Amplificadores clase E de potencia sintonizados

Departamento de Electrotecnia Facultad de Ingeniería Universidad Nacional de La Plata

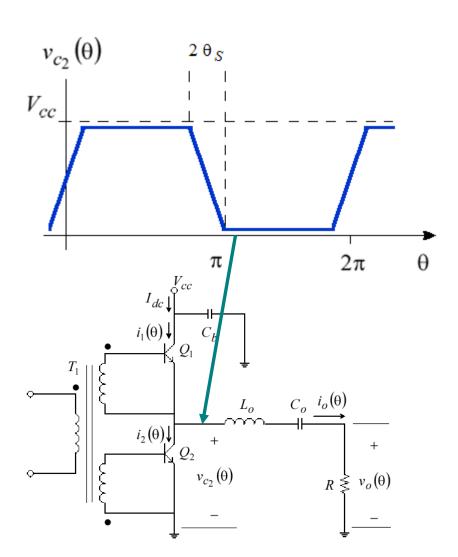
Amplificador clase D: velocidad de conmutación

Habíamos visto que durante la transición se disipaba potencia debido a (i x V) =! 0

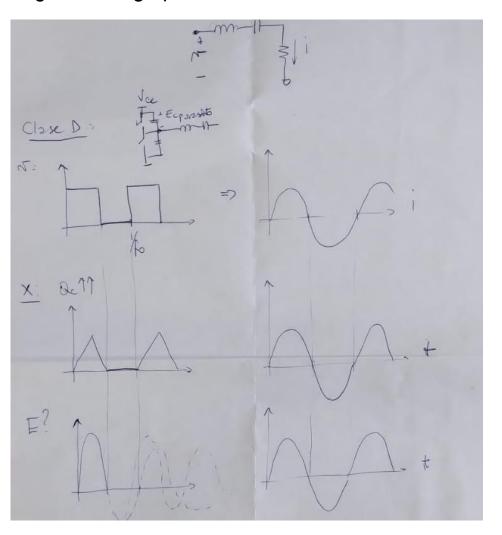
Influencia de la velocidad de conmutación de los transistores (producto i x V durante la conmutación):

$$\eta_3 = \frac{sen \ \theta_S}{\theta_S}$$

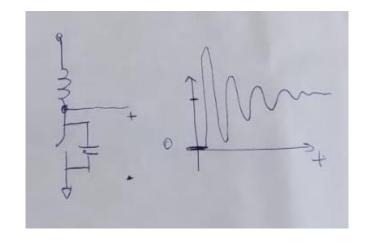
Hay una energía que se disipa en cada ciclo de la señal y es debida a la almacenada en las capacidades de salida de los transistores (Co)

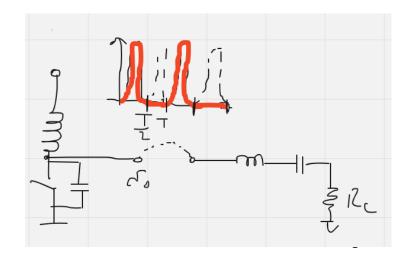


¿Cómo hago para conmutar con tensión cero en la llave (para anular i x V...)



Idea:





Fac. Ingeniería UNLP

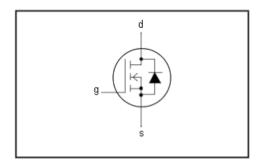
PowerMOS transistors Avalanche energy rated

IRFP460

FEATURES

- · Repetitive Avalanche Rated
- Fast switching
- · Stable off-state characteristics
- High thermal cycling performance
- · Low thermal resistance

SYMBOL



QUICK REFERENCE DATA

$$V_{DSS} = 500 \text{ V}$$
 $I_D = 20 \text{ A}$
 $R_{DS(ON)} \le 0.27 \Omega$

GENERAL DESCRIPTION

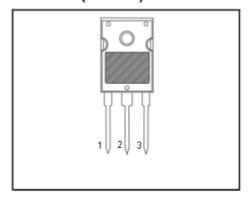
N-channel, enhancement mode field-effect power transistor, intended for use in off-line switched mode power supplies, T.V. and computer monitor power supplies, d.c. to d.c. converters, motor control circuits and general purpose switching applications.

The IRFP460 is supplied in the SOT429 (TO247) conventional leaded package.

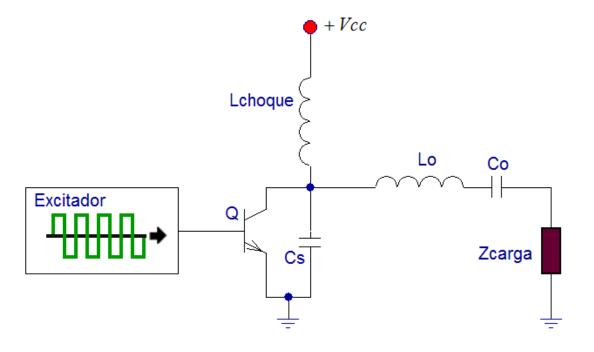
PINNING

DESCRIPTION		
gate		
drain		
source		
drain		

SOT429 (TO247)

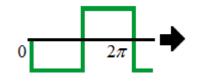


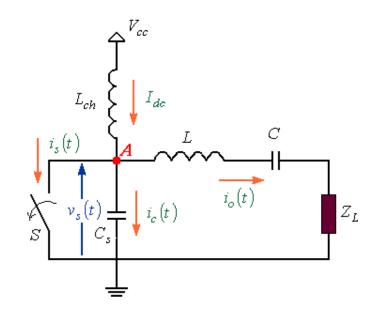
		pona paa				
C:	Input capacitance	$V_{GS} = 0 \text{ V}; V_{DS} = 25 \text{ V}; f = 1 \text{ MHz}$		3000	_	рF
Coss	Output capacitance	1 65 5 1 7 1 15 25 1 7 1 1 1 1 1 1 1	-	480	-	рF
Crss	Feedback capacitance		- "	270	-	рF



Circuito equivalente de un amplificador de potencia clase E

Ciclo de trabajo = 50%





Llave abierta:

$$i_c(t) = I_{dc} - i_o(t)$$

$$0 \le w_s t \le \pi$$

Llave cerrada:

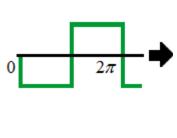
$$i_c(t) = I_{dc} - i_o(t)$$
 $0 \le w_s t \le \pi$
 $i_s(t) = I_{dc} - i_o(t)$ $\pi \le w_s t \le 2\pi$

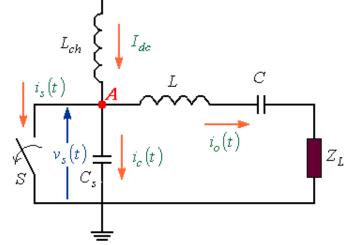
$$\pi \le w_s t \le 2\pi$$

Análisis del nodo A

$$i_c(t) = I_{dc} - i_o(t) \longrightarrow 0 \le w_s t \le \pi$$
 Llave abierta

$$i_s(t) = I_{dc} - i_o(t)$$
 $\longrightarrow \pi \le w_s t \le 2\pi$ Llave cerrada





Proponemos que:

$$i_o(t) = \alpha \cdot I_{dc} sen(w_s t + \phi)$$

Entonces

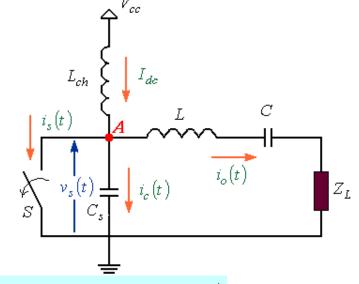
$$i_c(t) = I_{dc}(1 - \alpha \cdot sen(w_s t + \phi))$$
 $0 \le w_s t \le \pi$

$$i_s(t) = I_{dc}(1 - \alpha \cdot sen(w_s t + \phi))$$
 $\pi \le w_s t \le 2\pi$

Cálculo de la tensión en la llave

 $0 \le w_s t \le \pi$ Llave abierta

$$i_c(t) = C_s \frac{dv_s}{dt}$$
 $\Rightarrow v_s(t) = \frac{1}{C_s} \int_0^t i_c(\tau) d\tau$



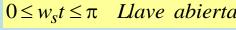
$$v_{s}(t) = \frac{I_{dc}}{C_{s}} \int_{0}^{t} (1 - \alpha \cdot sen(\omega_{s}\tau + \phi)) d\tau$$

$$v_{s}(t) = \frac{I_{dc}}{C_{s}} \int_{0}^{t} \left(1 - \alpha \cdot sen(\omega_{s}\tau + \phi)\right) d\tau \qquad \Rightarrow v_{s}(t) = \frac{I_{dc}}{C_{s}} \left(\tau - \alpha \left(\frac{-\cos(\omega_{s}\tau + \phi)}{\omega_{s}}\right)\right)\Big|_{0}^{t}$$

$$\Rightarrow v_s(t) = \frac{I_{dc}}{\omega_c C_s} \left\{ \left[\omega_s t - \alpha \cdot \left(-\cos(\omega_s t + \phi) \right) \right] - \left[\omega_s \cdot 0 - \alpha \cdot \left(-\cos(\omega_s \cdot 0 + \phi) \right) \right] \right\} = 0$$

$$= \frac{I_{dc}}{\omega_s C_s} \Big((\omega_s t + \alpha \cos(\omega_s t + \phi)) + \cos(\phi) \Big)$$

$$0 \le w_s t \le \pi \quad Llave \ abierta$$



Y cuando la llave está cerrada...

$$\pi \le w_s t \le 2\pi$$
 Llave cerrada

$$v_s(t) = 0$$

Resumen:

Premisa: corriente sinusoidal a la salida

$$i_o(t) = \alpha \cdot I_{dc} sen(\omega_s t + \phi)$$

$$2) \quad 0 \le w_s t \le \pi \quad Llave \quad abierta$$

$$0 \le w_s t \le \pi \quad Llave \quad abierta \qquad v_s\left(t\right) = \frac{I_{dc}}{\omega_s C_s} \left(\left(\omega_s t + \alpha \cos\left(\omega_s t + \phi\right)\right) + \cos\left(\phi\right) \right)$$

3)
$$\pi \le w_s t \le 2\pi$$
 Llave cerrada $v_s(t) = 0$

$$v_s(t) = 0$$

Voy a exigirles a estas ecuaciones que:

$$v_s \left[\frac{T_s}{2} \right] = 0$$

$$\frac{dv_s}{dt} \left[\frac{T_s}{2} \right] = i_s \left[\frac{T_s}{2} \right] = 0$$

Condiciones para óptimo funcionamiento

Calculamos la tensión y la corriente en la llave para un ángulo de 180º

$$(\omega_{s}t) = \pi \longrightarrow t = \frac{\pi}{\omega_{s}}$$

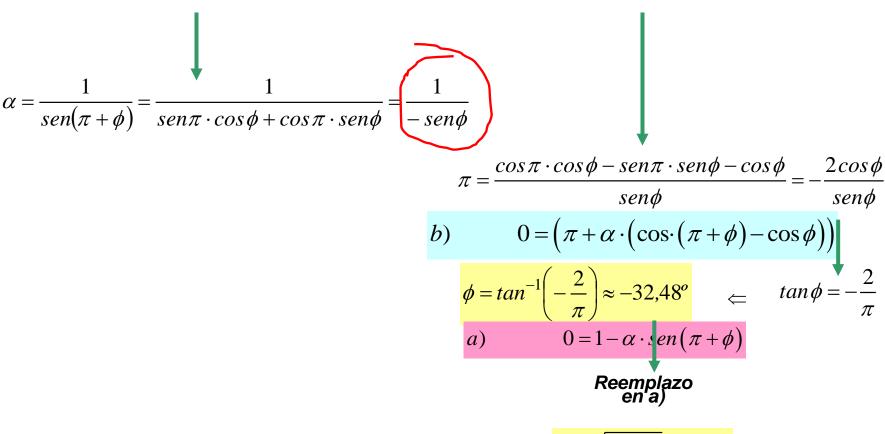
$$v_{s}(t) = \frac{I_{dc}}{\omega_{s}C_{s}} (\omega_{s}t + \alpha \cdot (\cos((\omega_{s}t + \phi) - \cos\phi)))$$

$$i_{s}(t) = I_{dc} (1 - \alpha sen((\omega_{s}t + \phi)))$$

$$0 = (\pi + \alpha(\cos((\pi + \phi) - \cos\phi)))$$

$$0 = 1 - \alpha sen((\pi + \phi))$$

Cálculo de las constantes



$$\alpha = \sqrt{1 + \frac{\pi^2}{4}} \approx 1,862$$

Valores obtenidos para la tensión y corriente

Supusimos una corriente en la carga: $i_o(t) = \alpha \cdot I_{dc} sen(w_s t + \phi)$

Calculamos que deberá ser:

$$i_o(\theta) = 1,862 \cdot I_{dc} sen(\theta - 32,48^\circ) \longrightarrow 0 \le \theta \le 2\pi$$

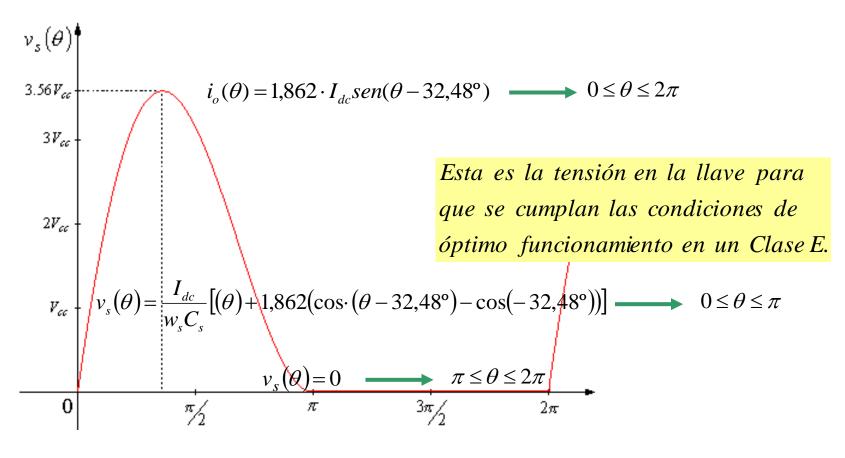
Y que:
$$v_s(t) = \frac{I_{dc}}{w_s C_s} (w_s t + \alpha \cdot (cos \cdot (w_s t + \phi) - cos \phi)) \longrightarrow 0 \le \theta \le \pi$$

Reemplazando $\alpha y \phi$ podemos expresarla como:

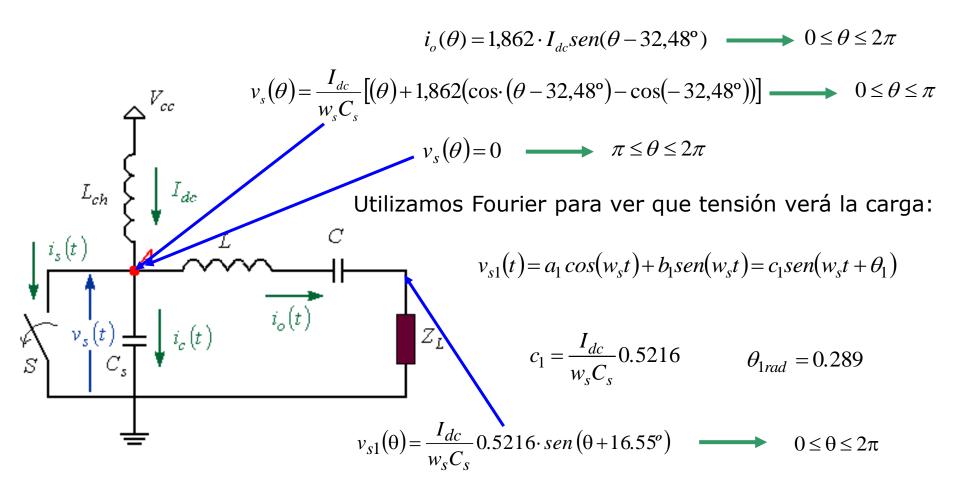
$$v_s(\theta) = \frac{I_{dc}}{w_s C_s} [(\theta) + 1,862(\cos(\theta - 32,48^\circ) - \cos(-32,48^\circ))] \longrightarrow 0 \le \theta \le \pi$$

$$v_s(\theta) = 0$$
 $\pi \le \theta \le 2\pi$

Tensión y corriente aplicada a la carga

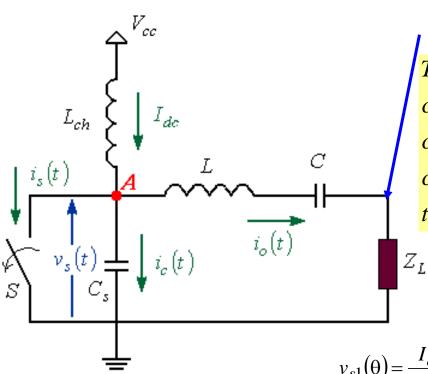


Tensión y corriente aplicada a la carga



Cálculo de la impedancia de carga

$$i_o(\theta) = 1,862 \cdot I_{dc} sen(\theta - 32,48^{\circ}) \longrightarrow 0 \le \theta \le 2\pi$$



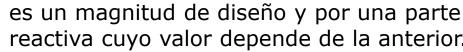
Tenemos la tensión y la corriente que debería circular por la carga para que se cumplan las condiciones para un óptimo funcionamiento en clase E, podemos ahora calcular que valor deberá tener esa carga y que relación guarda con Cs.

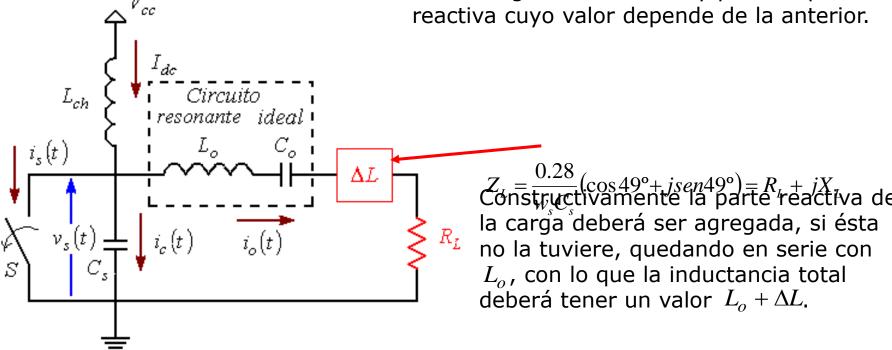
$$C_s = \frac{0.28 \cdot \cos 49^o}{w_s R_I} = \frac{0.1836}{w_s R_I}$$

$$v_{s1}(\theta) = \frac{I_{dc}}{w_s C_s} 0.5216 \cdot sen(\theta + 16.55^{\circ}) R_L = 1.15R_L 0 \le \theta \le 2\pi$$

Composición de la carga

Como se puede apreciar, la carga queda compuesta por la resistencia, que



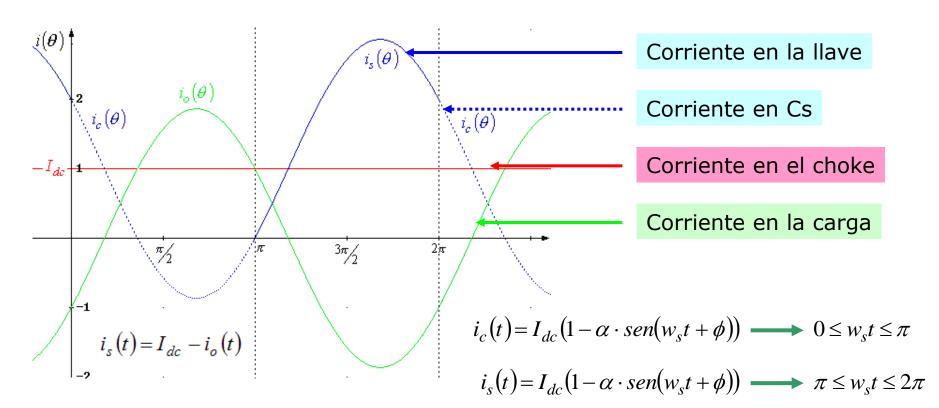


$$X_{L} = t_{L} + 20^{\circ} R_{L} + 1.15 R_{L}$$

 $i_o(\theta) = 1,862 \cdot I_{dc} sen(\theta - 32,48^{\circ}) \longrightarrow 0 \le \theta \le 2\pi$

Amplificador clase E

Formas de ondas de las corrientes



La corriente en la carga es la resultante de la corriente en continua, menos la del capacitor y la de la llave ambas sumadas.