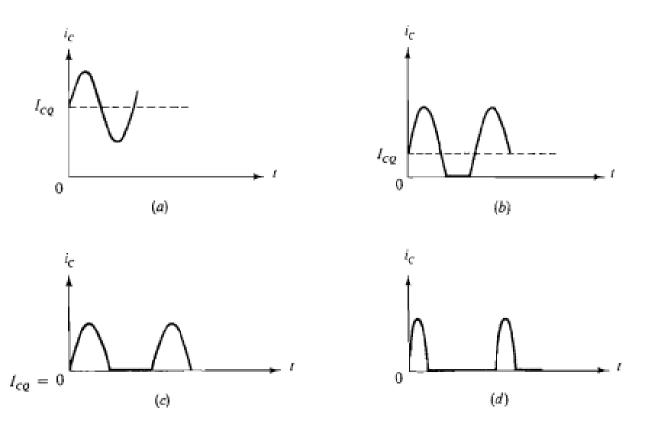
ELECTRONICA APLICADA I

Profesor Titular Dr Ing. Guillermo Riva Profesor Adjunto Ing. Martin Guido

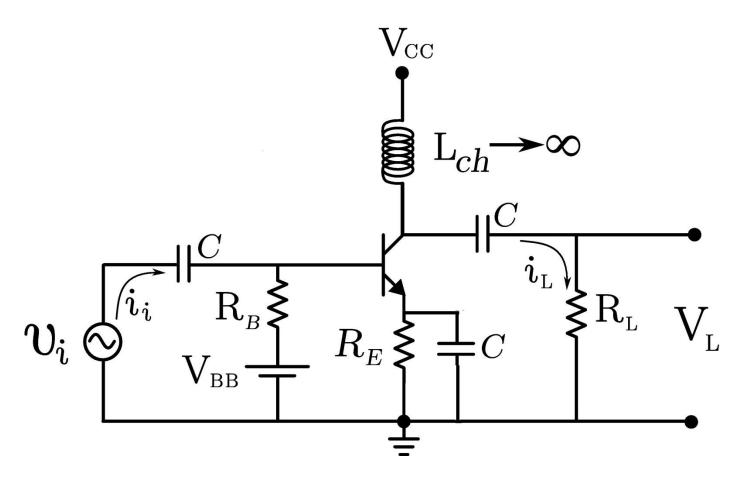
- Clasificación de los amplificadores de potencia.
- Amplificadores de Potencia Clase A.
- Emisor común acoplamiento por inductor.
- Ecuación de la recta de carga.
- Circuito general.
- 1er caso.
- 2do caso.
- Rectas de carga.
- Análisis de potencia.
- Amplificadores de Potencia Clase A acoplado por transformador.

Clasificación de los amplificadores de potencia



(a) Clase A: la corriente circula durante los 360° (operación de ciclo completo); (b) clase AB: la corriente circula durante más de un semiciclo pero menos que un ciclo completo; (c) clase B: la corriente circula durante un semiciclo; (d) clase C: la corriente circula durante menos de un semiciclo.

Emisor Comun con acoplamiento por inductor (L-C)



Emisor Comun con acoplamiento por inductor (L-C)

La bobina L_{ch} es un circuito abierto para las frecuencias de la señal.

 $X_L = \omega L = 2\pi f L$ (es un valor alto)

El resistor R_E es lo mas pequeño posible para minimizar las perdidas de potencia en corriente continua manteniendo a su vez una estabilidad adecuada del punto de reposo.

Análisis

$$I_{CQ} = \frac{V_{BB} - V_{BEQ}}{R_E + \frac{R_B}{\beta}}$$
 (planteando LKT malla de entrada)

$$V_{CEQ} = V_{CC} - I_{CQ}R_E$$
 (planteando LKT malla de salida)

Como R_E es muy pequeña

$$V_{CEQ} = V_{CC} - I_{CQ} R_E \cong V_{CC}$$
 se desprecia

Diseño para Máxima Excursión Simétrica

$$\begin{split} R_{CC} &= R_E & R_{CA} = R_L \\ I_{CQ_{MES}} &= \frac{V_{CC}}{R_{CC} + R_{CA}} = \frac{V_{CC}}{R_E + R_L} \cong \frac{V_{CEQ}}{R_L} \end{split}$$

Ecuación de la recta de carga de C.C.

$$v_{CE} = V_{CC} - i_C R_E$$

En el punto Q para MES tenemos

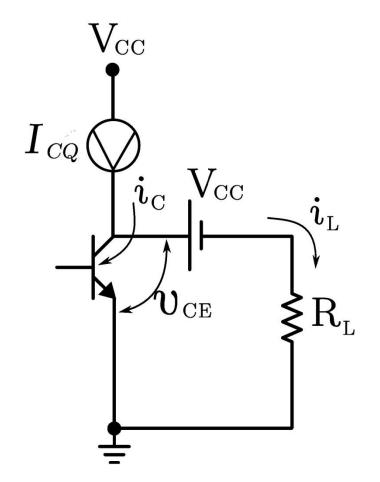
$$\mathbf{V}_{\!\scriptscriptstyle CEQ,MES}\!=\!\!V_{\!\scriptscriptstyle CC}-\!\frac{V_{\scriptscriptstyle CC}}{R_{\!\scriptscriptstyle L}}R_{\!\scriptscriptstyle E}$$

$$=V_{CC}\left(1-\frac{R_E}{R_L}\right)$$

 $Como R_E$ es muy pequeña

$$V_{{\it CEQ},{\it MES}} \cong V_{{\it CC}}$$

Trazado de la recta de Corriente Alterna Circuito equivalente con ausencia de señal



Donde:

$$X_L = \omega L \rightarrow \infty$$

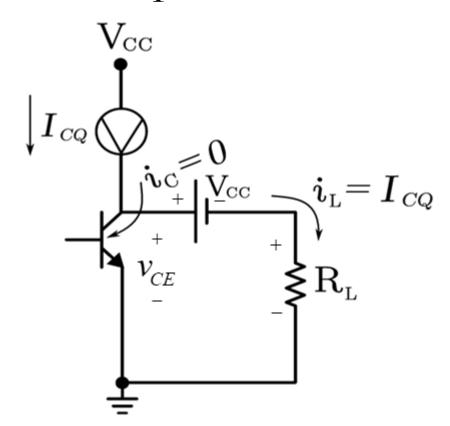
No circula corriente alterna por L

$$X_C = \frac{1}{\omega C} \to 0$$

No aparece tensión alterna en bornes del capacitor

1º Caso

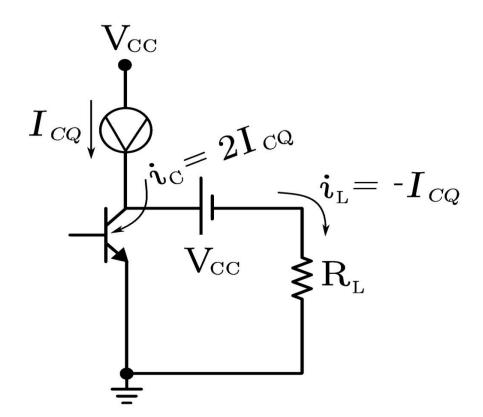
Transistor abierto, instante en que la señal de entrada esta en el pico del semiciclo negativo.



$$\begin{split} v_{CE} &= V_{CC} + i_L R_L \\ &= V_{CC} + I_{CQ} R_L = V_{CC} + \frac{V_{CC}}{R_L} \times R_L \\ &= V_{CC} + V_{CC} \\ v_{CE, \max} &= 2V_{CC} \\ el \ T_R \ debe \ soportar \ 2V_{CC} \\ Al \ selectionar \ el \ T_R \ tener \ en \ cuenta \ que \\ BV_{CEQ} &\geq 2V_{CC} \end{split}$$

2º Caso

Transistor cerrado, instante en que la señal de entrada esta en el pico del semiciclo positivo.

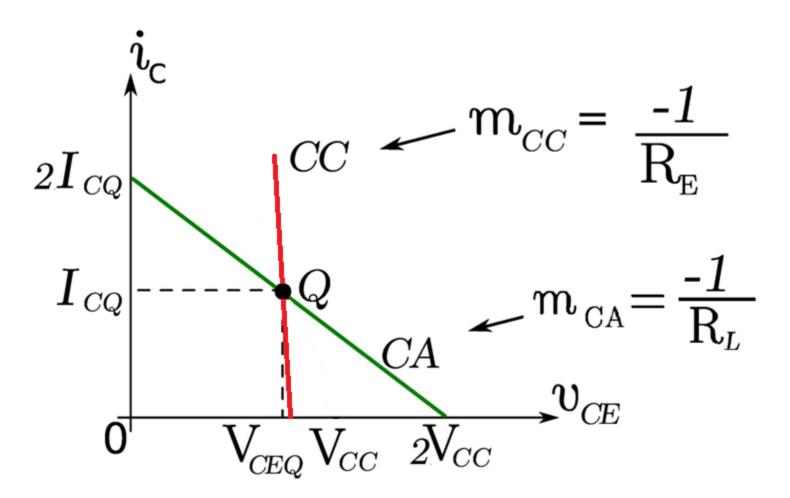


$$\begin{split} \boldsymbol{v}_{CE} &= \boldsymbol{V}_{CC} + \boldsymbol{i}_L \boldsymbol{R}_L \\ &= \boldsymbol{V}_{CC} - \boldsymbol{I}_{CQ} \boldsymbol{R}_L \\ &= \boldsymbol{V}_{CC} - \frac{\boldsymbol{V}_{CC}}{\boldsymbol{R}_L} \boldsymbol{R}_L \\ &= \boldsymbol{V}_{CC} - \boldsymbol{V}_{CC} \\ &= \boldsymbol{V}_{CC} - \boldsymbol{V}_{CC} \end{split}$$

Al seleccionar el T_R tener en cuenta que

$$i_{C,\text{max}} \ge 2I_{CQ}$$

Amplificador de Potencia Clase A Rectas de carga de C.C. y C.A.



Potencia suministrada por la fuente.

$$R_E \rightarrow 0$$
 o $R_E << R_L$

$$P_{CC} = V_{CC} \times I_{CQ} = V_{CC} \times \frac{V_{CC}}{R_L} = \frac{V_{CC}^2}{R_L}$$

Potencia transferida a la carga.

$$P_L = i_L^2 \times R_L$$

Donde $i_L = i_c$

$$P_L = i_c^2 \times R_L = \left(\frac{\hat{i}_c}{\sqrt{2}}\right)^2 \times R_L = \frac{\hat{i}_c^2}{2} \times R_L$$

$$P_L = \frac{\hat{i}_c^2}{2} \times R_L$$

En ausencia de señal $\hat{i}_c = 0$

$$P_{L,min} = 0$$

Para máxima excursión simétrica

$$\hat{i}_c = I_{CQ,MES} = \frac{V_{CC}}{R_L}$$

$$P_{L,max} = \frac{1}{2} \times I_{CQ,MES}^2 \times R_L = \frac{1}{2} \times \frac{V_{CC}^2}{R_L^2} \times R_L = \frac{V_{CC}^2}{2R_L}$$

Potencia disipada en el colector.

$$\begin{split} P_{CC} &= P_C + P_L \quad \Rightarrow \quad P_C = P_{CC} - P_L \\ P_{C,max} &= P_{CC} - P_{L,min} = P_{CC} - 0 = \frac{V_{CC}^2}{R_L} \\ P_{C,min} &= P_{CC} - P_{L,max} = \frac{V_{CC}^2}{R_L} - \frac{1}{2} \times \frac{V_{CC}^2}{R_L} = \frac{V_{CC}^2}{2R_L} \end{split}$$

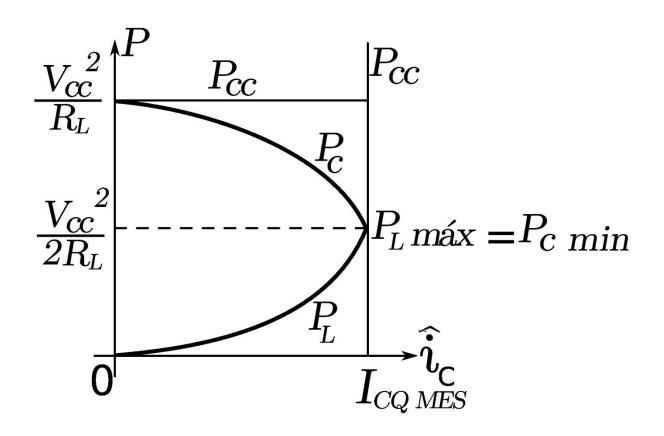
Rendimiento

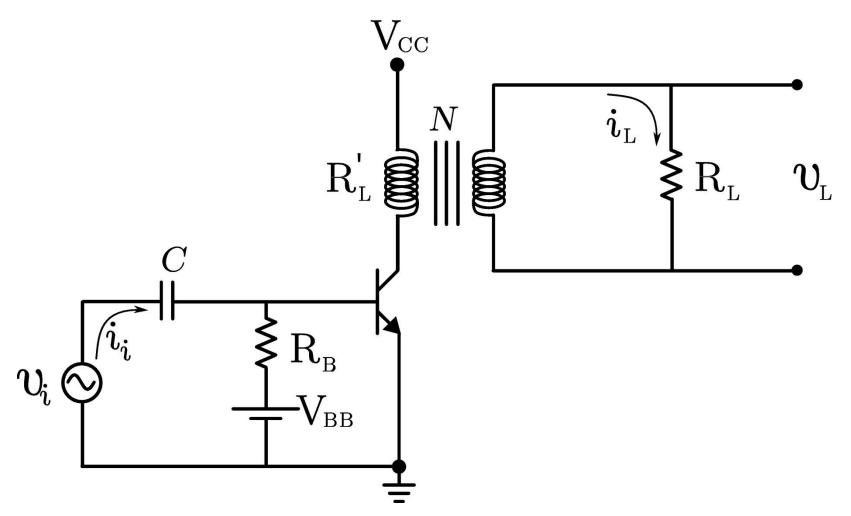
$$\eta = \frac{P_L}{P_{CC}}$$
 (Definición)

$$\eta_{,max} = \frac{P_{L,max}}{P_{CC}} = \frac{\frac{V_{CC}^2}{2R_L}}{\frac{V_{CC}^2}{R_L}} = \frac{V_{CC}^2}{2R_L} \times \frac{R_L}{V_{CC}^2} = \frac{1}{2} = 50\%$$

Factor de merito

$$FM = \frac{P_{C,max}}{P_{L,max}} = \frac{\frac{V_{CC}^{2}}{R_{L}}}{\frac{V_{CC}^{2}}{2R_{L}}} = \frac{V_{CC}^{2}}{R_{L}} \times \frac{2R_{L}}{V_{CC}^{2}} = 2$$





$$\begin{split} N &= \frac{N_P}{N_S} = \frac{v_P}{v_S} = \frac{i_S}{i_P} = \sqrt{\frac{Z_P}{Z_S}} \bigg\} Propias \ del \ transformador. \\ Z_S &= R_L \qquad Z_P = R_L^{'} \\ N &= \sqrt{\frac{R_L^{'}}{R_L}} \quad \Rightarrow \quad N^2 = \frac{R_L^{'}}{R_L^{'}} \quad \Rightarrow \quad N^2 R_L = R_L^{'} \\ R_L^{'} &= N^2 R_L \\ R_{CC} &= 0 \qquad R_{CA} = R_L^{'} \\ I_{CQ,MES} &= \frac{V_{CC}}{R_L^{'}} = \frac{V_{CC}}{N^2 R_L} \text{ (vemos que } I_{CQ,MES} = f_{(N)} \text{)} \\ N_{min} &< N < N_{max} \end{split}$$

N: Relacion de transformación.

 $N_{\scriptscriptstyle P}$: Número de espiras del bobinado primario.

 $N_{\scriptscriptstyle S}$: Número de espiras del bobinado secundario.

 v_P : Voltaje eficaz en el primario.

 v_s : Voltaje eficaz en el secundario.

 i_P : Corriente eficaz en el primario.

i_s: Corriente eficaz en el secundario.

 R_L : Resistencia de carga en el secundario.

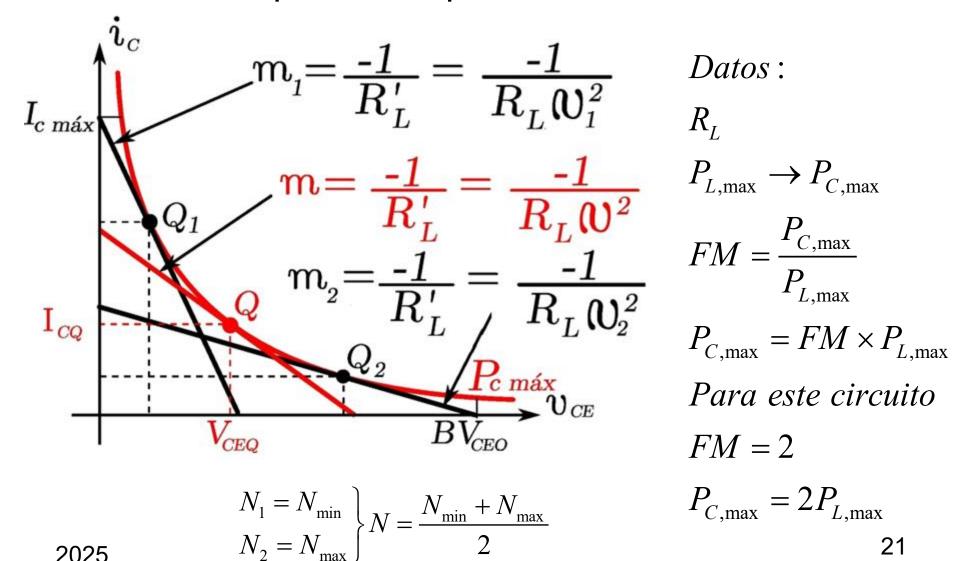
 $R_{L}^{'}$: Resistencia de carga reflejada en el primario.

 Z_P : Impedancia del primario.

 Z_{S} : Impedancia del secundario.

 N_{min} : Relacion de transformación mínima.

 N_{max} : Relacion de transformación máxima.



2025

$$\begin{split} 2I_{CQ} &\leq i_{\text{C,max}} \left(del \ Tr \right) \\ Clase \ A \begin{cases} Sin \ choque : V_{CC} \leq BV_{CEO} \\ Con \ choque \ o \ trafo : 2V_{CC} \leq BV_{CEO} \end{cases} \\ P_{C} &= v_{CE}i_{C} \qquad i_{C} = I_{CQ} + i_{c} \end{split}$$

 $P_{C,max}$ se da cuando no hay señal, $i_c = 0$

$$P_{C,max} = V_{CEQ}I_{CQ}$$
 \Rightarrow $I_{CQ} = \frac{P_{C,max}}{V_{CEQ}}$

$$I_{CQ} = \frac{P_{C,max}}{I_{CQ}R_L'} = \frac{P_{C,max}}{I_{CQ}N^2R_L}$$

$$I_{CQ}^{2} = \frac{P_{C,max}}{N^{2}R_{L}}$$

$$I_{CQ} = \frac{1}{N} \sqrt{\frac{P_{C,max}}{R_{L}}} = \frac{1}{N} \sqrt{\frac{2P_{L,max}}{R_{L}}} \quad (1)$$

$$V_{CEQ} = I_{CQ}R_{L}' = \frac{1}{N} \sqrt{\frac{2P_{L,max}}{R_{L}}} N^{2}R_{L} = N\sqrt{\frac{2P_{L,max}R_{L}^{2}}{R_{L}}}$$

$$V_{CEQ} = N\sqrt{2P_{L,max}R_{L}} \quad (2)$$

$$\begin{split} I_{CQ1} &= \frac{1}{N_{1}} \sqrt{\frac{2P_{L,max}}{R_{L}}} & N_{1} = N_{min} \\ N_{min} &= \frac{1}{I_{CQ1}} \sqrt{\frac{2P_{L,max}}{R_{L}}} & I_{CQ1} = \frac{i_{C,max}}{2} \\ V_{CEQ2} &= N_{2} \sqrt{2P_{L,max}R_{L}} & N_{2} = N_{max} \\ N_{max} &= \frac{V_{CEQ2}}{\sqrt{2P_{L,max}R_{L}}} & V_{CEQ2} = \frac{BV_{CEO}}{2} \\ N &= \frac{N_{min} + N_{max}}{2} \end{split}$$

Bibliografía

- Circuitos Electrónicos Discretos e Integrados.
- Donald L. Schilling-Charles Belove.
- Dispositivos Electrónicos.
- Thomas L. Floyd.
- Electrónica: Teoría de Circuitos y Dispositivos Electrónicos.
- Robert L. Boylestad-Louis Nashelsky.
- 1100 Problemas de Electrónica Resueltos.
- Ing Alberto Muhana