

Elettronica delle Telecomunicazioni

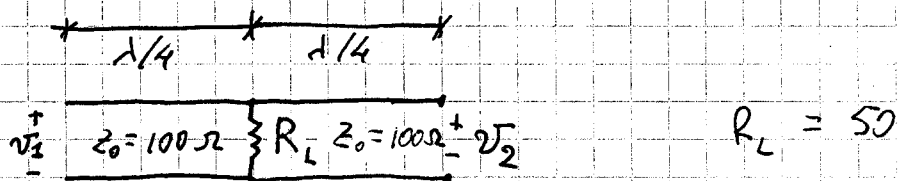
29/01/98

A] Utilizzando il transistor bipolare 2N4957 progettare un amplificatore alla frequenza di 200 MHz con le seguenti caratteristiche:

- 1) cifra di rumore pari a 2.5 dB,
- 2) guadagno di trasduttore pari a 46 dB.

Disentare, infine, la stabilità.

B] Calcolare il parametro S_{21} del quadripolo in figura.



29/1/98 1

A] Dalle caratteristiche risulta che per ottenere una cifra di rumore pari a 2.5 dB, con $I_{eq} = -2 \text{ mA}$, si possono scegliere due valori della resistenza vista dall'ingresso: $R_{sv} = 75 \text{ } \Omega$ o $600 \text{ } \Omega$.

Scegliendo $R_{sv} = 75 \text{ } \Omega$ e con i seguenti valori dei parametri y

$$y_i = 2.8 + 6.55 \text{ mS}$$

$$y_{sv} = 13.3 \text{ mS}$$

$$y_o = 0.1 + 1.55 \text{ mS}$$

$$y_R = -0.5 \text{ mS}$$

$$y_F = 53 - 22 \text{ I mS}$$

si ottiene:

$$y_{out1}(R_{sv}) = y_o - \frac{y_R y_F}{y_i + y_s} = 1.255 + 2.67 \text{ mS}$$

Poiché risulta, pensando ad una realizzazione a 2 stadi,

$$G_{TTOT} = G_{A1} \cdot G_{T2} = 46 \text{ dB}$$

$$\begin{aligned} \text{e } G_{A1} = G_{A1}(y_{sv}) &= \frac{|y_F|^2 G_{sv}}{\text{RE} \{ (y_o y_s + y_o y_i - y_R y_F) (y_i + y_{sv})^* \}} = \\ &= 115 \quad [20.6 \text{ dB}] \end{aligned}$$

dovrà essere

$$G_{T2} = 25 \text{ dB}$$

[E' evidente che con un solo stadio non e' possibile soddisfare entrambe le specifiche imposte, infatti: risulta $G_T \leq G_A = 20.6 \text{ dB}$ con $y_{sv} = 13.3 \text{ mS}$].

Pertanto il secondo stadio dovrà fornire un G_T fisso. A questo risultato si può giungere con

infinite coppie Y_{S12}, Y_{L12} . Per garantire la stabilità e facilitare la ricerca di una possibile coppia di impedenze si usano i profili di figg.

7, 8, 10, 11, 12 che forniscono, per determinati valori di k , la coppia di impedenze in corrispondenza delle quali si ha il massimo G_T .

Da fig. 7, con $G_T = 25 \text{ dB}$ e $f = 200 \text{ MHz}$ si ricerca $k = 4$ e, in corrispondenza

$$Y_{S12} = 26 - 26j \text{ mS}$$
$$Y_{L12} = 1 - 2.3j \text{ mS}$$

Per quanto concerne la stabilità si può affermare quanto segue:

1) Essendo $k > 1$ per il secondo stadio, la stabilità è garantita se le impedenze di sorgente e di carico hanno parte reale positiva. Ciò è certamente vero per l'impedenza di carico. Lo stesso dice per Y_{S12} che, però, può essere ottenuta per trasformazione di Y_{OUT1} solo se $\text{RE}\{Y_{OUT1}\} > 0$. Poiché $Y_{OUT1} = 1.25 + 2.67j \text{ mS}$ si può concludere che la stabilità del secondo stadio è garantita.

2) Per quanto riguarda il primo stadio, essendo $\text{RE}\{Y_{OUT1}\} > 0$, sull'uscita basta controllare che $\text{RE}\{Y_{L12}\} > 0$.

Si calcola, pertanto $Y_{IN2} = Y_I - \frac{Y_{LVF}}{Y_{OUT1} + Y_{L12}}$

Se $\text{RE}\{Y_{IN2}\} > 0$ nell'uscita ^{del I stadio} non si ha il rischio dell'insorgere di oscillazioni e

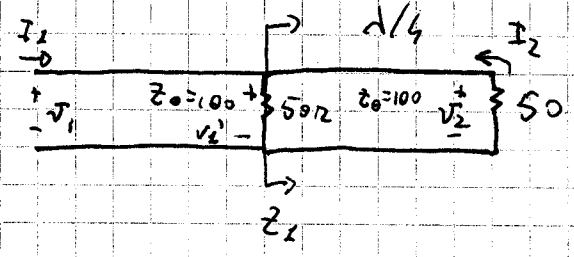
esta, infine, calcolare Y_{IN1} . Per fare ciò è necessario prima scegliere il quadrupolo

di adattamento tra l'uscita del primo e l'ingresso del secondo stadio. Se anche $\operatorname{Re}\{Y_{IN2}\} > 0$ non ci sono rischi di instabilità. Se $\operatorname{Re}\{Y_{IN2}\} \leq 0$ è opportuno, invece, coledare il BA del I stadio e controllare che risulti $|BA| < 1$.
 Per le reti di adattamento si rimanda alle soluzioni di compiti d'esame precedenti.

B3 Per definizione

$$S_{21} = \left. \frac{b_2}{a_1} \right|_{a_2=0}$$

Per tanto il circuito per il calcolo di S_{21} è il seguente:



limite $Z_L = 50 // 200 = 40 \Omega$

Dall'equazione sulla prima linea risulta

$$V_1 = V^+ e^{j\beta d/4} + V^- e^{-j\beta d/4} = V^+ \left[1 - \frac{V^-}{V^+} \right] \quad \text{dove } \frac{V^-}{V^+} = \Gamma = \frac{40 - 100}{100 + 40} = -0.43$$

$$= V^+ [1 + 0.43] = 1.43 V^+$$

$$V_1' = V^+ + V^- = V^+ (1 + \Gamma) = V^+ 0.57$$

$$V_1' = \frac{V_1}{1.43} \cdot 0.57 = -0.398 V_1$$

Dall'equazione sulla seconda linea:

$$V_2' = V^+ [1 - \Gamma'] = 1.33 V^+ \quad \text{con } \Gamma' = \frac{50 - 100}{50 + 100} = -0.33$$

$$V_2 = V^+ [1 + \Gamma'] = 0.67 V^+$$

$$V_2 = 0.67 \frac{V_2'}{1.33} = -0.5 V_2' = -0.5 (-0.398 V_1) = -0.2 V_1$$

$$S_{21} = \left. \frac{b_2}{a_1} \right|_{a_2=0} = \frac{V_2 - Z_0 I_2}{V_1 + Z_0 I_1} = \frac{2 V_2}{V_1 \left(1 + \frac{Z_0}{Z_{IN}} \right)} = -0.33 \quad (\text{con } Z_0 = 50 \Omega)$$