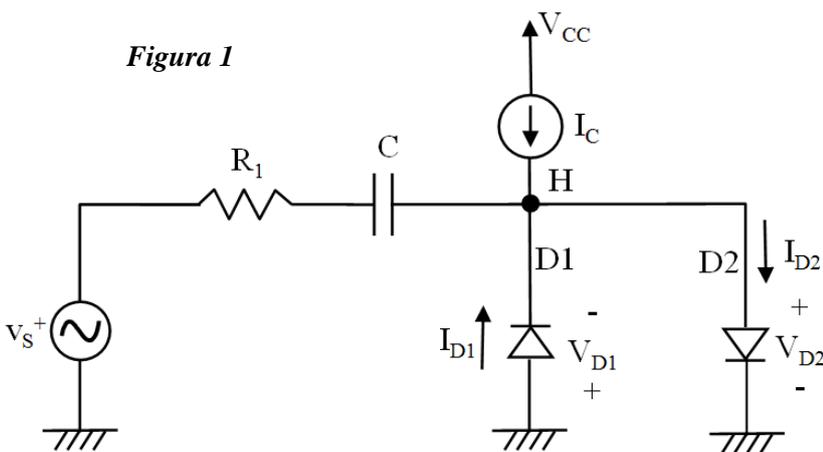


**Ejercicio 1:** En el circuito de la *figura 1* los dos diodos  $D_1$  y  $D_2$  son iguales. Considere asimismo que el condensador  $C$  es de acoplo, es decir, que se comporta como un circuito abierto en polarización y como un cortocircuito en pequeña señal. Se pide:

- Calcular las tensiones y corrientes de polarización en cada diodo ( $I_{D1}$ ,  $V_{D1}$ ,  $I_{D2}$  y  $V_{D2}$ ), incluyendo su signo tal y como aparecen indicadas en el dibujo. Para ello considere que la característica I-V de los diodos se puede modelar por tramos mediante  $V_\gamma$  y  $R_F$ . **(1.5 p)**
- Calcule la tensión en el nodo  $H$  en pequeña señal ( $v_h$ ) en función de la tensión de entrada ( $v_s$ ). Para ello, utilice el modelo de Shockley para los diodos. Suponga despreciables los efectos capacitivos internos de los diodos **(2.5 p)**



Datos:

$$V_{CC} = 10V$$

$$I_C = 5 \text{ mA}$$

$$R_1 = 15 \Omega$$

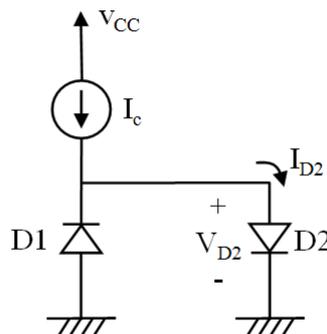
Modelo por tramos del diodo:

$$V_\gamma = 0,7 \text{ V}$$

$$R_F = 2 \Omega$$

### SOLUCIÓN DEL EJERCICIO 1

a) En polarización,  $D1 \rightarrow$  INVERSA,  $D2 \rightarrow$  DIRECTA, por tanto el circuito queda:



Polarización de  $D2$ :

$$I_{D2} = I_C = 5 \text{ mA}$$

$$V_{D2} = V_\gamma + I_{D2} \cdot R_F = 0,7 + 5 \cdot 10^{-3} \cdot 2 = 0,71V$$

Por tanto, para  $D1$ :

$$I_{D1} = 0$$

$$V_{D1} = -0,71V$$

b) En pequeña señal, las resistencias equivalentes de los diodos son:

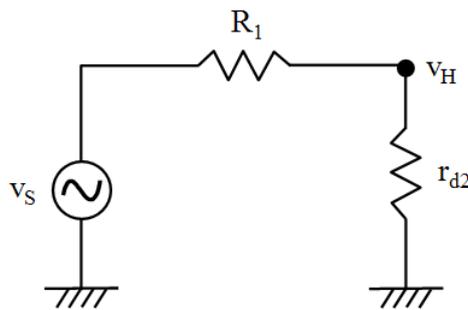
$$D1 \text{ inversa} \Rightarrow r_{d1} = \infty$$

$$D2 \text{ directa} \Rightarrow \frac{1}{r_{d2}} = g_{d2} = \left. \frac{di_{D2}}{dv_{D2}} \right|_{v_{D2}=V_{D2}}$$

Para calcular  $r_{d2}$  aplicamos la ecuación de Shockley:  $\frac{di}{dv} = \frac{d \left[ I_0 \left( \exp \frac{V}{V_t} - 1 \right) \right]}{dv} = \frac{I_0}{V_t} \left( \exp \frac{V}{V_t} \right) \cong \frac{I_D}{V_t}$

$$\Rightarrow r_{d2} = \left[ \left. \frac{di_{D2}}{dv_{D2}} \right|_{v_{D2}=V_{D2}} \right]^{-1} \cong \frac{V_t}{I_{D2}} = \frac{25 \cdot 10^{-3} \text{ V}}{5 \cdot 10^{-3} \text{ A}} = 5 \Omega$$

Por tanto, el circuito equivalente en pequeña señal es:



Con lo que:

$$v_h = v_s \frac{r_{d2}}{R_1 + r_{d2}} = v_s \frac{5}{15 + 5} = \frac{v_s}{4}$$

**Ejercicio 2.** El componente de dos terminales de la figura 2 incluye un transistor bipolar npn y dos resistencias. En estática, utilizando el modelo lineal por tramos, se le pide calcular para  $V > 0$ :

- La expresión  $I = f(V)$  cuando el transistor opera en corte y el rango de valores de la tensión  $V$  para que opere en ese estado. **(0.5 p.)**
- Idem a) cuando el transistor opera en saturación. **(2.0 p.)**
- Idem a) cuando el transistor opera en activa. **(2.0 p.)**

Considerando ahora como modelo del transistor las ecuaciones de Ebers-Moll aproximadas para activa, calcule:

- La expresión de  $V$  en función de  $I$  para activa. **(1.5 p.)**

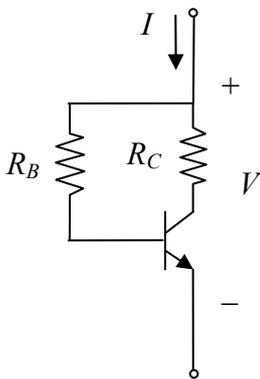


Figura 2

Datos:

$$V_t = 25 \text{ mV}; \quad R_C = 1 \text{ k}\Omega; \quad R_B = 50 \text{ k}\Omega;$$

Modelo lineal por tramos para el BJTs:

$$\beta = 100; \quad V_{\gamma E} = 0,7 \text{ V};$$

$$|V_{CE,sat}| = 0,2 \text{ V}; \quad V_A \rightarrow \infty$$

Modelo de Ebers-Moll para el BJT:

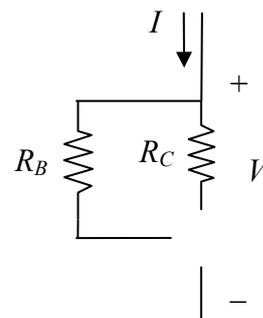
$$\beta = 100, \quad I_{ES} = 1 \text{ nA}$$

## SOLUCIÓN DEL EJERCICIO 2

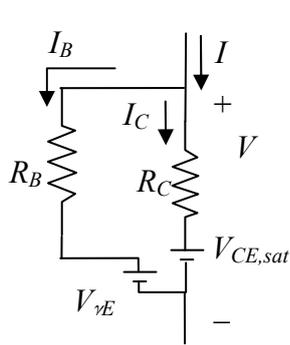
- En corte, como el transistor está en circuito abierto, no circula ninguna corriente y no hay caídas de tensión en las resistencias. Por tanto:

$$I = I_E = 0$$

$$V = V_{BE} \leq V_{\gamma E} = 0,7 \text{ V}$$



b) En saturación:



$$I = I_E = I_B + I_C = \frac{V - V_{\gamma E}}{R_B} + \frac{V - V_{CE,sat}}{R_C} = \frac{1}{R_B \parallel R_C} V - \left( \frac{V_{\gamma E}}{R_B} + \frac{V_{CE,sat}}{R_C} \right) =$$

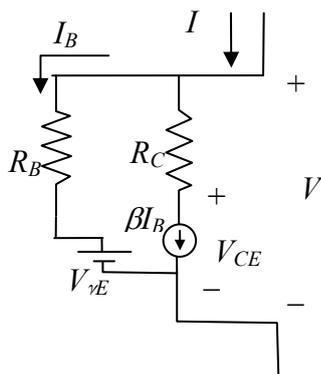
$$= \frac{1}{980 \Omega} V - 214 \mu A$$

$$I_B = \frac{V - V_{\gamma E}}{R_B} \geq 0 \Rightarrow V \geq V_{\gamma E} = 0,7 \text{ V}$$

$$I_C = \frac{V - V_{CE,sat}}{R_C} \leq \beta I_B = \beta \frac{V - V_{\gamma E}}{R_B} \Rightarrow V \geq \frac{\beta R_C V_{\gamma E} - R_B V_{CE,sat}}{\beta R_C - R_B} = 1,2 \text{ V}$$

Queda la condición más restrictiva:  $V \geq 1,2 \text{ V}$

c) En activa:



$$I = I_E = (\beta + 1) I_B = (\beta + 1) \frac{V - V_{\gamma E}}{R_B} = \frac{1}{495 \Omega} V - 1,41 \text{ mA}$$

$$I_B = \frac{V - V_{\gamma E}}{R_B} \geq 0 \Rightarrow V \geq V_{\gamma E} = 0,7 \text{ V}$$

$$V_{CE} = V - \beta I_B R_C \geq V_{CE,sat} \Rightarrow V - \beta R_C \frac{V - V_{\gamma E}}{R_B} \geq V_{CE,sat} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow V \leq \frac{\beta R_C V_{\gamma E} - R_B V_{CE,sat}}{\beta R_C - R_B} = 1,2 \text{ V}$$

Por tanto:  $0,7 \text{ V} \leq V \leq 1,2 \text{ V}$

d)

$$\left. \begin{aligned} I = I_E \approx I_{ES} \exp \frac{V_{BE}}{V_t} \\ V_{BE} = V - R_B I_B = V - R_B \frac{I}{\beta + 1} \end{aligned} \right\} \Rightarrow I \approx I_{ES} \exp \frac{V - R_B \frac{I}{\beta + 1}}{V_t} \Rightarrow V = \frac{R_B}{\beta + 1} I + V_t \ln \frac{I}{I_{ES}}$$

$$\Rightarrow V = 495 \cdot I + 0,025 \cdot \ln \frac{I}{10^{-9}}$$

FIN DEL EJERCICIO 2