

1) Supponiamo che entrambi i diodi siano in conduzione; pertanto, sostituiamo ai diodi, nello schema, i corrispondenti circuiti equivalenti. Dall'applicazione della *KVL* alla maglia comprendente i due diodi, la resistenza  $R_2$  ed il generatore  $V_{EE}$ , si ottiene:

$$V_{\gamma 1} + V_{EE} = V_{\gamma 2} + R_2 I_{D2},$$

da cui segue:

$$I_{D2} = \frac{V_{\gamma 1} - V_{\gamma 2} + V_{EE}}{R_2} \approx 1.0 \text{ mA}.$$

Siccome questa corrente è positiva, l'ipotesi fatta relativamente a  $D_2$  è corretta. Applicando la *KVL* al circuito comprendente il diodo  $D_1$ , la resistenza  $R_1$  e il generatore  $V_{CC}$ , si ha:

$$V_{CC} - V_{\gamma 1} = R_1 (I + I_{D2}),$$

da cui segue:

$$I = \frac{V_{CC} - V_{\gamma 1}}{R_1} - I_{D2} \approx 0.9 \text{ mA}.$$

Il fatto che anche questa corrente risulti positiva è in accordo con l'ipotesi fatta circa lo stato di  $D_1$  e pertanto il valore trovato per  $I$  è quello corretto. Infine, il potenziale  $V$  vale:

$$V = R_2 I_{D2} - V_{EE} \approx 0.0 \text{ V}.$$

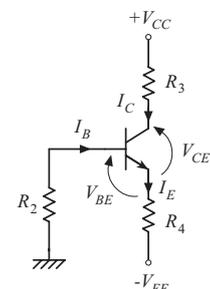
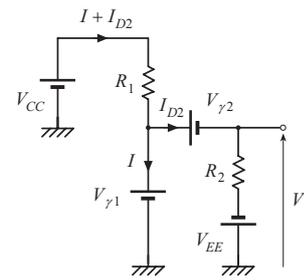
2) Considerando i condensatori dei circuiti aperti si ottiene lo schema di figura. Assumendo che il BJT sia in zona lineare, con  $V_{BE}$  pari a  $0.7 \text{ V}$ , applicando la *KVL* al circuito di ingresso si ha:

$$V_{EE} = V_{BE} + R_2 I_B + R_4 I_B (\beta + 1),$$

da cui segue:

$$I_B = \frac{V_{EE} - V_{BE}}{R_2 + R_4 (\beta + 1)} \approx 5.8 \text{ } \mu\text{A};$$

pertanto:



$$I_C = \beta I_B \approx 0.9 \text{ mA}.$$

Applicando la *KVL* al circuito di uscita si ha:

$$V_{CC} + V_{CE} = V_{CE} + R_3 I_C + R_4 I_E = V_{CE} + R_3 I_C + R_4 I_C \left(1 + \frac{1}{\beta}\right),$$

da cui segue:

$$V_{CE} = V_{CC} + V_{CE} - I_C \left[ R_3 + R_4 \left(1 + \frac{1}{\beta}\right) \right] \approx 12.0 \text{ V}.$$

Siccome  $V_{CE} > 0.7 \text{ V}$ , il BJT opera effettivamente in zona lineare. Nel punto di funzionamento i parametri del modello a  $\pi$  sono:

$$g_m = \frac{I_C}{V_T} \approx 33.2 \frac{\text{mA}}{\text{V}},$$

$$r_\pi = \frac{\beta}{g_m} \approx 4.5 \text{ k}\Omega,$$

così, il circuito equivalente per il piccolo segnale è quello mostrato in figura. Sostituendo i condensatori con dei cortocircuiti e ponendo:

$$R_p = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} \approx 75.0 \text{ k}\Omega,$$

si ottiene lo schema di figura. Infine, applicando il teorema di Thevenin al ramo a valle della linea tratteggiata in figura, il circuito si modifica come indicato, dove:

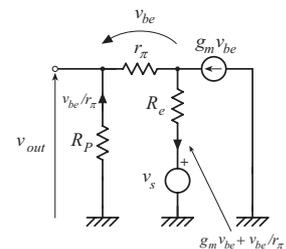
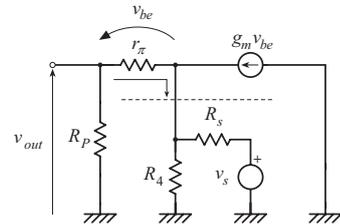
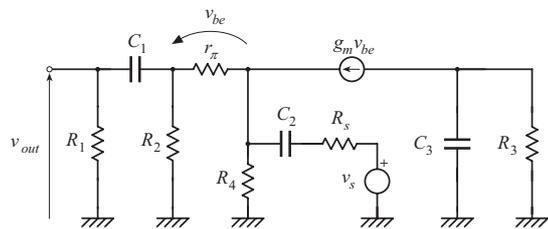
$$v_e = v_s \frac{R_4}{R_s + R_4},$$

$$R_e = \frac{R_s R_4}{R_s + R_4},$$

e quindi:

$$\frac{v_e}{v_s} = \frac{R_4}{R_s + R_4} \approx 1.0.$$

Applicando la *KVL* al circuito di uscita si ha:



$$v_e = -R_e \frac{v_{be}}{r_\pi} (1 + g_m r_\pi) - v_{be} - R_p \frac{v_{be}}{r_\pi} = -v_{be} \left[ 1 + \frac{R_p}{r_\pi} + \frac{R_e}{r_\pi} (1 + g_m r_\pi) \right],$$

da cui segue:

$$\frac{v_{be}}{v_e} = - \frac{1}{1 + \frac{R_p}{r_\pi} + \frac{R_e}{r_\pi} (1 + g_m r_\pi)} \approx 0.1.$$

Infine, siccome la corrente che attraversa la resistenza  $R_p$  vale  $v_{be}/r_\pi$ , si ha:

$$\frac{v_{out}}{v_{be}} = - \frac{R_p}{r_\pi} \approx -16.6.$$

Pertanto, il guadagno di tensione  $v_{out}/v_s$  vale:

$$\frac{v_{out}}{v_s} = \frac{v_{out}}{v_{be}} \frac{v_{be}}{v_e} \frac{v_e}{v_s} \approx 0.8.$$

Per stabilire l'impedenza di ingresso dell'amplificatore, calcoliamo inizialmente l'impedenza a monte della linea tratteggiata di figura. Allo scopo, come indicato in figura, applichiamo un generatore di forza elettromotrice  $v_r$  che eroga una corrente  $i_r$  e stabiliamo il rapporto  $v_r/i_r$ . Applicando la *KVL* al circuito considerato, la tensione  $v_r$  può esprimersi come:

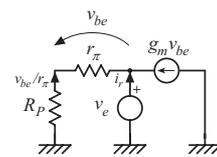
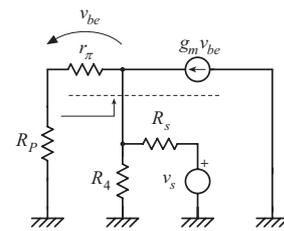
$$v_r = (r_\pi + R_p) \left( - \frac{v_{be}}{r_\pi} \right),$$

e, applicando la *KCL* al nodo del circuito, la corrente  $i_r$  si scrive come:

$$i_r = - \frac{v_{be}}{r_\pi} - g_m v_{be} = -v_{be} \frac{1 + g_m r_\pi}{r_\pi}.$$

Dividendo membro a membro queste due espressioni si trova:

$$R_r = \frac{v_r}{i_r} = \frac{(r_\pi + R_p) \left( - \frac{v_{be}}{r_\pi} \right)}{-v_{be} \frac{1 + g_m r_\pi}{r_\pi}} = \frac{r_\pi + R_p}{1 + g_m r_\pi} \approx 526.6 \Omega.$$



Nota  $R_r$  il circuito di ingresso dell'amplificatore si può modificare come indicato in figura, allora la resistenza di ingresso  $v_S/i_S$  vale:

$$R_i = R_S + \frac{R_4 R_r}{R_4 + R_r} \approx 554.4 \Omega.$$

