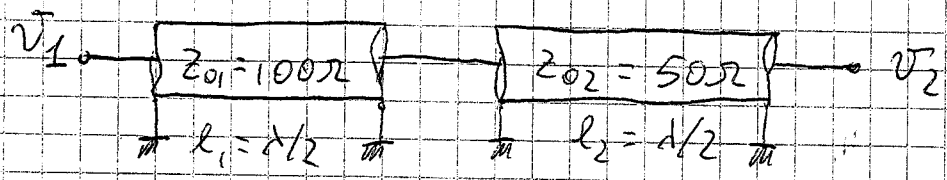


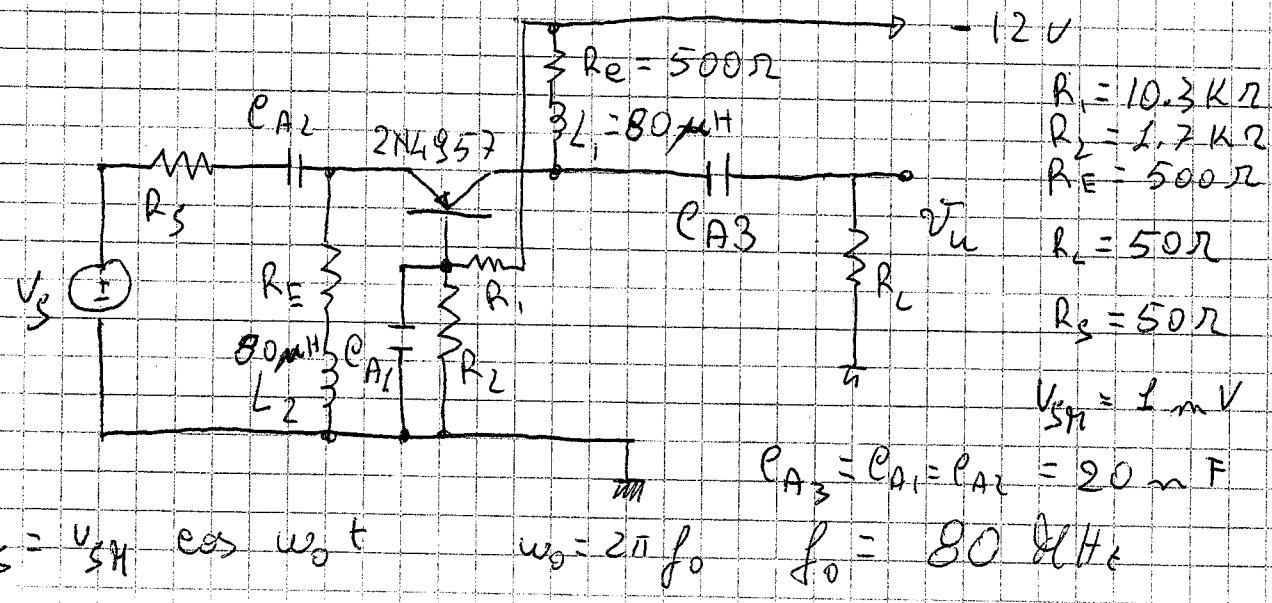
Elettronica delle Telecomunicazioni

09/09/99

A3 Calcolare il parametro S_{12} del quadriplo in figura.



B3 Con riferimento all'amplificatore in figura, valutare la corrente di uscita; progettare, quindi, i quadripoli di adattamento di ingresso e di uscita in modo da massimizzare la corrente di uscita. Calcolare, infine, tale corrente.



$$V_S = V_{SM} \cos \omega_0 t$$

$$\omega_0 = 2\pi f_0$$

$$C_{A3} = C_{A1} = C_{A2} = 20 \text{ nF}$$

$$f_0 = 80 \text{ MHz}$$

9/9/99

1

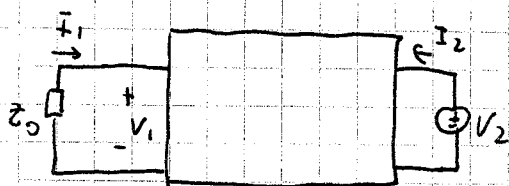
A) Per uno spezzone di linee lungo $\frac{l}{2} \Rightarrow \beta l = \pi$.
 Pertanto la tensione in ingresso e quella in uscita sono in controfase, indipendentemente dal carico e dall'impedenza caratteristica della linea.

$$V(l) = V^+ e^{j\beta l} + V^- e^{-j\beta l}$$

$$V\left(\frac{l}{2}\right) = -(V^+ + V^-) = -V(0) = V^+ + V^-$$

Per il calcolo di $S_{12} = \frac{b_1}{a_2} |_{a_1=0}$ si

chiude la prima linea su impedenza Z_0 .



Per quanto detto nella premessa

$$V_1 = -V_2$$

Inoltre

$$b_1 = \frac{1}{\sqrt{Z_0}} (V_1 - I_1 Z_0) = \frac{2V_1}{\sqrt{Z_0}}$$

$$a_2 = \frac{1}{\sqrt{Z_0}} (V_2 + I_2 Z_0) = 2V_2 \quad \text{poiché l'impedenza}$$

vista da V_2 è pari a Z_0 (come si calcola rapidamente tenendo conto del fatto che $\beta l = \pi$).

Pertanto

$$S_{12} = \frac{b_1}{a_2} = 1$$

9/9/99

2

B) Calcolo del punto di riposo:

$$V_B = V_{cc} \cdot \frac{R_2}{R_1 + R_2} = -1.7V$$

$$V_E = -1V$$

$$I_E = \frac{V_E}{R_E} = 2mA$$

Il partitore risulta pesante infatti:

$$I_{BQ} \approx 40 \mu A$$

$$R_{BB} = R_1 || R_2$$

$$R_{BB} I_{BQ} = 58mV \ll V_B$$

$$V_{EE} = V_{cc} + (R_E + R_E) I_E = -12 + 2 = -10V$$

Perché le capacità C_{A1} , C_{A2} , C_{A3} presentano una reattanza molto piccola ($\approx 0.08 \Omega$) si considerano dei c.c.

Si ottiene pertanto un amplificatore a base comune.

Dalle caratteristiche si ottiene

$$Y_{IB} = 56 - j8 mS$$

$$Y_{FB} = -56 + j8 mS$$

$$Y_{RB} = -0.1 j mS$$

$$Y_{OB} = 0.07 + j0.7 mS$$

Le induttanze L_1 ed L_2 presentano una reattanza pari a $28k\Omega$ pertanto possono essere considerate dei circuiti aperti per le RF.

Calcolo di G_T

9/9/99

13

$$G_T = \frac{4 G_{SV} G_{LV} |Y_F|^2}{(Y_{SV} + Y_I)(Y_{LV} + Y_O) - Y_R Y_F|^2}$$

$$Y_{SV} = Y_{LV} = 20 \text{ mS}$$

$$Y_R Y_F = 0.8 + j 5.6 \text{ mS}$$

$$|Y_F| = 56.5 \text{ mS}$$

$$Y_{SV} + Y_I = 76 - j 8 \text{ mS}$$

$$Y_{LV} + Y_O = 20.07 + j 0.7 \text{ mS}$$

$$G_T = \frac{5.1 \cdot 10^6}{2.33 \cdot 10^6} = 2.17 \quad \# \text{ vedi pag. 3}$$

S. calcola il fattore di Livvill per verificare se il quadrupolo è incondizionatamente stabile

$$\rho = \frac{|Y_R Y_F|}{2g_o - \text{Re}\{Y_R Y_F\}} = 0.8 < 1$$

Il transistor a base come risulta incondizionatamente stabile. Si ottiene quindi il massimo guadagno scegliendo opportunamente le terminazioni di ingresso e di uscita. Si ottiene:

$$G_{SVOPT} = \frac{\sqrt{[2g_o - \text{Re}\{Y_F Y_R\}]^2 - |Y_F Y_R|^2}}{2g_o} = 28.9 \text{ mS}$$

$$B_{SVOPT} = -b_i + \frac{\text{Im}\{Y_F Y_R\}}{2g_o} = 48 \text{ mS}$$

$$G_{LVOPT} = G_{SVOPT} \frac{g_o}{g_i} = 0.037 \text{ mS}$$

$$B_{LVOPT} = -b_o + \frac{\text{Im}\{Y_F Y_R\}}{2g_i} = -0.65 \text{ mS}$$

In corrispondenza si ottiene

$$G_{TMAX} = \frac{4 G_{SVOPT} G_{LVOPT} |Y_F|^2}{(Y_{SVOPT} + Y_I)(Y_{LVOPT} + Y_O) - Y_R Y_F|^2} = 285$$

$$Y_{SVOPT} + Y_I = 85.9 + j 40 \text{ mS}$$

$$Y_{LVOPT} + Y_O = 0.107 + j 0.053$$

9/9/99

In queste condizioni la potenza di uscita
vale

$$P_L = P_{AIN} \cdot G_{TRAT} = 0.71 \mu W$$

$$P_{AIN} = 0.25 \mu W$$

Perciò $P_L = \frac{V_{2n}^2}{2 R_L}$

si ottiene

$$V_{2n} = 8.4 \text{ mV} \quad I_{2n} = 16.8 \mu A$$

Si procede adesso, con le tecniche ben
note, al progetto delle reti: di adattamento,
per le quali si rimanda alle soluzioni
di compiti d'esame precedenti.

* segue da pag. 2

$$P_{AIN} = 2.5 \mu W$$

$$P_L = G_T P_{AIN} = 5.42 \mu W$$

$$V_{2n} = \sqrt{2 P_L R_L} = 0.7 \text{ mV}$$

$$I_{2n} = 1.4 \mu A$$