

# Universidad de Costa Rica - Sede de Guanacaste

IE-0313 Electrónica I

Tarea 07

**Estudiante:** 

| Sixto Loría Villagra

C04417 |

Profesor:

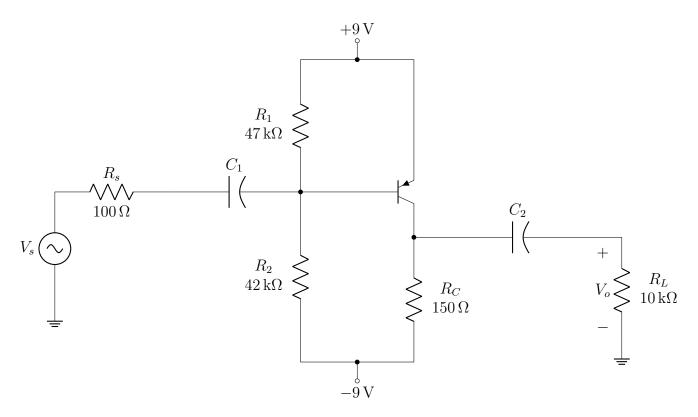
Dr. Alejandro Delgado Castro.

Segundo Semestre del 2021

29 de noviembre de 2021

## Ejercicio 1

En el circuito que se muestra a continuación se tiene un transistor PNP en configuración de divisor de tensión, donde  $\beta = 180$ . Asuma que  $r_o$  es muy alta. Determine lo siguiente:



- (a) El punto de operación del transistor.
- (b) El circuito equivalente en corriente alterna (sin sustituir el transistor por su modelo equivalente).
- (c) El circuito equivalente en corriente alterna (sustituyendo el transistor por su modelo equivalente de parámetros r). Preste especial atención a las direcciones de las corrientes (transistor pnp).
- (d) Las impedancias de entrada y de salida del amplificador (para calcular  $Z_o$ , asuma que  $V_s = 0 \, \mathrm{V}$ ).
- (e) La ganancia de tensión  $A_{v_s}$  del amplificador.

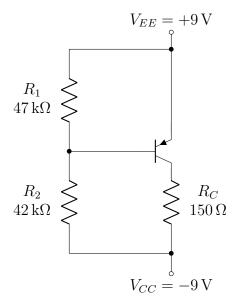
II-2021 Página 1 de 15

### Procedimiento

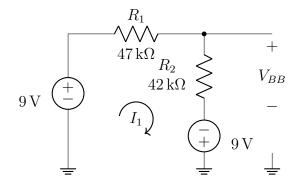
#### (1) Análisis en corriente directa.

• Debido a que en corriente directa la frecuencia es cero, se sustituyen los capacitores por circuitos abiertos.

Para el análisis en corriente directa se tendría el siguiente circuito.



Muy bien, ahora que tengo la representación del circuito en corriente directa procedo encontrar el equivalente de Thevenin, para simplificar el circuito por el modelo de polarización en emisor común. Por lo tanto separaré el circuito a la mitad y trabajaré solo con la parte izquierda.



II-2021 Página 2 de 15

Ahora para encontrar el valor de la tensión  $V_{BB}$ , necesito primero encontrar el valor de la tensión en la resistencia  $R_2$ , debido a que el valor de  $V_{BB}$  es la suma algebraica de  $V_{R2}$  y la fuente de 9V. Por lo tanto procedo a encontrar dichos valores.

Aplicando LTK en la malla 1.

$$-9 + R_1 \cdot I_1 + R_2 \cdot I_1 - 9 = 0$$

$$R_1 I_1 + R_2 I_1 = 18$$

$$I_1 = \frac{18}{R_1 + R_2}$$

$$I_1 = 0.202 \,\text{mA}$$

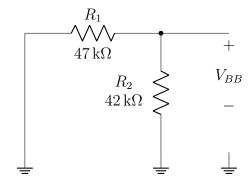
Aplicando ley de Ohm en  $R_2$ 

$$V_{R2} = 42K \cdot 0.202 \,\mathrm{mA}$$
  
 $V_{R2} = 8.484 \,\mathrm{V}$ 

Por lo tanto para la tensión  $V_{BB}$  se tiene:

$$V_{BB} = 8.484 \,\mathrm{V} - 9V$$
$$V_{BB} = \boxed{-0.516 \,\mathrm{V}}$$

Para encontrar el valor de la resistencia de Thevenin se apagan las fuentes independientes y se reduce el circuito.



II-2021 Página 3 de 15

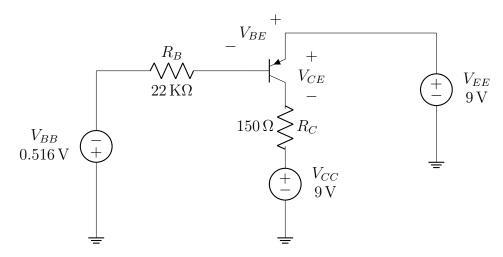
Se puede apreciar que  $R_1$  y  $R_2$  están en paralelo, por lo que procedo a resolver el paralelo entre ellos.

$$R_{TH} = R_B$$

$$R_B = \frac{47K \cdot 42K}{47K + 42K}$$

$$R_B = 22 \text{ K}\Omega$$

Con estos valores puedo representar el circuito de polarización de emisor común del transistor PNP.



Ahora procedo a encontrar el valor de la corriente de base, para ello usaré la trayectoria exterior del circuito.

Aplicando LTK en la trayectoria externa.

$$0.516 - R_B \cdot I_B - V_{BE} + 9 = 0$$
$$-22K \cdot I_B = -0.516 + 0.7 - 9$$
$$I_B = \frac{-8.816}{-22K}$$
$$I_B = 0.4 \text{ mA}$$

Puedo encontrar el valor de la corriente de colector  $I_C$  utilizando la relación entre la corriente de base, beta y la corriente de colector.

II-2021 Página 4 de 15

$$I_C = \beta \cdot I_B$$

$$I_C = 180 \cdot 0.4 \,\text{mA}$$

$$\boxed{I_C = 72 \,\text{mA}}$$

Bien con la corriente de colector ya cuento con un parte del par ordenado que conforma el punto de operación del transistor, pero antes de encontrar el valor de la tensión  $V_{CE}$  voy calcular el valor de la corriente de emisor, la cual será de utilidad más adelante cuando se calcule el valor de  $r_e$  para el análisis en corriente alterna.

Calculado el valor de la corriente de emisor.

$$I_E = I_B + I_C$$
 
$$I_E = 0.4 \,\mathrm{mA} + 72 \,\mathrm{mA}$$
 
$$\boxed{I_E = 72.4 \,\mathrm{mA}}$$

Ahora si procedo a aplicar LTK en la malla colector- emisor, para encontrar el valor de  $V_{CE}$ , y así obtener el valor completo del punto Q del transistor.

Aplicando LTK en la malla colector-emisor.

$$-9 + V_{CE} + R_C \cdot I_C - 9 = 0$$
  
 $V_{CE} = 18 - 150 \cdot 72 \,\text{mA}$   
 $V_{CE} = 7.2 \,\text{V}$ 

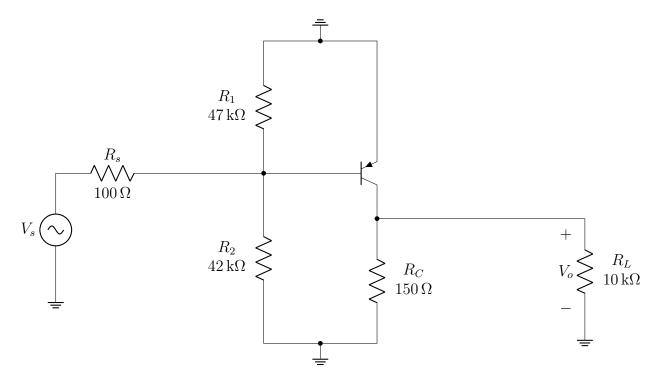
Por lo tanto, el punto de operación encontrado para el transistor PNP sería el siguiente:

( 
$$7.2\,\mathrm{V}$$
 ,  $72\,\mathrm{mA}$  )

#### (2) Análisis en corriente alterna.

- Se apagan todas las fuentes en corriente directa.
- Se asumen los capacitores como cortos circuitos.

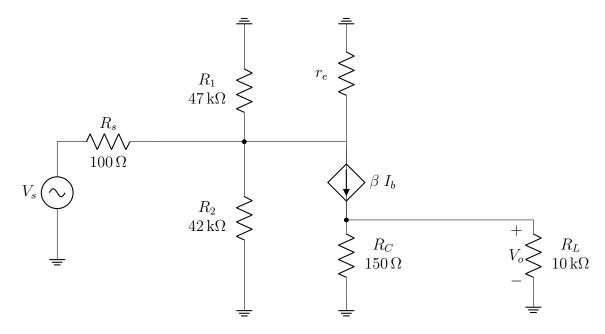
Aplicadas estas condiciones el circuito equivalente quedaría de la siguiente forma:



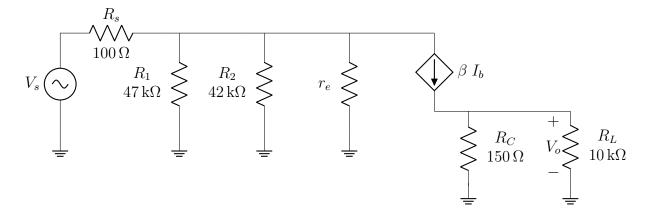
Muy bien, ahora con la corriente de emisor que se calculó en el análisis en corriente directa, se procede a calcular el valor de  $r_e$ .

$$r_e = \frac{26 \,\mathrm{mV}}{I_E}$$
 
$$r_e = \frac{26 \,\mathrm{mV}}{72.4 \,\mathrm{mA}}$$
 
$$r_e = 0.36 \,\Omega$$

Ahora se sustituirá el transistor por su modelo equivalente en parámetros r. Para el calculo de la resistencia interna del transistor, se asumirá que  $\beta = \beta + 1$  y que el valor de  $r_o$  es muy alto.

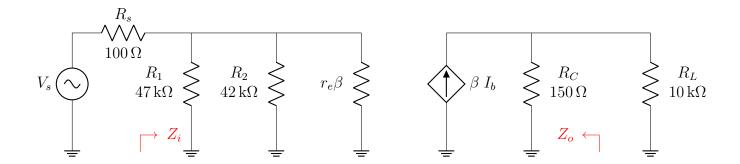


Se puede apreciar que las resistencias  $R_1$ ,  $R_2$  y  $r_e$  están en paralelo, por lo que reacomodando el circuito se puede apreciar mejor la impedancia de entrada y de salida.



Bien, ahora para tener separada tanto la parte de entrada como la de salida voy a utilizar el modelo equivalente en pi.

II-2021 Página 7 de 15



Muy bien, ahora que tengo el circuito equivalente en pi, se me es más sencillo ver y calcular las impedancias de entrada y salida.

#### Calculando impedancia de entrada.

Se puede apreciar que  $Z_i = R_1 \mid\mid R_2 \mid\mid r_e \beta,$  por lo tanto:

$$Z_{i} = \left(\frac{1}{47K} + \frac{1}{42K} + \frac{1}{180 \cdot 0.36}\right)^{-1}$$

$$R/ \quad Z_{i} = 64.61 \Omega$$

#### Calculando impedancia de salida.

Para la impedancia de salida como se asumió que el valor de  $r_o$  es mucho mayor al de  $R_C$  se tiene que la impedancia de salida es:

$$Z_o = R_C$$

$$R/ \quad \boxed{Z_o = 150 \,\Omega}$$

Calculando la ganancia de tensión  $A_{vs}$  del amplificador

$$A_{Vs} = \frac{V_o}{V_s} = \frac{V_i}{V_s} \cdot \frac{V_o}{V_i}$$
$$A_{Vs} = \frac{V_i}{V_s} \cdot A_{VL}$$

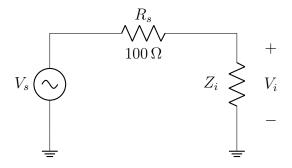
Para calcular el valor de  $A_{VL}$  utilizaré la expresión demostrada en clases, solo que esta vez sin el signo negativo, debido a que la corriente ahora si ingresa por la parte de arriba de  $R_C$ .

$$A_{VL} = \frac{R_C || R_L}{r_e}$$

$$A_{VL} = \left(\frac{1}{150} + \frac{1}{10K}\right)^{-1} \cdot \frac{1}{0.36}$$

$$A_{VL} = 410.51$$

Muy bien, ahora para calcular el valor de la atenuación de entrada se plantea el siguiente circuito.



Para calcular el valor de  $V_i$  se puede utilizar divisor de tensión.

$$V_i = \left(\frac{Z_i}{R_s + Z_i}\right) V_s$$

Pasando a dividir el valor de  $V_s$  se obtiene la expresión para calcular la atenuación de entrada, de la cual se sabe que siempre va a ser menor a uno.

$$\frac{V_i}{V_s} = \left(\frac{Z_i}{R_s + Z_i}\right)$$

Sustituyendo valores conocidos.

$$\frac{V_i}{V_s} = \left(\frac{64.61}{100 + 64.61}\right)$$
$$\frac{V_i}{V_s} = 0.39$$

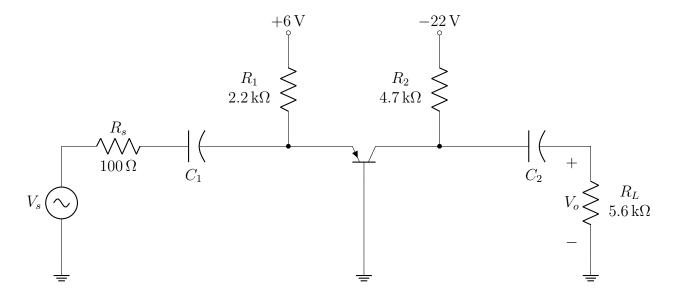
Al ver este valor de atenuación obtenida nos damos cuenta que la eficiencia de este amplificador no es muy buena pues de toda la amplificación que nos brinda  $A_{VL}$  solo estaremos aprovechando el 39 %.

Por lo tanto el valor de la la ganancia de tensión  $A_{Vs}$  sería:

$$A_{Vs} = 0.39 \cdot 410.51$$
 $R/$ 
 $A_{Vs} = 160.10$ 

## Ejercicio de práctica

En el circuito que se muestra a continuación se tiene un transistor PNP en configuración de base común, donde  $\alpha \cong 1$ . Asuma que  $r_o$  es muy alta. Determine lo siguiente:



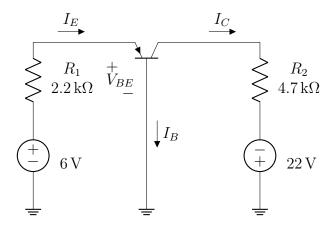
- (a) El punto de operación del transistor.
- (b) El circuito equivalente en corriente alterna (sin sustituir el transistor por su modelo equivalente).
- (c) El circuito equivalente en corriente alterna (sustituyendo el transistor por su modelo equivalente de parámetros r). Puede ser que la forma en T del modelo del transistor sea más conveniente que la forma en Pi.
- (d) Las impedancias de entrada y de salida del amplificador.
- (e) La ganancia de tensión  $A_{v_s}$  del amplificador.

II-2021 Página 10 de 15

### **Procedimiento**

- (1) Análisis en corriente directa.
  - Debido a que en corriente directa la frecuencia es cero, se sustituyen los capacitores por circuitos abiertos.

Para el análisis en corriente directa se tendría el siguiente circuito.



Claramente estamos ante una configuración en base común para un transistor PNP, por lo que la resistencia  $R_1$  estaría actuando como la resistencia de emisor, y la resistencia  $R_2$  como la de colector.

$$R_1 = R_E$$
$$R_2 = R_C$$

Puedo aplicar LTK en la malla Emisor-Base, para encontrar la corriente de emisor.

$$-6 + R_1 \cdot I_E + V_{BE} = 0$$
 
$$I_E = \frac{6 - 0.7}{2.2K}$$
 
$$I_E = 2.41 \, \text{mA}$$

Puedo obtener el valor de la corriente de colector mediante la expresión:

$$I_C = \alpha \cdot I_E$$

II-2021 Página 11 de 15

Se tiene que  $\alpha \cong 1$ 

$$I_C = 1 \cdot 2.41 \,\mathrm{mA}$$

$$I_C = 2.41 \,\mathrm{mA}$$

Si la corriente de emisor y colector son iguales, entonces la corriente de base es aproximadamente cero en este circuito.

Bien, ahora para encontrar el valor de la tensión  $V_{EC}$  aplicaré LTK en la trayectoria externa.

$$-6 + R_1 \cdot I_E + V_{EC} + R_2 \cdot I_C - 22 = 0$$
$$V_{EC} = 28 - R_1 \cdot I_E - R_2 \cdot I_C$$

Sustituyendo valores conocidos.

$$V_{EC} = 28 - 2.2K \cdot 2.41 \,\text{mA} - 4.7K \cdot 2.41 \,\text{mA}$$

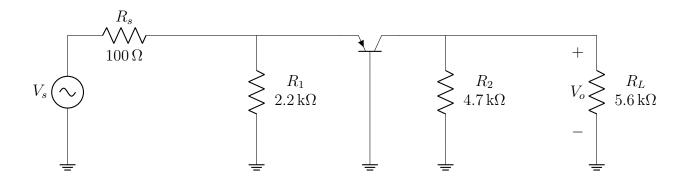
$$\boxed{V_{EC} = 11.37 \,\text{V}}$$

Por lo tanto, el punto de operación encontrado para el transistor PNP sería el siguiente:

( 
$$11.37\,\mathrm{V}$$
 ,  $2.41\,\mathrm{mA}$  )

#### (2) Análisis en corriente alterna.

- Se apagan todas las fuentes en corriente directa.
- Se asumen los capacitores como cortos circuitos.

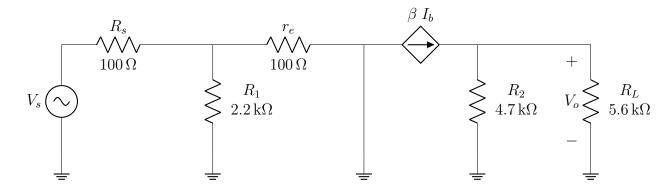


II-2021 Página 12 de 15

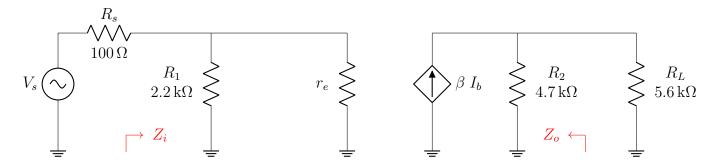
Muy bien, ahora con la corriente de emisor que se calculó en el análisis en corriente directa, se procede a calcular el valor de  $r_e$ .

$$r_e = \frac{26 \text{ mV}}{I_E}$$
 
$$r_e = \frac{26 \text{ mV}}{2.41 \text{ mA}}$$
 
$$\boxed{\mathbf{r}_e = 10.79 \,\Omega}$$

Ahora se sustituirá el transistor por su modelo equivalente en parámetros r, se asumirá que el valor de  $r_o$  es muy alto.



Se puede apreciar en el circuito que  $R_1$  y  $r_e$  están en paralelo, pues ambas están conectadas entre el mismo nodo superior y tierra. Puedo reacomodar el circuito de tal forma en la que pueda visualizar mejor la salida y la entrada.



Muy bien, ahora que tengo el circuito equivalente acomodado de esta manera, se me es más sencillo ver y calcular las impedancias de entrada y salida.

II-2021 Página 13 de 15

#### Calculando impedancia de entrada.

Se puede apreciar que  $Z_i = R_1 \mid\mid r_e$ , por lo tanto:

$$Z_i = \left(\frac{1}{2.2K} + \frac{1}{10.79}\right)^{-1}$$
 $R/$   $Z_i = 10.74 \Omega$ 

#### Calculando impedancia de salida.

Para la impedancia de salida como se asumió que el valor de  $r_o$  es mucho mayor al de  $R_2$  se tiene que la impedancia de salida es:

$$Z_o = R_2$$

$$R/ \quad Z_o = 4.7 \,\mathrm{K}\Omega$$

Calculando la ganancia de tensión  $A_{vs}$  del amplificador

$$A_{Vs} = \frac{V_o}{V_s} = \frac{V_i}{V_s} \cdot \frac{V_o}{V_i}$$
$$A_{Vs} = \frac{V_i}{V_s} \cdot A_{VL}$$

Para calcular el valor de  $A_{VL}$  utilizaré la expresión demostrada en clases, solo que esta vez sin el signo negativo, debido a que la corriente ahora si ingresa por la parte de arriba de  $R_2$ .

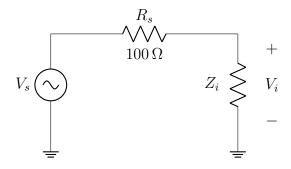
$$A_{VL} = \frac{R_2||R_L}{r_e}$$

$$A_{VL} = \left(\frac{1}{4.7K} + \frac{1}{5.6K}\right)^{-1} \cdot \frac{1}{10.79}$$

$$A_{VL} = 236.82$$

II-2021 Página 14 de 15

Muy bien, ahora para calcular el valor de la atenuación de entrada se plantea el siguiente circuito.



Para calcular el valor de  $V_i$  se utilizaré divisor de tensión.

$$V_i = \left(\frac{Z_i}{R_s + Z_i}\right) V_s$$

Pasando a dividir el valor de  $V_s$  se obtiene la expresión para calcular la atenuación de entrada.

$$\frac{V_i}{V_s} = \left(\frac{Z_i}{R_s + Z_i}\right)$$

Sustituyendo valores conocidos.

$$\frac{V_i}{V_s} = \left(\frac{10.74}{100 + 10.74}\right)$$
$$\frac{V_i}{V_c} = 0.097$$

Al ver este valor de atenuación obtenida me doy cuenta que esta sucediendo dos posibles casos; o la eficiencia de este amplificador es lamentable o yo me estaré equivocando en alguna parte del ejercicio, pues de toda la amplificación posible solo estaremos aprovechando el 9.7 %.

Por lo tanto el valor de la la ganancia de tensión  $A_{Vs}$  sería:

$$A_{Vs} = 0.097 \cdot 236.82$$
 $R/$ 
 $A_{Vs} = 22.97$ 

II-2021 Página 15 de 15