tenía una certidumbre de qué era lo que estaba ocurriendo, lo que puso de manifiesto una grave carencia del compilador (*Pic Basic Pro*) que es no contar con un sistema de simulación con monitoreo de variables.

Finalmente se llegó a la conclusión de que el problema se encontraba en la función predefinida de salida de *pwm*; por lo cual se tuvo que programar una función que emulara el funcionamiento de ésta. Después de implementar esta función, la operación del sistema de control se realizó de manera satisfactoria, en el banco de pruebas se estuvo probando de manera continua, conmutando los modos de operación y variando las condiciones de operación del sistema; después de varias pruebas de tiempo prolongado (30 min. aprox.) se determinó que no se presentó más el error.

El segundo problema presentado fue la incapacidad del mecanismo para desplazar la banda bajo cargas dinámicas; es decir, con el sistema completo. Una solución propuesta y llevada a cabo fue el cambiar el resorte de ajuste de la polea conducida por uno de constante menor.

Con esta solución se hizo posible la verificación del funcionamiento del auto en condiciones controladas de operación. Bajo estas restricciones se permite ver que el mecanismo actúa correctamente en todo el intervalo de operación y que el control realiza las acciones como se tenía previsto; una desventaja de este modo de prueba es que no es posible verificar el funcionamiento del sistema en condiciones de alta demanda como lo es una pendiente con gran ángulo de inclinación.

Una propuesta para aumentar la fuerza axial generada por el mecanismo fue aumentar la relación en la reducción del motor eléctrico; es decir, darle mayor ventaja mecánica a este sistema; sin embargo se hizo notorio que la estructura del soporte principal comenzaba a flexionarse con una carga mayor a la carga de diseño. Este fenómeno se dio porque este soporte estaba diseñado al límite de operación, recordando que el peso es un factor clave en el desempeño del auto, la mínima ventaja en peso es significativa para el desempeño del auto.

Una solución de primera instancia es generar un soporte de un material cuyas características de esfuerzos permitan soportar una carga más elevada; sin embargo se traduciría en un peso excesivo, por lo que un rediseño de la torreta de sujeción de la horquilla sería muy conveniente.

Se ha realizado un estudio a la polea conducida del sistema original y se ha obtenido la gráfica mostrada en la figura 6.14, donde se ha graficado la fuerza axial generada en la polea como función del radio efectivo de los contra el régimen del motor.

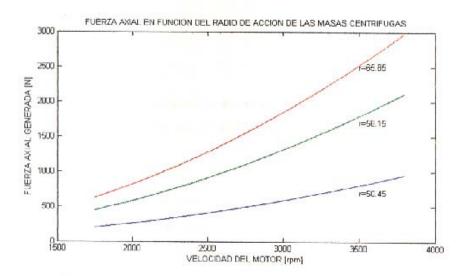


Fig. 6.14 Fuerza axial generada en función del régimen y del radio.

De estas gráficas se pone de manifiesto que la fuerza propuesta es menor que la que genera el sistema actual. Algunas de las posibles alternativas de solución es sustituir la polea conducida por una polea sin sensibilidad al par demandado por el camino o rediseñar la estructura para que soporte la carga debida a la generación de la fuerza axial máxima que es de alrededor de los 3kN.

CONCLUSIONES

En el presente Trabajo Terminal se ha desarrollado una transmisión con control electrónico capaz de operar en forma automática y manual, con aplicación directa a vehículos de competición de la fórmula Mini Baja.

Es preciso apuntar el hecho de que el sistema mecatrónico propuesto tiene ventajas de operación sobre su contraparte mecánica, la ventaja de entrada es que tiene un mayor intervalo de operación si se le compara con la polea conductora de linea.

Se ha propuesto una velocidad máxima de 65 km/h, aunque teóricamente esta velocidad es posible alcanzarla en una ligera pendiente a favor, el tipo de competencia es más que nada de fuerza de empuje, por lo que la diferencia en el intervalo de operación entre ambos sistemas se ha recorrido hacia el lado del par máximo, con el objeto de sacar provecho en las pruebas de arrastre y pendiente, sin olvidar las pendientes propias de las pistas donde es común que los carros necesitan ser auxiliados.

El principio de modularidad del objetivo particular es cubierto casi por completo, con las salvedades que para hacer un uso eficiente del sistema de transmisión es necesario cambiar la relación de transmisión de la etapa de reducción. Una restricción más es el hecho de que el sistema propuesto tiene una geometría ligeramente diferente a la de los sistemas convencionales; por tal motivo se tiene que realizar un diseño del soporte del motor donde corra axialmente una distancia de 15mm para mantener perfectamente alineada la banda, en el caso de querer intercambiar ambos sistemas de poleas con un mismo reductor de velocidad.

Otra consideración importante es el hecho de que en el nuevo Reglamento de Competición se pide que los sistemas asistidos, como es el caso, vayan alimentados por un alternador impulsado por la propia fuerza del motor. Esto representa un aumento en peso, sin embargo se puede reducir al disminuir la capacidad de las baterías. Al incluir un sistema de alternador se puede controlar el periodo de carga; es decir, dejar de cargar cuando el pedal del acelerador se encuentre a fondo y cargar al máximo cuando se tenga oprimido el pedal del freno, por ejemplo.

Con la implementación de un solo alternador se puede tener la suficiente energía como para asistir otros sistemas como la medición dinámica del comportamiento del auto y la telemetría. En este sentido,

la telemetría podría marcar la diferencia entre el equipo de UPIITA y los otros, ya que no se ha desarrollado un auto Mini Baja que vaya midiendo sus condiciones de operación.

Una primera fase podría ser que se guardaran en memoria los parámetros de velocidad del motor, del auto y la relación de transmisión, ya sea dentro de los mismos registros de los microcontroladores para pruebas específicas (aceleración o arrastre) o en memorias externas para guardar el comportamiento de cuatro horas de carrera.

Un estudio más a fondo podría resultar en que, con base en los datos dinámicos registrados durante el recorrido de la pista, se pudiera establecer cuál es la mejor relación de transmisión para cada tramo y tener una asistencia a la transmisión desde los pits. Un control de transmisión inteligente se podría implementar con un sistema difuso o una red neuronal dinámica.

Estas consideraciones ayudarían a subsanar algunas deficiencias en la etapa de visualización. Los displays propuestos son muy pequeños y poco legibles con las condiciones de luz y movimiento en que se desarrollan las competencias. Una posible alternativa es el uso de displays de 3 pulgadas, con los inconvenientes de su alto consumo de corriente y baja visibilidad con luz ambiental intensa. El lodo típico de las carreras es otro punto en contra para la visualización.

Es por estos motivos que se recomienda tener la ctapa de visualización solo para el *set up* del auto, en las pruebas que se precise y posteriormente alojar este modulo de control en un lugar seguro para el desarrollo de la competencia.

En cuanto a la manufactura de los componentes, es simple, en general; aunque existen piezas con acabados de precisión, como los platos de las poleas y sus respectivos ejes. Se requiere de un lugar donde suelden aluminio y de preferencia un centro de maquinado con un cuarto eje para la realización de la flecha principal. De ahí en fuera, tanto los componentes mecánicos como eléctricos se pueden realizar en las instalaciones de UPIITA.

Una parte complementaria difícil de realizar es la ctapa de reducción, la cual se sugiere que se implemente con engranes helicoidales, ya que puede alcanzar 6700 rpm (9700 rpm empleando la polea COMET 790), velocidades prohibitivas para impulsores de cadena, hablando de 10 HP.

La parte crucial del desarrollo del prototipo se dará cuando compita contra otros autos, solo ahí se verá si cumple o no con las expectativas. Para tal efecto tendremos que esperar la próxima carrera, donde veremos si es en verdad o no una "Gran Idea para los Mini Baja".

APÉNDICE A MOTOR OFICIAL DE COMPETICIÓN

10 INTEX PRO

MARCA: MODELO: Briggs & Stratton

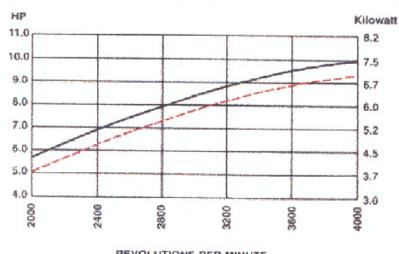
205432

TIPO:

INTEC OHV 10HP

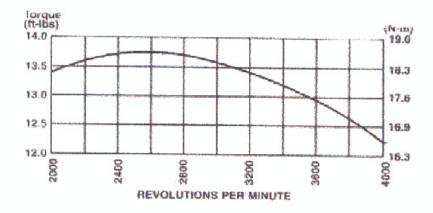
DESPLAZAMIENTO:

305 cc





MAXIMUM BHP
RECOMMENDED MAXIMUM BHP



Fuente: Briggs & Stratton, "Internacional Engines", Milwaukee, 2003

APÉNDICE B COEFICIENTES DE RESISTENCIA A LA RODADURA

Rueda	Presión de inflado [lb/pulg²]	Carga [lb]	Concreto	Césped Azul- verde	Tierra de cultivo labrada	°Arena suelta	Nieve floja de 10 a 14 pulg prof
2.5 x 36 acero		1000	0.010	0.087	0.384	0.431	0.106
4 x 24 acero		500	0.034	0.082	0.468	0.504	0.282
4.00-18 4 capas	20	500	0.034	0.058	0.366	0.392	0.210
4 x 36 acero	4.8	1000	0.019	0.074	0.367	0.413	
4.00-30 4 capas	36	1000	0.018	0.057	0.322	0.319	
4.00-36 4 capas	36	1000	0.017	0.050	0.294	0.277	
5.00-16 4 capas	32	1000	0.031	0.062	0.388	0.460	
6 x 28 acero		1000	0.023	0.094	0.368	0.477	0.156
6.00-16 4 capas	20	1000	0.027	0.060	0.319	0.338	0:146
6.00-16 4 capas*	30	1000	0.031	0.070	0.401	0.387	(Table 1977)
7.50-10 4 capas**	20	1000	0.029	0.061	0.379	0.429	
7.50-16 4 capas	20	1500	0.023	0.055	0.280	0.322	
7.50-28 4 capas	16	1500	0.026	0.052	0.197	0.205	
8 x 48 acero		1500	0.013	0.065	0.236	0.264	0.118
7.50-36 4 capas	16	1500	0.018	0.046	0.185	0.177	0.0753
9.00-10 4 capas**	20	1000	0.031	0.060	0.331	0.388	2.0100
9.00-16 6 capas	16	1500	0.042	0.054	0.249	0.272	0.099

Llanta de tractor con anillo contra patinaje
 ** Llanta de tractor con rodadura apostillada
 Todas las demás llantas con rodadura de tipo implemento

Fuente: Marks, 1995, Manual del Ingeniero Mecánico.

APÉNDICE C PROGRAMA PARA EL CÁLCULO DE POTENCIA

hold off

```
% CALCULO DE POTENCIA REQUERIDA %
%analisis de la RR y arrastre aerodinamico%
clear all
close all
b=9.6263e-3;
                   %coeficiente de rodadura [m]
r=0.27; %radio de la rueda [m]
W=280*9.8; %Peso del auto con piloto [N]
teta=-10:5:45; %Angulo de la pendiente
teta2=teta*pi/180; %correccion a radianes
vel=5:5:100; %Velocidad en km/h
vel2=vel/3.6; %correccion a m/s
Ca=0.8; %Coeficiente de arrastre
Ro=1.225; %Densidad del aire [kg/m3]
A=1.8; %Area de frontal proyectada [m2]
hold on
for i=1:1+(45-(-10))/5 %para cada angulo
F1=W*(sin(teta2(i))+b/r*cos(teta2(i)));
F2=W*(sin(teta2(i))+b/r*cos(teta2(i)))+Ca*Ro*A*power(vel2,2)/2;
   for j=1:1+(100-5)/5
      P1=F1*vel2/745.7:
      P2=F2.*vel2/745.7;
      plot(vel,P2) %Selecciona P1,P2 o P1-P2
   end
end
plot(vel,10,'r+')
title('CONSIDERANDO RR Y ARRASTRE AERODINAMICO')
xlabel('VELOCIDAD DEL AUTO [km/h]')
ylabel('POTENCIA REQUERIDA [HP]')
axis([5 100 0 20])
X=[89 73 73 68.5 58 48.7 40.8 35 30.8 27 24.1 21.2];
Y=[8 8 14 19 19 19 19 19 19 19 19 19];
TXT=['-10°';' -5°';' 00°';' 05°';' 10°';' 15°';' 20°';' 25°';' 30°';' 35°';' 40°';' 45°'];
text(X,Y,TXT)
```

APÉNDICE D PROGRAMAS PARA EL CÁLCULO DE LOS DIAMETROS DE LAS POLEAS EN

FUNCIÓN DE LA RELACIÓN DE TRANSMISIÓN

D1 = D2./REL

%Programa para calcular el D1 y D2 de una banda dada la %RELACION de TRANSMISION. Se requiere tambien C y L% %Metodo de Biseccion% clear all C=281.52; L=1087.40: REL=[3.41 2.46 1.77 1.28 0.92 0.70 0.57];%Relacion de Tx buscada N=7: %Numero de elementos de busqueda TOL=0.0005: No=1000: for j=1: N %Limites de operacion para el algoritmo[mm] a=50: b=400: i=1; while i<No p=a+(b-a)/2; fdp = 8*power(C,2) + (6.28*(p+p/REL(j))-4*L)*C + power(p-p/REL(j),2);if fdp==0 || (b-a)/2<TOL D2(j)=p; break end i=i+1; fda = 8*power(C,2) + (6.28*(a+a/REL(j))-4*L)*C + power(a-a/REL(j),2);f=fdp*fda; if f>0 a=p; else b=p; end end if i==No j 1111 end end REL D2

APÉNDICE E PROGRAMAS PARA LOS MCROCONTROLADORES

MICROCONTROLADOR PRIMARIO

```
'---[ Title ]-----
uC2 -> | PIC16F877 |-> selector_d_vel
' Author.... Raúl Gómez Ayala
' Started... 10/03/05
' Updated... 22/06/05
'---[ Program Description ]-----
'---[ Defines/Constants ]-----
  DEFINE ADC_BITS 8 'set no. bits in result
  DEFINE ADC_CLOCK 3 'set clock source (3=RC)
  DEFINE OSC 20
 C_TAC con 188 '18.8 rpm/pulso
C_VEL con 54 '0.54 kmh/pulso
  'T_MOTOR con 200 't_on X*5 ms con XTAL a 4 mz
  CTE_P con 100 'MAX 255
  C_ERROR_RPM con 10 'MAX 20
  VEL_MIN con 3 'vel minima de operacion
  VAL_N con 220
  VAL_1a con 186
 VAL_2a con 159
VAL_3a con 132
  VAL_4a con 106
  VAL_5a con 79
  VAL_6a con 52
  VAL_7a con 25
'---[ Variables ]-----
  MO var bit
         var bit
  RO
 BRAKE var bit
SPA1 var bit
  SPA2 var bit
 CMA var bit
CMD var bit
signo var bit
mo_ant var bit
  cambio_man var bit
         var byte
  val_deseado var byte
 n_tac var byte
n_vel var byte
 rel_tx var byte
 error var byte
udt var byte
       var byte
  i
      var byte
     var byte
 1
 m
         var byte
 reg_vel var byte[7]
```

```
tac
          var word
 vel
         var word
 ctrl_p
          var word
 udt_w
          var word
 rpm_deseadas var word
 error_rpm var word
'---[ Initialization ]-----
 adcon1=%00001110
 trisa=%00010001
 trisb=$FF
 trisc=$FF
 trisd=$FF
 trise=%00000001
 reg_vel[0]=VEL_MIN 'Vel min en 1a,2a,...,7a
 reg_vel[1]=10
 reg_vel[2]=14
 reg_vel[3]=20
 reg_vel[4]=27
 reg_vel[5]=36
 reg_vel[6]=45
 cambio_man=0
 mo_ant=1
rel_tx=0
 porte.2=0
               'para el pwm
'---[ Main Code ]-----
MAIN:
  gosub ADQUISICION
  branchi MO,[MO_MAN,MO_AUTO] '0=Manual
                   '1=Automatico
MO_MAN:
  if mo_ant=1 then
   gosub AJUSTAR_N_ADECUADA
  if (vel/100) < VEL_MIN then
   rel_tx=0
  endif
  if (rel_tx=0)and(CMA=0)then
   gosub INICIO MARCHA
    goto MO_MAN_END
  endif
  if CMA=0 then
    if (rel_tx<7)and(CMD<>0)then
    rel_tx=rel_tx+1
    cambio_man=1
    endif
  endif
  if (CMD=0)then
    if (rel_tx>0)and(CMA<>0)then
    rel_tx=rel_tx-1
    cambio_man=1
   endif
  endif
  gosub VAL_DESEADO_FDRO
  gosub CALC_UDT
  gosub ACTUALIZAR_MECANISMO
MO_MAN_END:
  mo_ant=0
  cambio_man=0
  goto MAIN
MO_AUTO:
  branchi SPA2,[MO_AUTO_PC,MO_AUTO_CM]
```

```
MO_AUTO_PC:
  If (rel_tx=8) and (CMA=0) then
   gosub INICIO_MARCHA
   GOTO MO_AUTO_END
  gosub VAL_DESEADO_MO_AUTO
  if (vel/100) < VEL_MIN then
   rel_tx=0
   gosub VAL_DESEADO_FDRO
  endif
  gosub CALC_UDT
  if rel tx=0 then
   rel_tx=8
  else
   rel_tx=9
  endif
  gosub ACTUALIZAR_MECANISMO
  goto MO_AUTO_END
MO_AUTO_CM:
  if (rel_tx=8) and (CMA=0) then
    gosub INICIO MARCHA
    GOTO MO_AUTO_END
  gosub AJUSTAR_N_ADECUADA
  gosub VAL_DESEADO_FDRO
  gosub CALC_UDT
  if rel_tx=0 then
   rel_tx=8
  else
   rel_tx=9
  endif
  gosub ACTUALIZAR MECANISMO
  goto MO_AUTO_END
MO_AUTO END:
  mo_ant=1
  goto MAIN
****************************
ACTUALIZAR_MECANISMO: 'rel_tx,signo,udt ->[]-> selector,pwm
 porta.1=rel_tx.0
 porta.2=rel_tx.1
 porta.3=rel tx.2
 porta.5=rel_tx.3
 porte.1=signo
 gosub PWM_virtual
 if cambio_man=1 then
   for i=1 to 2
     gosub PWM_virtual
   next i
 endif
 return
*******************
ADQUISICION:
 n_tac=portb
 n_vel=portd
 tac=n_tac*C_TAC
                   'formato xxxx.x
 vel=n_vel*C_VEL 'formato xx.xx
 adcin 0,SPM
 MO =portc.0
 RO =portc.1
 CMA =portc.2
 CMD =portc.3
 BRAKE=portc.4
```

```
SPA1 =portc.5
 SPA2 =portc.6
******************
AJUSTAR_N_ADECUADA: 'RO ->[]-> rel_tx
 for j=6 to 0 step -1
   if ((vel/100)>reg_vel[j]) then
     rel_tx=j
     rel_tx=rel_tx+1
     return
   endif
 next j
 rel tx=0
CALC_UDT: 'val_deseado,SPM,t_int ->[]-> signo,udt
 if val_deseado>SPM then
   signo=0
   error=val_deseado-SPM
 else
   signo=1
   error=SPM-val_deseado
 ctrl_p=error*CTE_P
 ctrl_p=ctrl_p/10
 udt_w=ctrl_p
 if udt_w>2550 then
  udt_w=2550
 endif
 udt=udt_w/10
 if error>6 then
   udt=255
 endif
 return
******************************
INICIO_MARCHA:
 if SPA1=0 then return
 rel_tx=1
 signo=1
 udt=255
 for l=1 to 3
   gosub ACTUALIZAR_MECANISMO
 next I
 return
VAL_DESEADO_FDRO: 'RO,rel_tx ->[]-> val_deseado
 lookup rel_tx,[VAL_N,VAL_1a,VAL_2a,VAL_3a,VAL_4a,VAL_5a,VAL_6a,VAL_7a],val_deseado
******************
VAL_DESEADO_MO_AUTO: 'RO,tac,SPM ->[]-> val_deseado
 if RO=0 then
   rpm_deseadas=26000 'RPM LO 'formato xxxx.x
 else
   rpm_deseadas=34000 'RPM HI 'formato xxxx.x
 endif
 if tac>rpm_deseadas then
   error_rpm=(tac-rpm_deseadas)/10
   error_rpm=C_ERROR_RPM*error_rpm
   error_rpm=error_rpm/100
   val_deseado=SPM-error_rpm.lowbyte
 else
   error_rpm=(rpm_deseadas-tac)/10
   error_rpm=C_ERROR_RPM*error_rpm
   error_rpm=error_rpm/100
   val_deseado=SPM+error_rpm.lowbyte
 endif
```

```
if val\_deseado < VAL\_7a then
   val_deseado=VAL_7a
 if(val_deseado>VAL_N)and((vel/100)<VEL_MIN)then
  val_deseado=VAL_N
 if(val_deseado>VAL_N)and((vel/100)>VEL_MIN)then
  val_deseado=VAL_1a
 endif
****************
PWM_virtual: ' udt ->[]-> pwm
for m=1 to 255
   porte.2=1
   pauseus(3*udt)
   porte.2=0
   pauseus(3*(255-udt))
 next m
 return
****************
end
```

APÉNDICE F PROGRAMAS PARA LAS GALES

GAL 1 (SELECTOR DEVELOCIDAD)

```
Title
             SELECTOR DE VELOCIDAD - ECVI
   Pattern
              pois
   Revision RAUL GOMEZ AYALA
   Company SAE-IPN-UPILIA
Date 04-JUNID-2005
   CHIP selector PLU22v10
   ¡Definición de terminales
   Entradas
           PIN 11 X0
           PIN 10 X1
           SX 6 VIA
           PIN 8 X3
   ;Salidas
           PIN 16 A
           PIN 17 B
           PIN 21 C
           PIN 22 D
           PIN 23 F
           PIN 15 F
           PIN 14 G
   T_TAB
          / (X3 X2 X1 X0X) /A /B /C /D /E /F /G );display ANDDO COMUN
           (X3 X2 X1 X8>> A B C D E F G Sidisplay CATEDO
   COMUN
              0 0 0 0 : 1
                                                  0
                                              1
                                                    ,13
              0
                0 0 1 : 0
                               1
                                      0
                                                     . 1
              Û
                0 1 0 : 1
                                   0 1
                                              0
                                          1
                                                  1
                                                    12
              0
                                   1
                                              0 1 ;3
              0
                                          0
                                                     14
              0
                1 0 1 : 1 0 1
                                          0
                                                  1 ;5
                1 1 0 : 1
                               0
                                  1
                                             1
                                                    i6
              0
                   1
                           1
                               1
                                  1
                                              Ü
                                                    17
                0 0 0 0 0
              1
                              0
                                         0
                                  0
                                      n
                                              C.
                                                 1
              1
                0 0 1 : 1
                                   1
                                      Û
                                          1
                                              1
                                                  1
   SIMULATIUN
     VECTOR ENT: [X3 X2 X1 X0]
     TRACE_ON A jvisualiza en hexadecimal en el diagriama de tiempos
      SETF /X3 /X2 /X1 /X0 ; 00
      SETF /X3 /X2 /X1 X0 ;
                             01
      SETF /X3 /X2 X1 /X0 ; 02
      SETF /X3 /X2 X1 X0 ;
                             03
      SETF /X3 X2 /X1 /X0 |
      SETF /X3 X2 /X1 X0 ;
                             05
      SETF /X3 X2 X1 /X0 ;
      SET/ /X3 X2 X1 X0;
                             07
      SETF X3 /X2 /XL /X0 ; 08
      SETF X3 /X2 /X1 X0 | 09
TRACE DEF
```

APÉNDICE G COMPARATIVO ENTRE EL USO DE LA POLEA CONDUCIDA 770 Y 790 DE COMET

Los diámetros de paso de las poleas conducidas disponibles son:

COMET 770:
$$\rightarrow$$
 $D_{min} = 4.4766 \text{ pulg} = 113.70 \text{mm}$
 \rightarrow $D_{max} = 9.6625 \text{ pulg} = 245.42 \text{mm}$

COMET 790:
$$\rightarrow$$
 $D_{min} = 3.0859 \text{ pulg} = 78.38 \text{mm}$
 \rightarrow $D_{max} = 8.2725 \text{ pulg} = 210.12 \text{mm}$

Si
$$N = \frac{245.42}{71.44} = 3.44 \rightarrow \frac{3.44:1}{198.44} = 0.57 \rightarrow \frac{3.44:1}{111.75}$$
 $\eta_1 = 3800 \text{ rpm} \quad \eta_2 = 1105 \text{ rpm}$

$$\eta_1 = 3800 \text{ rpm} \quad \eta_2 = 6667 \text{ rpm}$$

Si
$$N = \frac{113.70}{198.44} = 0.57$$
 \Rightarrow 1:1.75 $\eta_1 = 3800 \text{ rpm}$ $\eta_2 = 6667 \text{ rpm}$

Si
$$N = \frac{210.12}{71.44} = 2.94 \rightarrow \boxed{2.94:1}$$
 $\eta_1 = 3800 \text{ rpm}$ $\eta_2 = 1293 \text{ rpm}$
Si $N = \frac{78.38}{198.44} = 0.39 \rightarrow \boxed{1:2.56}$ $\eta_1 = 3800 \text{ rpm}$ $\eta_2 = 9744 \text{ rpm}$

Si
$$N = \frac{78.38}{198.44} = 0.39 \rightarrow 1:2.56$$
 $\eta_1 = 3800 \text{ rpm} \quad \eta_2 = 9744 \text{ rpm}$

Del overall observamos que el sistema puede tener mayor eficiencia si se opera con una polea conducida COMET 790.

NOTA:

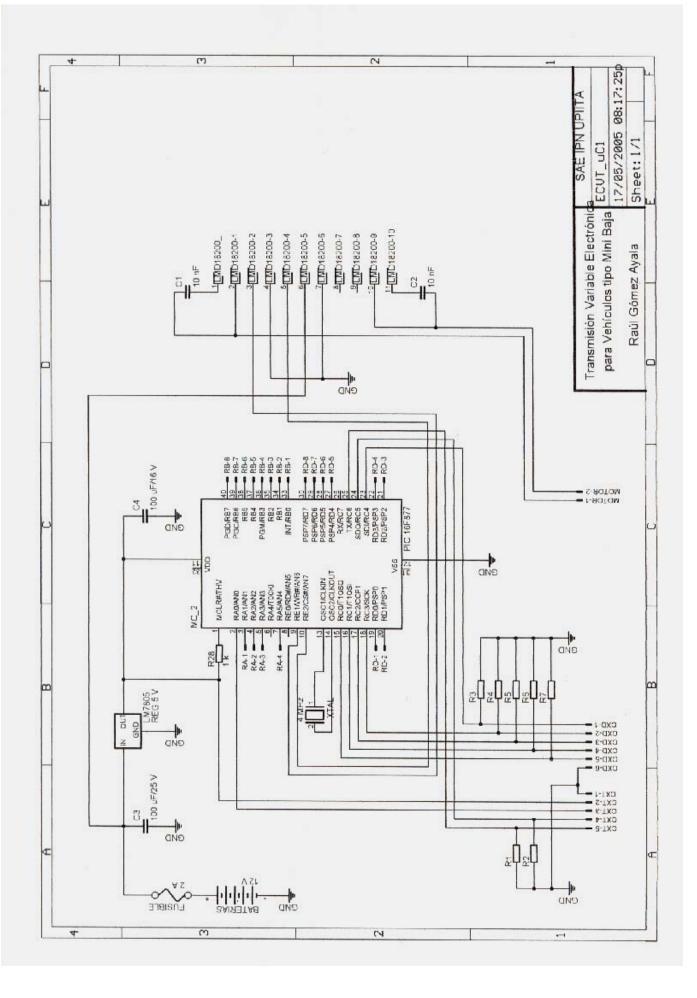
Al cambiar el diámetro de una de las poleas cambian también algunos datos como la distancia entre centros y los diámetros de operación, cambiando consecuentemente la separación entre platos para cada relación de transmisión.

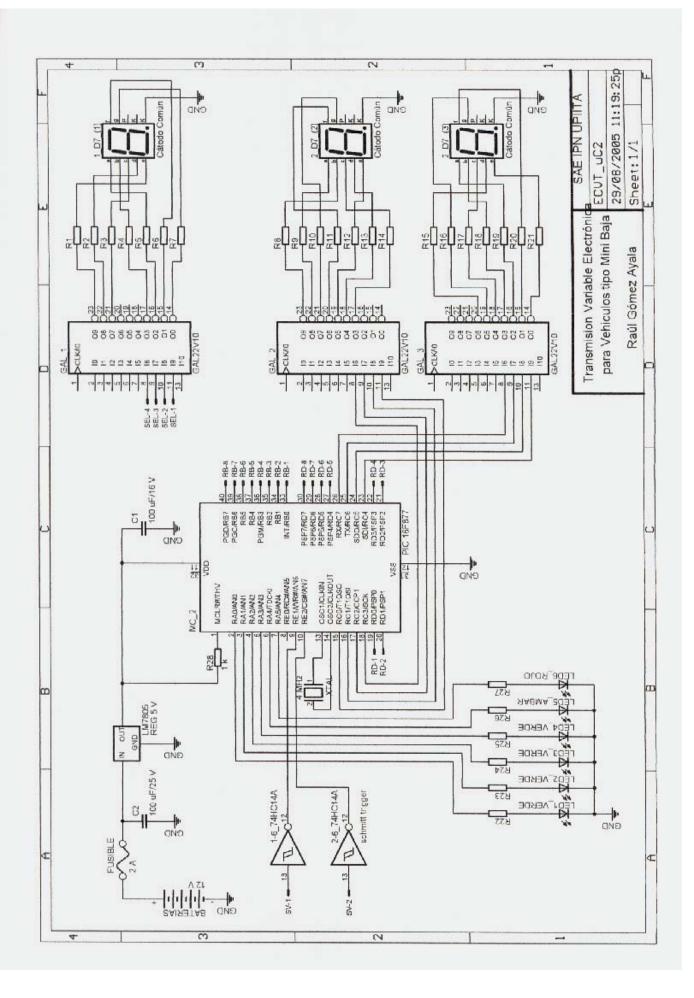
Una desventaja es que también cambia el valor de la reducción fija de velocidad. Obsérvese la siguiente tabla comparativa:

RELACIÓN TOTAL REQUERIDA [X:1]	COMET 770	COMET 790
D_rueda=54cm	10.44	15.25
D_rueda=62cm	11.98	17.51

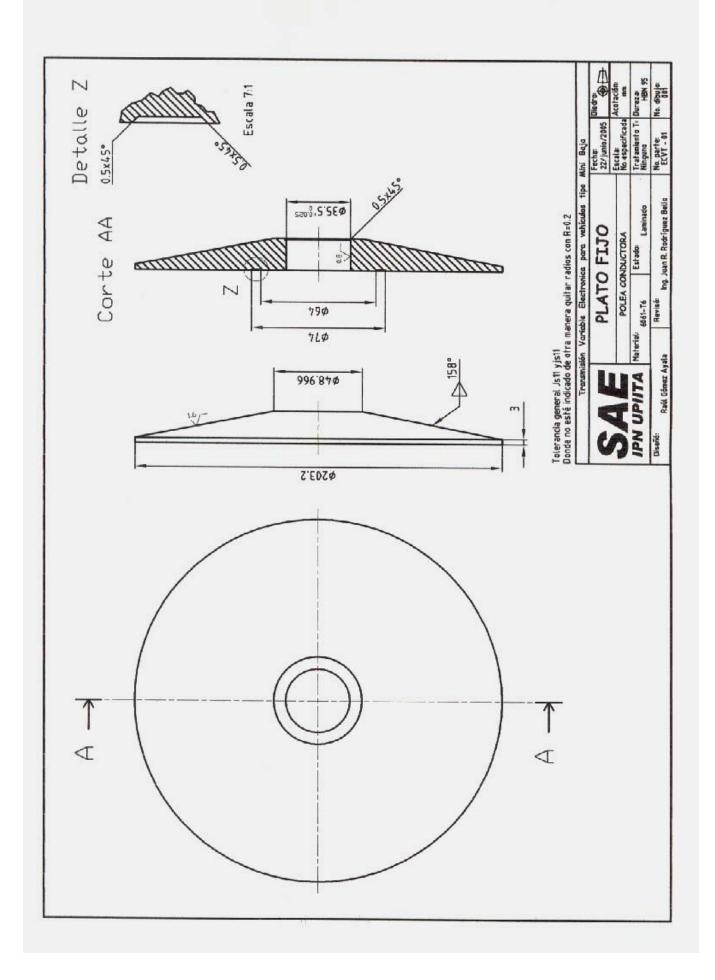
Las relaciones de transmisión grandes pueden traducirse en un aumento excesivo de peso, por lo que se ponen en compromiso el desempeño del auto por la transmisión y el buen desempeño del auto por el simple hecho de tener un auto ligero.

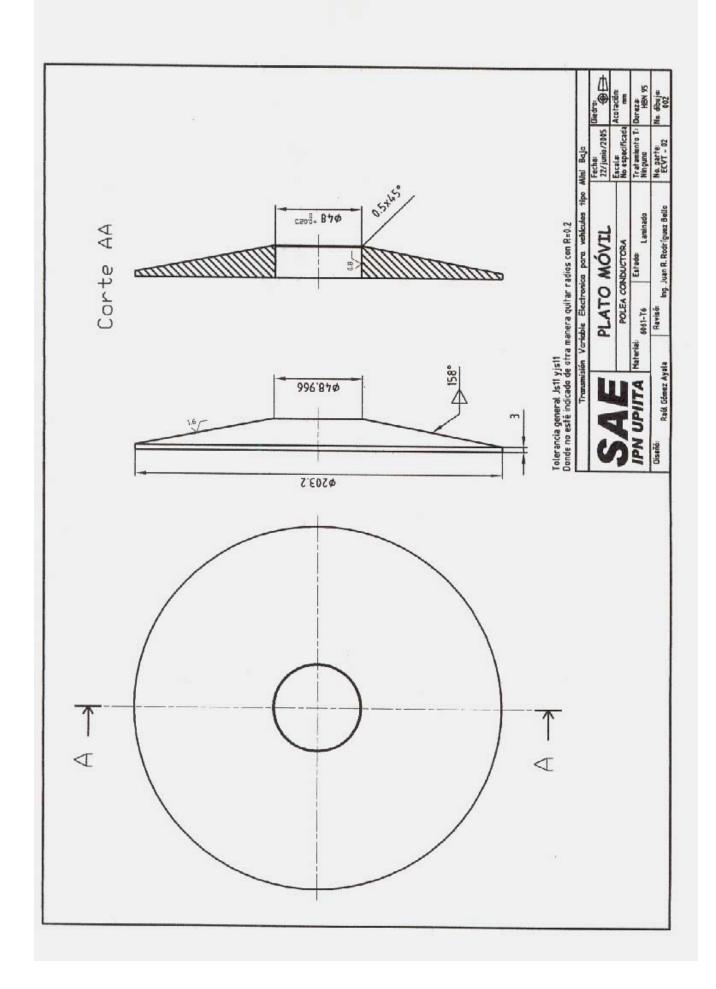
APÉNDICE H PLANOS ELECTRÓNICOS

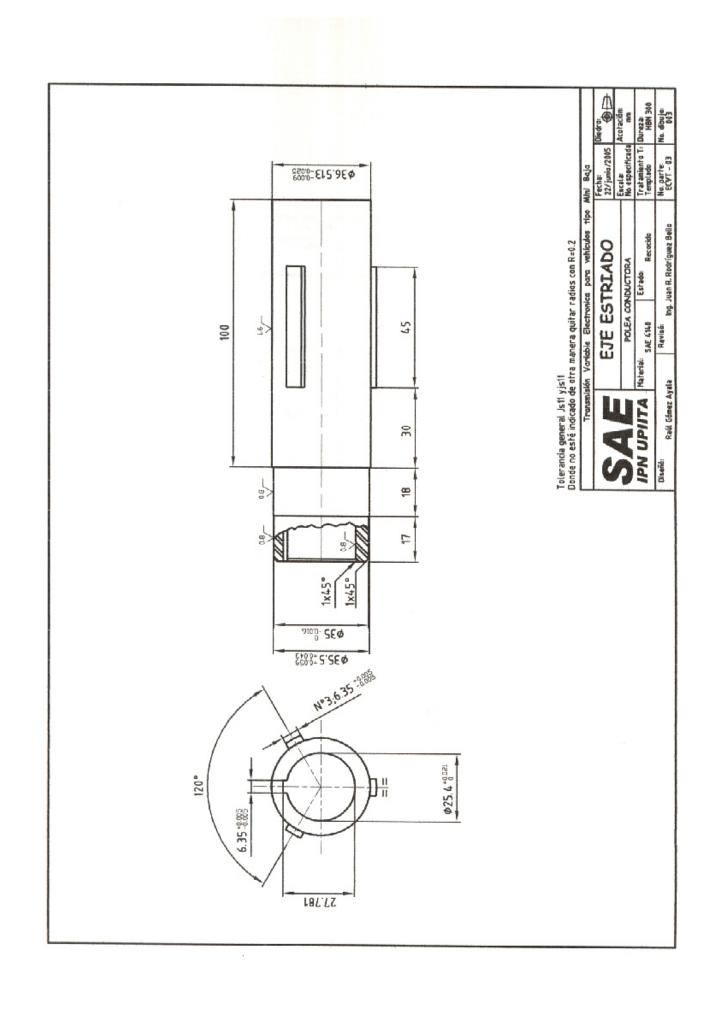


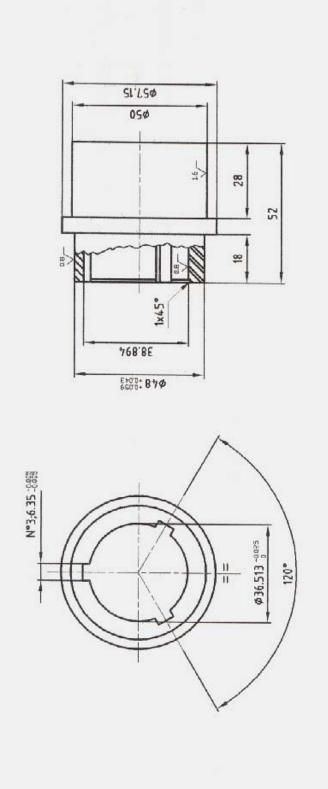


APÉNDICE I PLANOS MECÁNICOS



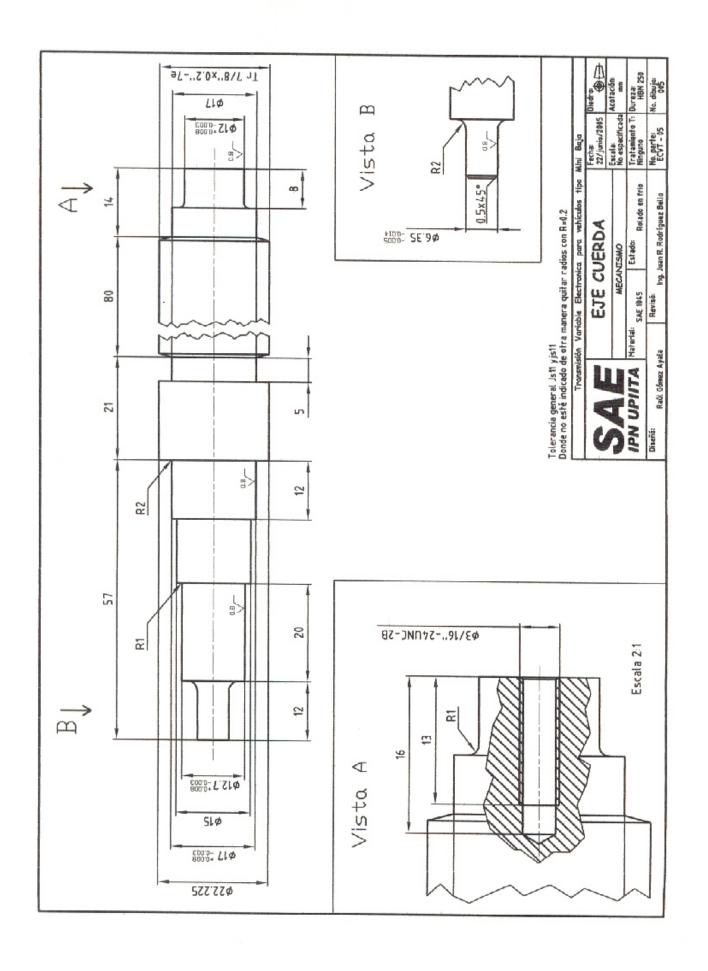


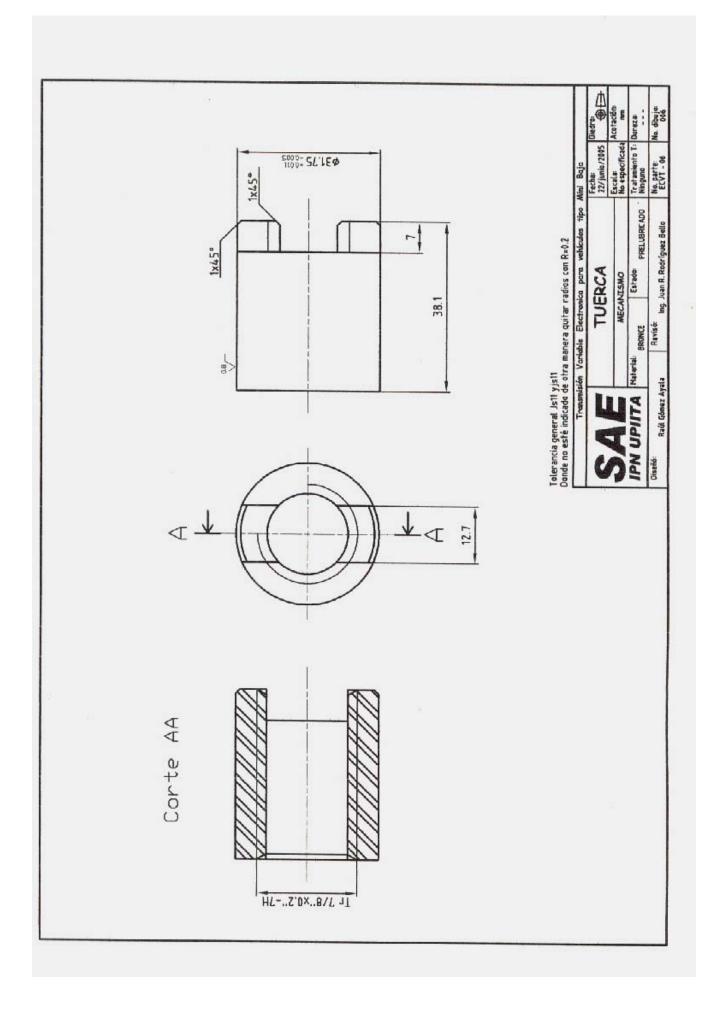


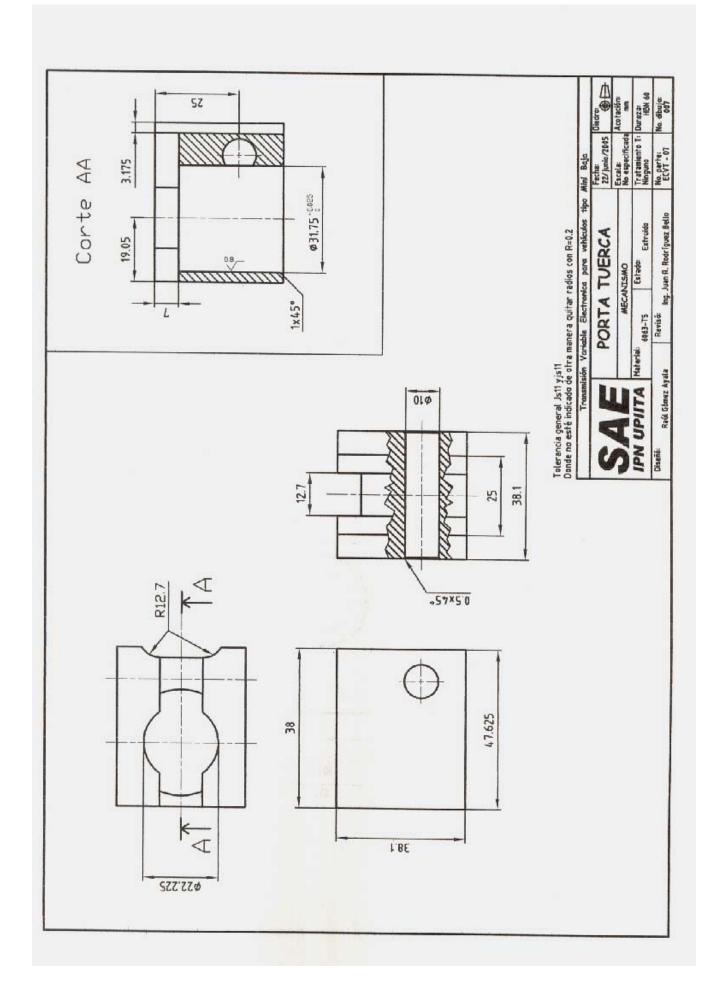


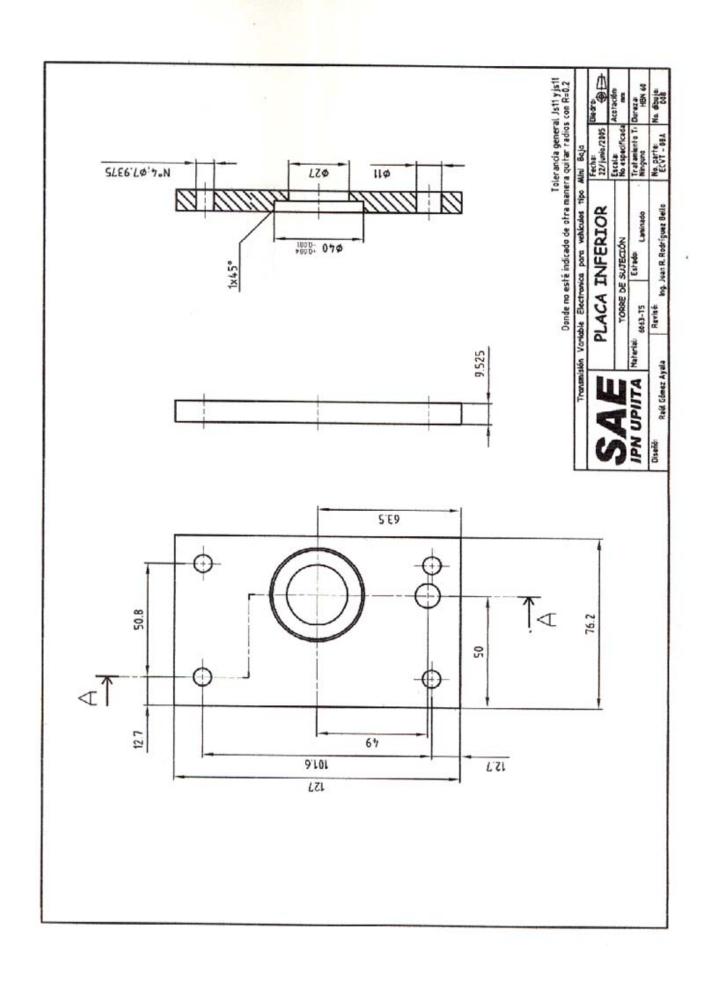
Toterancia general Js11 y js11
Donde no esté indicado de otra manera quitar radios con R=0.2
Transmisión Varioble Electrovica para vehículos tipo Mini Bajo

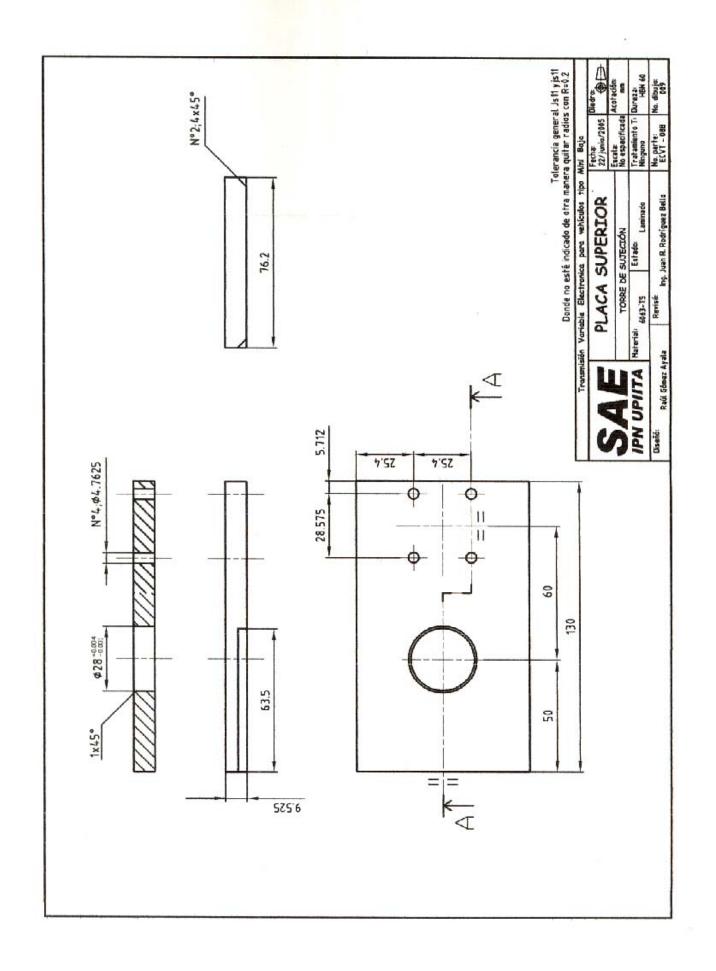
DAA	CORR	CORREDERA	Z2/junio/2985	Diadro.
いない	POLEA CO	POLEA CONDUCTORA	No especificada	Acotacións
IPN UPIITA	Naturial: SAE CILO	Estado: Recocido	Tratamiento T. [Dureza: HBN 300
Diseñő: Raúl Gónez Ayala	Revisõr	Ing. Juan R. Rodríguez Bella	No. parte:	No. dibujo: 684

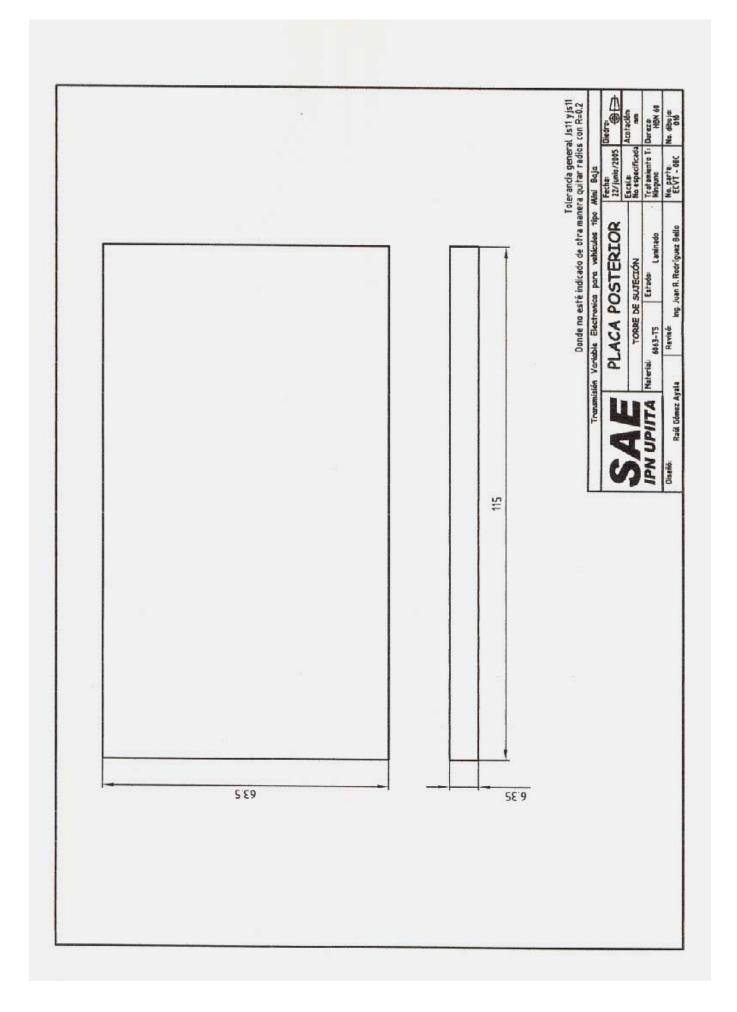


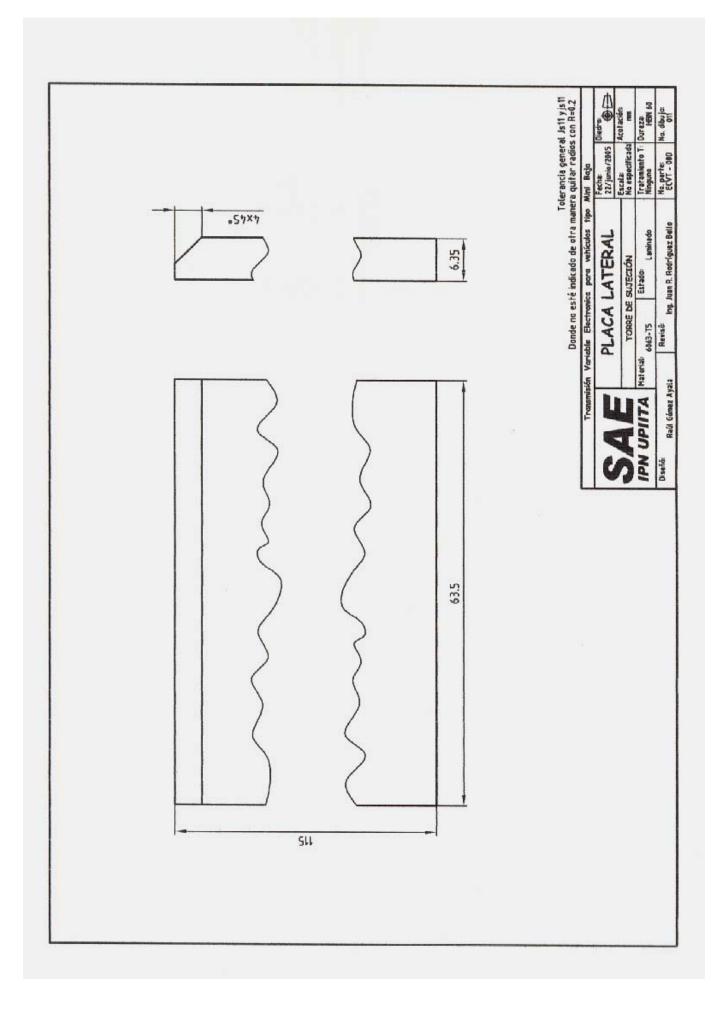


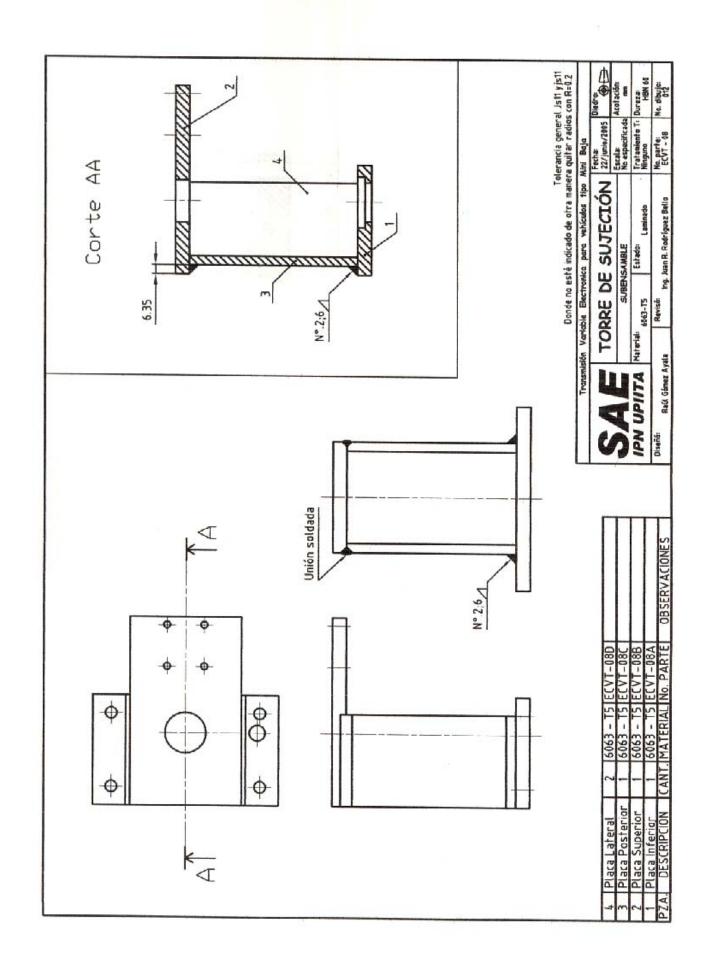


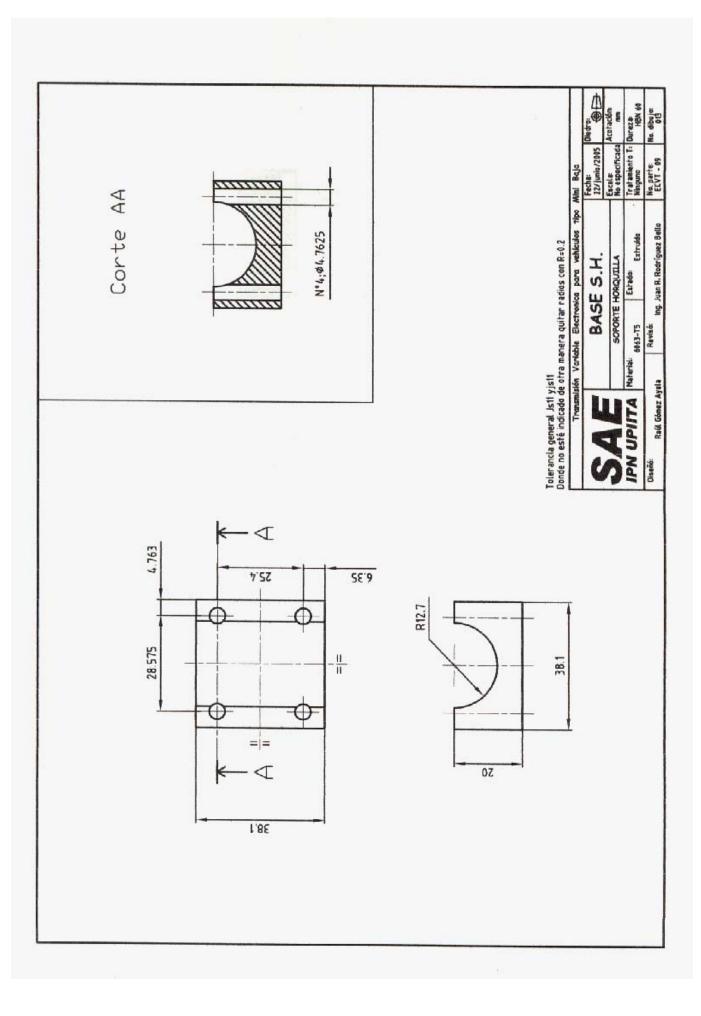


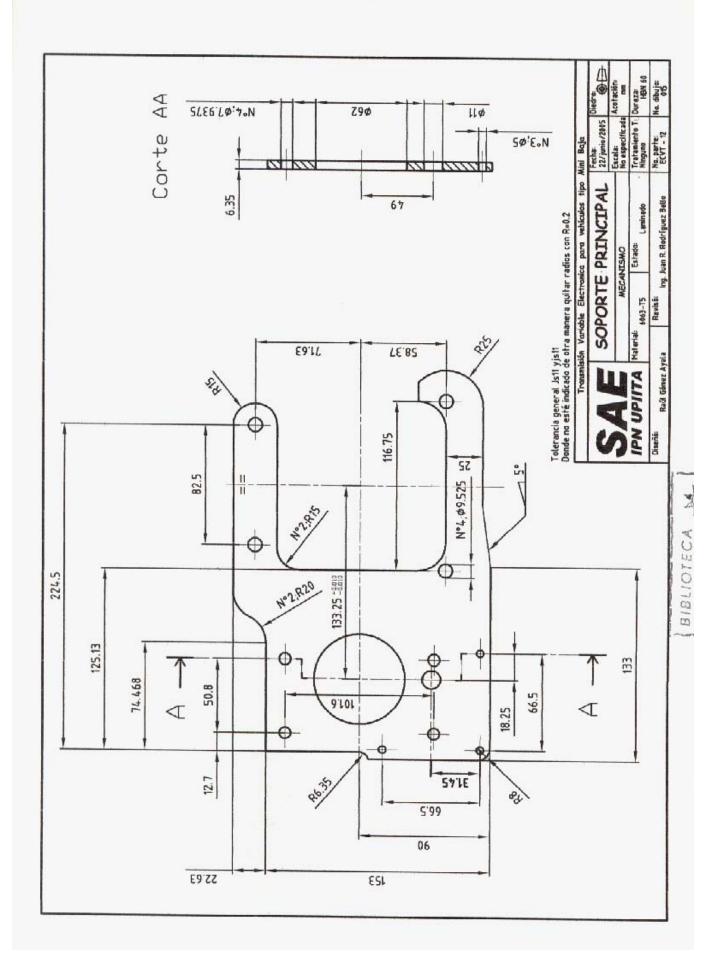












REFERENCIAS BIBLIOGRÁFICAS Y ELECTRÓNICAS

(Alonso,1999)	J. M. Alonso "Electromecánica de vehículos. Sistemas de transmisión y frenado" 3ª/ed., Ed. Paraninfo, Madrid, 1999, p.p. 55 a 60
(Beer,1997)	Ferdinand P. Beer, E. Russell Johnston Jr. "Mecánica vectorial para ingenieros, Estática", Ed. Mc Graw-Hill, México, 1997, p.p. 429 a 430
(Faires, 1995)	Virgil M. Faires "Diseño de elementos de máquinas" Ed. Limusa, México, 1995, p.p. 575 a 581, 595 a 596
(Font,2001)	José Font Mezquita, Juan F. Dols Ruíz, "Tratado sobre automóviles" Tomo 1, Ed. Alfaomega, México, 2001, p.p. 6.1 a 6.10
(Liljedahl, 1984)	Joan B. Liljedahl, Walter M. Carleton, Paul K. Turnquist, David W. Smith "Tractores, diseño y funcionamiento", Ed. Limusa, México, 1984, p.p. 261 a 267
(Marks, 1995)	Eugene A. Avallone, Theodore Baumeister III "Marks, Manual del ingeniero mecánico" 9º/ed., Tomo 1, Ed. Mc Graw-Hill, México, 1995, p.p. 3-31 a 3-32.
(Mott,1995)	Robert L. Mott "Diseño de elementos de máquinas" 2ª/ed., Ed. Prentice Hall, México, 1995, p.p. 530 a 538
(Mott, 1996)	Robert L. Mott "Mecánica de fluidos aplicada" 4º/ed., Prentice may, México, 1996
(Norton,1984)	Joan B. Liljedahl, Walter M. Carleton, Paul K. Turnquist, David W. Smith "Tractores, diseño y funcionamiento", México, 1984, Ed. Limusa, p.p. 261 a 267
(Ogata, 1998)	Katsuhiko Ogata, "Ingenieria de Control Moderna" Prentice Hall, México, 1998
(Spotts, 1999)	M. F. Spotts, T. E. Shoup "Elementos de máquinas" 7ª/ed., Ed. Prentice Hall, México, 1999, p.p. 326 a 334
	Briggs & Stratton, "Internacional Engines", Milwaukee, 2003
	Briggs & Stratton, "Repair Manual for Intek Single Cylinder OHV Engines", Milwaukee, 2003
	FAG, Catálogo 41500/2 SE, FAG Interamericana, Miami, 1979
	"GAL22V10 Datasheet", Lattice
	"LMD18200 Datasheet", National Semiconductors
	"PIC 16F87XA Datasheet", MicroChip
	http://www.cvt.com.sapo.pt/performances/formula.htm
	http://www.rpmoutlet.com/formula.htm