# Amplificadores clase D de potencia sintonizados

Departamento de Electrotecnia Facultad de Ingeniería Universidad Nacional de La Plata

#### Bibliografía:

Estado Sólido en Ingeniería de Radiocomunicaciones, Krauss, Bostiann y Raab. RF Power Amplifiers, Marian Kazimierczuk, Wiley, 2015.

# Causa de las pérdidas en un clase C: Vp e lp no nulas simultáneamente (la misma causa de pérdida de potencia en A, B y AB)

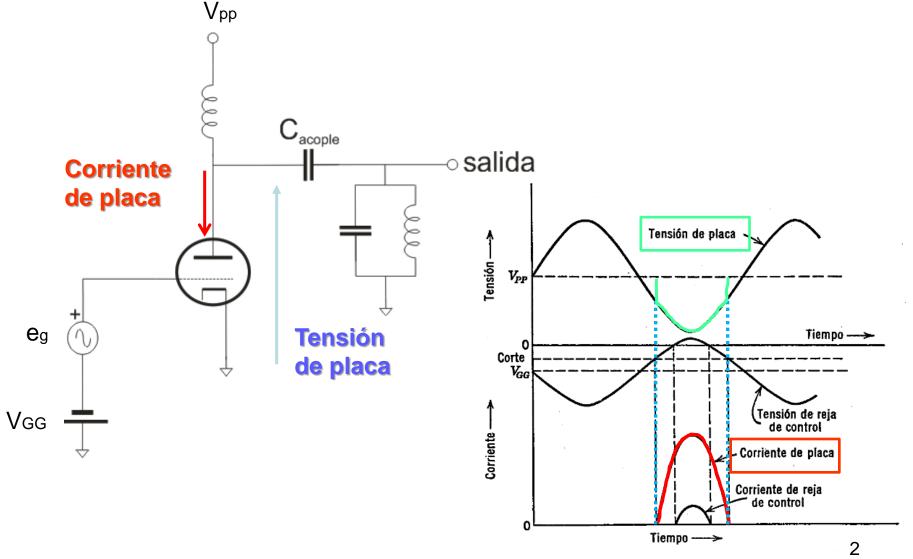
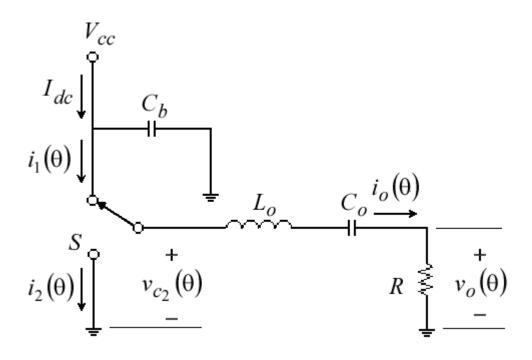
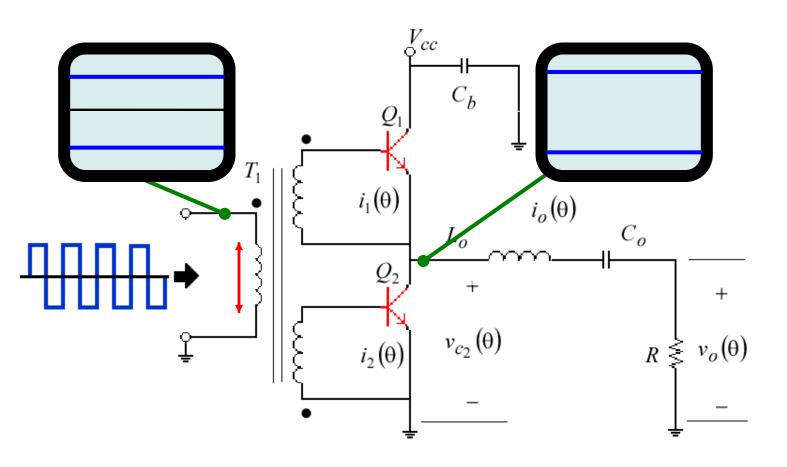


Fig. 12.3. Relación de tensión y corriente en un amplificador clase C.

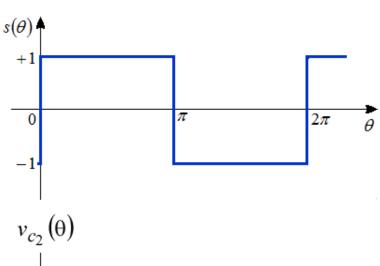
#### Esquema de un amplificador de potencia clase D sintonizado

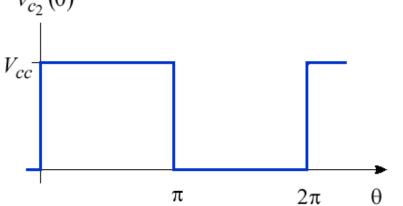


#### Configuración voltaje complementario o conmutador de tensión



# Amplificador clase D Forma de onda del voltaje de colector





Definimos a  $S(\theta)$  como una función de onda cuadrada de amplitud  $\pm 1$  . La Serie de Fourier de  $S(\theta)$  es:

$$S(\theta) = \frac{4}{\pi} \left( sen\theta + \frac{1}{3} sen3\theta + \frac{1}{5} sen5\theta + \cdots \right)$$

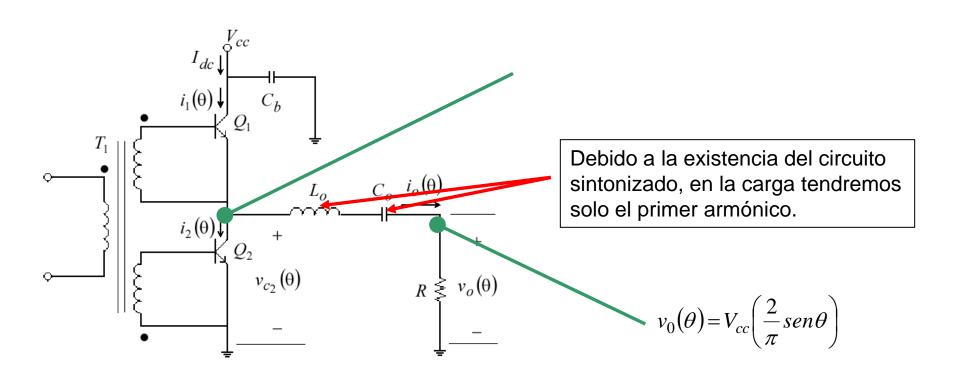
Teniendo en cuenta a  $S(\theta)$  podemos expresar a la tensión de colector como:

$$v_{c2}(\theta) = V_{cc}\left(\frac{1}{2} + \frac{1}{2} \cdot S(\theta)\right)$$

Que desarrollando nos queda:

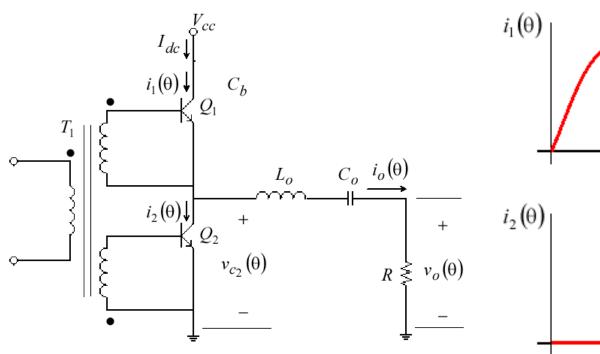
$$v_{c2}(\theta) = V_{cc}\left(\frac{1}{2} + \frac{2}{\pi}sen\theta + \frac{2}{3\pi}sen3\theta + \frac{2}{5\pi}sen5\theta + \cdots\right)$$

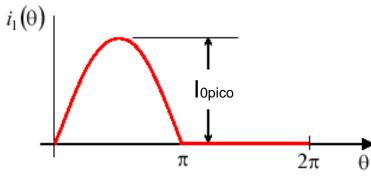
# Amplificador clase D Forma de onda del voltaje de colector

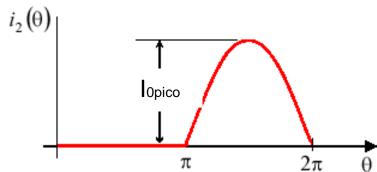


$$v_{c2}(\theta) = V_{cc}\left(\frac{1}{2} + \frac{2}{\pi}sen\theta + \frac{2}{3\pi}sen3\theta + \frac{2}{5\pi}sen5\theta + \cdots\right)$$

# Amplificador clase D Formas de onda de las corrientes de colector

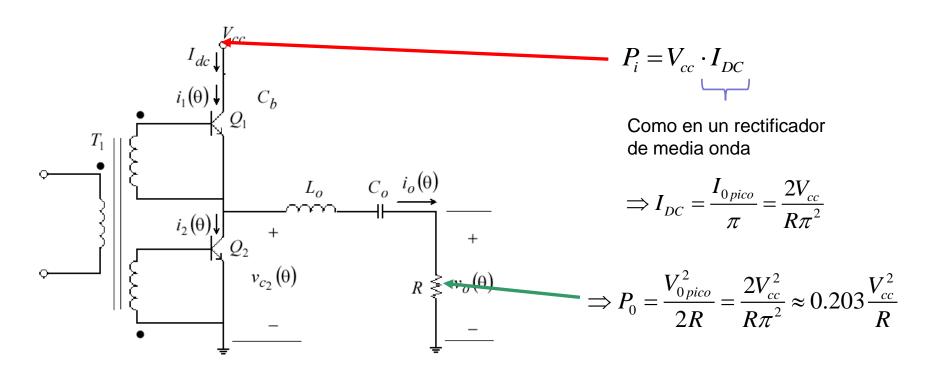






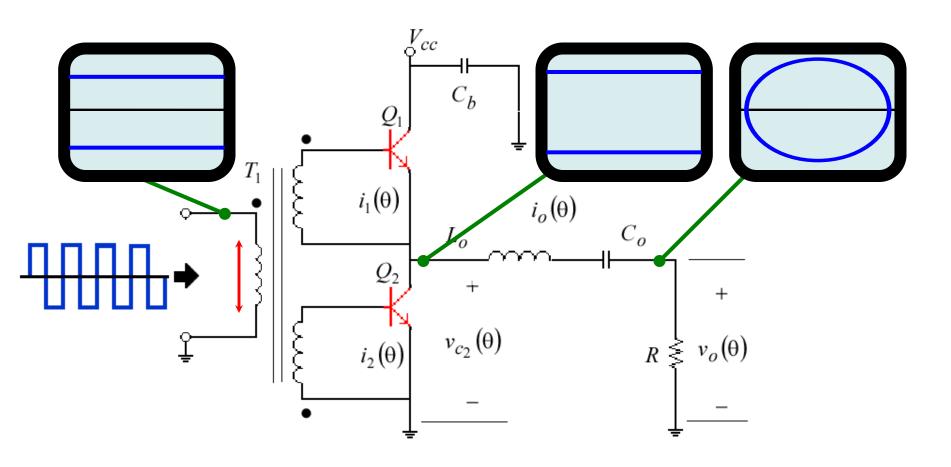
$$i_0(\theta) = \frac{v_0(\theta)}{R} = \frac{\frac{2V_{cc}}{\pi} sen\theta}{R} = \frac{V_{0pico} sen\theta}{R} = I_{0pico} sen(\theta)$$

# Amplificador clase D Ecuaciones de diseño y rendimiento teórico

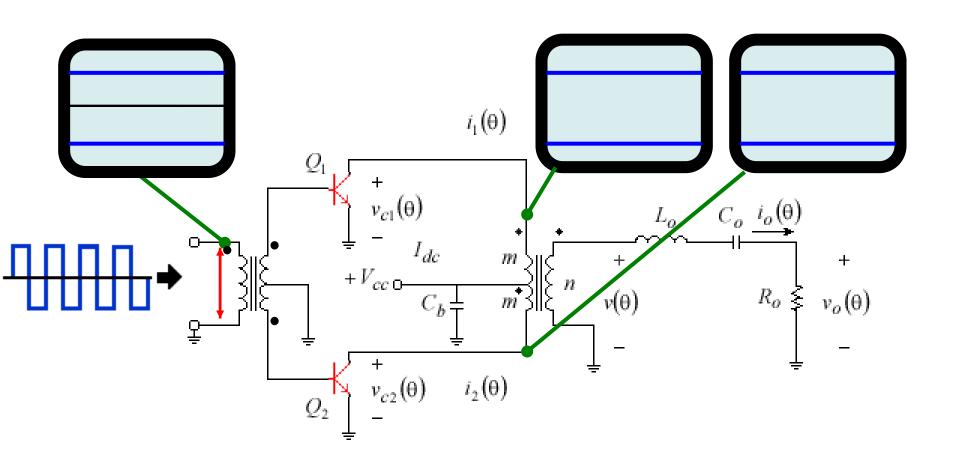


$$\eta[\%] = \frac{P_0}{P_i} \cdot 100 = \left(\frac{\frac{2}{\pi^2} \frac{V_{cc}^2}{R}}{\frac{2}{\pi^2} \frac{V_{cc}^2}{R}}\right) \cdot 100 = 100\%$$

#### Configuración voltaje complementario o conmutador de tensión



# Amplificador clase D Configuración acoplada por transformador

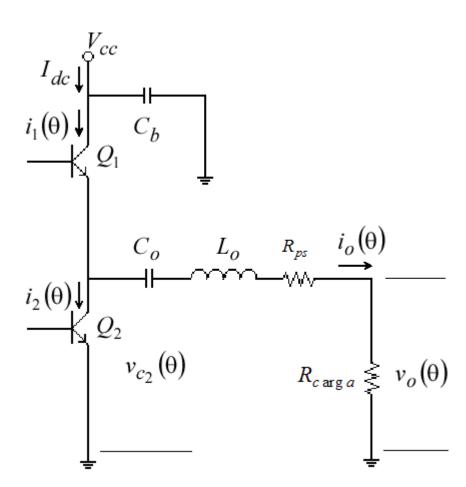


#### Apartamiento de las condiciones ideales

#### Fuentes de pérdidas:

- Por conducción en los transistores
- Por Qd finito de L
- Por conmutación en los transistores

$$P_{CARGA} = \eta_{Total} P_{CC} = \eta_1.\eta_2.\eta_3.P_{CC}$$

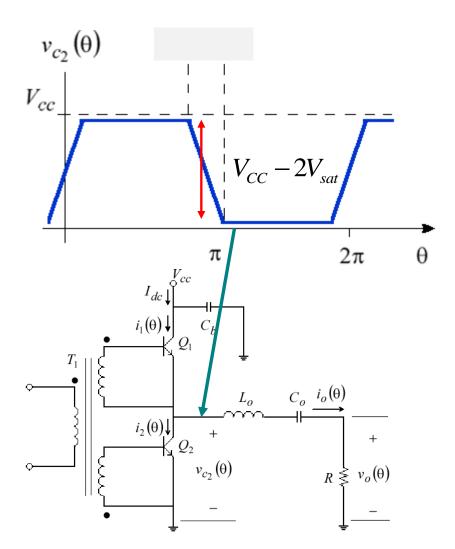


# Amplificador clase D Apartamiento de las condiciones ideales

Degradación del rendimiento por la tensión de saturación de los transistores:

$$V_{cc\_efectiva} = V_{cc} - 2V_{sat} = V_{cc} \left( 1 - \frac{2V_{sat}}{V_{cc}} \right)$$

$$\eta_1 = rac{V_{cc\_efectiva}}{V_{cc}}$$



#### Apartamiento de las condiciones ideales

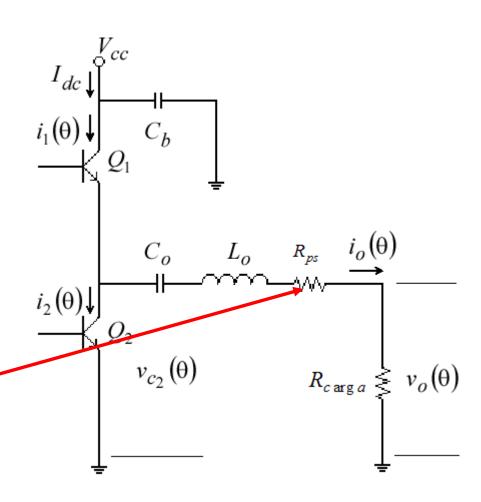
### Degradación del rendimiento por las pérdidas en L

$$Q_D = \frac{2\pi \cdot f \cdot L_0}{R_{ps}}$$

$$Q_C = \frac{2\pi \cdot f \cdot L_0}{R_{ps} + R_{c \arg a}}$$

$$\eta = \left(1 - \frac{Q_C}{Q_D}\right) = \frac{R_{c \arg a}}{R_{c \arg a} + R_{ps}}$$

$$\eta_2 = \frac{R_{c \arg a}}{R_{c \arg a} + R_{ps}}$$

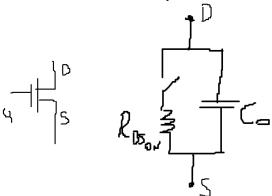


#### Apartamiento de las condiciones ideales

Degradación del rendimiento por velocidad finita de conmutación

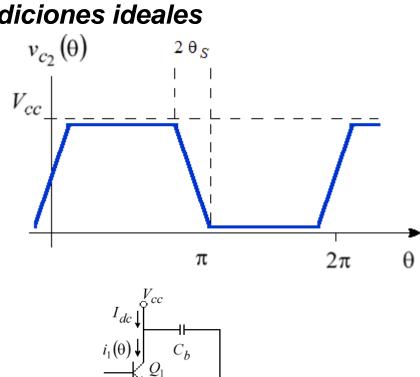
¿Por qué un interruptor disipa potencia durante la conmutación?

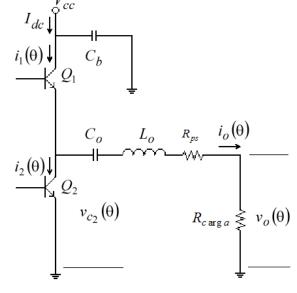
¿Por qué la tensión entre bornes no puede variar en tiempo cero?



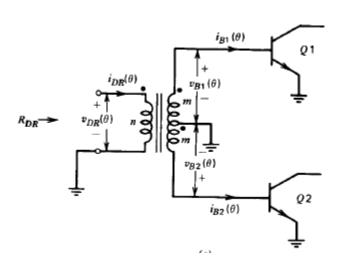
Para tiempos de transición cortos puede aproximarse (Raab, 1981)

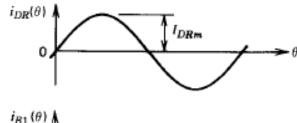
$$\eta_3 = \frac{\sin(\theta_s)}{\theta_s}$$

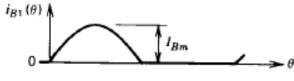


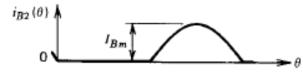


#### Potencia de excitación

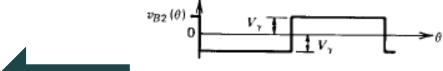


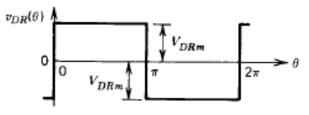


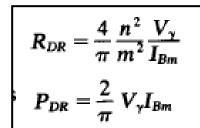














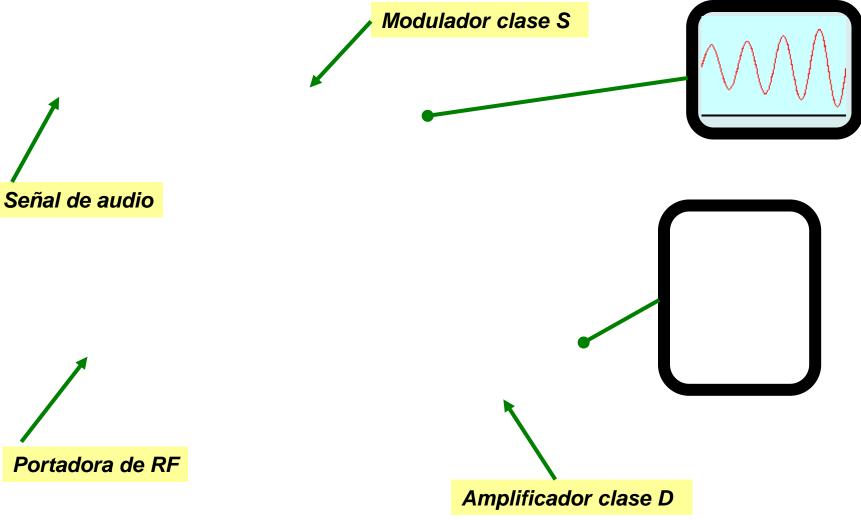
#### Dimensionamiento de componentes:

- Tensión pico y RMS sobre los transistores
- Idem diodos en antiparalelo
- Corrientes RMS y pico sobre los transistores
- Corriente RMS sobre L y C
- Corriente media sobre el choke
- Corriente RMS sobre el capacitor de desacople de fuente

Fac. Ingeniería UNLP

#### Amplificadores de Alto Rendimiento en RF

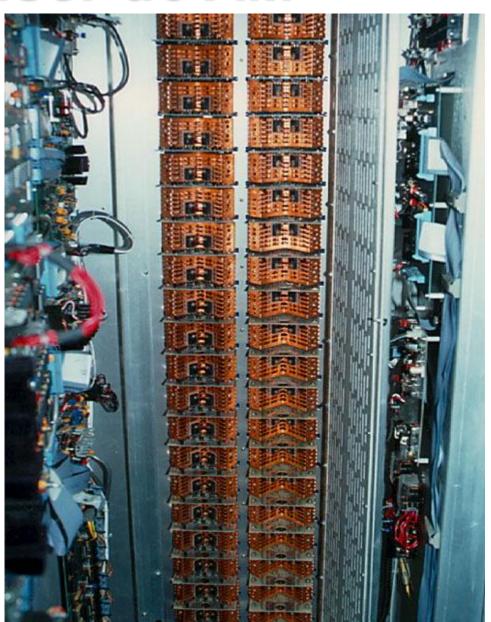
### Transmisor de AM

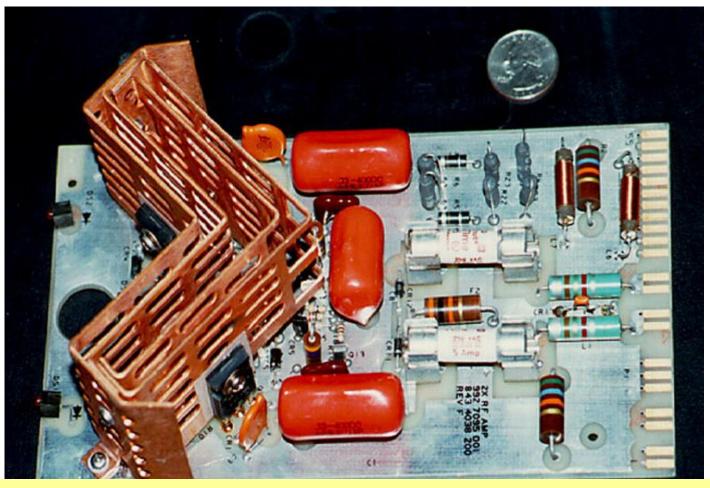


El tablero integrador controla estas pilas de módulos de salida, un total de 64 módulos por set.

Este transmisor contiene dos de estos sets entregando la señal de salida de RF en vez de un enorme tubo o un par de tubos en clase C.

Estos operan en clase D, lo que significa que cambian de ON a OFF produciendo una perfecta onda cuadrada, y la potencia de salida es entregada por muchos módulos, cada uno aportando una pequeña parte de la señal total.

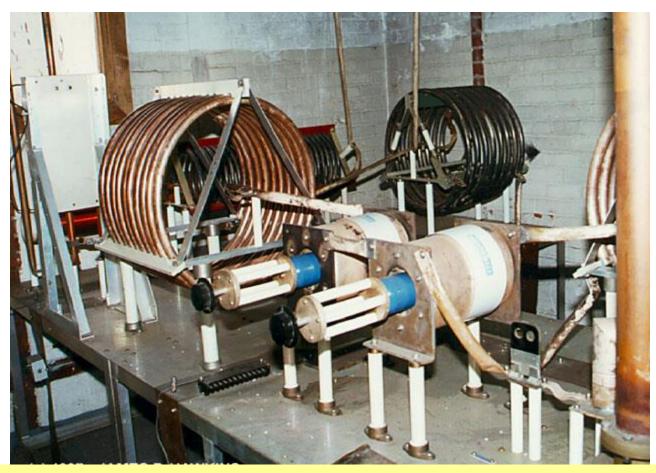




Este es uno de los módulos de salida, utiliza 8 transistores y es capaz de entregar aproximadamente 1.5 kW, tanto a la entrada como a la salida tenemos una onda cuadrada cuya frecuencia fundamental es la del transmisor de radio. En el caso de WABC, es 770kHz.







Vista de inductores y capacitores dentro de la cabina de ajustes ubicada en la base de la antena. Los dos capacitores de ajuste son al vacío, el inductor oscuro ubicado en la parte trasera forma parte de los filtros de armónicos y dado el fuerte campo magnético en la espiral, la señal de modulación presente podría ser oída, haciendo que la espiral actuara como un parlante.

Fac. Ingeniería UNLP

Amplificadores\_de\_Alto Rendimiento en RF



El enorme aislante soportando el peso total de la torre 648 ft, junto con el viento que la mueve. Notar ''Johnny Balls'' que provee un espacio pequeño lo sufientemente largo para prevenir un arco del normal de 15000 volt de radio de señal, pero sufientemente cerrado para dirigir al tierra relámpagos, protegiendo el equipo de transmisión.

# Transmisor de AM



La vista mas amplia muestra la base de la torre, la alimentación llega desde la cabina de ajustes a través de la ventana aislante. La impedancia de la antena es de 121 OHMS

# Filtros de armónicos



http://www.telewave.com/index.html



### Filtros de armónicos

