

Elettronica delle Telecomunicazioni

06/06/96

- A) Utilizzando il transistore bipolare MRF572 progettare un amplificatore, con frequenza centrale $f_0 = 1.6 \text{ GHz}$, che presenta le seguenti caratteristiche:
- i) Cifra di rumore: 2 dB
 - ii) Potenza disponibile di uscita: $100 \mu\text{W}$
 - iii) Potenza di uscita $70 \mu\text{W}$.

Collegare, inoltre, le potenze erogate dal generatore di segnale. [Reti di adattamento e parametri distribuiti].

$$V_{SN} = 50 \text{ mV} \quad Z_g = 50 \Omega \quad Z_L = 75 \Omega$$

$$V_{CE} = 6 \text{ V} \quad I_c = 5 \text{ mA}$$

- B) Con riferimento ad un mixer o diodi singolarmente bilanciato con impedenza di sorgente 50Ω e impedenza di uscita sulla porta a frequenza intermedia pari a 75Ω , collegare l'isolamento dell'impennaggio radiofrequenza sull'uscita a frequenza intermedia e il guadagno di conversione.

A Soluzione in forme abbreviate da non prendere ad esempio per la presentazione degli elaborati in sede d'esame

A) 1) $P_{A\text{IN}} = \frac{V_{\text{IN}}^2}{8 R_S} = 6.25 \mu\text{W}$

$$P_{A\text{OUT}} = 100 \mu\text{W}$$

$$G_A = 16 \rightarrow 12.04 \text{ dB}$$

P_{Sv} deve trovarsi all'intersezione tra il cerchio epuri G_A a 12 dB ed il cerchio epurimissimo a 2 dB.
Una delle due possibili soluzioni è

$$P_{Sv} = 0.2 \angle -160^\circ$$

Fixate le terminazioni di ingresso, quelle di uscita deve trovarsi su un cerchio equimissimatch a $G_T = 11.2$
(Si ricordi che $G_T = \frac{P_L}{P_{A\text{IN}}} = \frac{70 \mu\text{W}}{6.25 \mu\text{W}} = 11.2$)

In corrispondenza di P_{Sv} si ha $P_{\text{OUT}} = \frac{s_{22} + s_{12}s_{21}P_{Sv}}{1 - s_{12}P_{Sv}} = 0.35 \angle -75^\circ$
Ponendo

$$G_T(P_{Sv}) = 11.2 \approx \text{ottiene un cerchio}$$

di raggio $R = 0.45$ e centro $C = (0.06, 0.26)$

Sul cerchio suddetto si sceglie $\Gamma_{Lv} = 0.46$ per realizzare nel modo più semplice possibile l'ottavamento.

2) Per il calcolo delle potenze erogate dal generatore, si osserva che esse, essendo η_1 purissime non dissipative, coincidono con quelle in ingresso al quadripolo.

$$P_{\text{erogata}} = P_m = \frac{P_L}{G_P}$$

dove

$$G_P = \frac{[1 - (P_{Lv})^2][1 - s_{11}^2]}{|1 - s_{22}P_L|^2 (1 - |P_m|^2)} = 16$$

$$P_m = s_{11} + \frac{s_{12}s_{21}\Gamma_{Lv}}{1 - s_{22}P_L} \approx -0.65 \quad \underline{36}$$

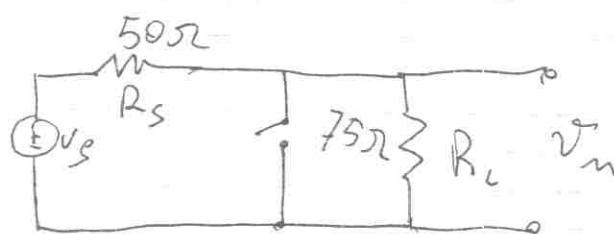
si risolve quindi

$$P_{in} = \frac{P_L}{G_p} = 4.3 \mu W$$

Si osserva infine che non ci sono problemi di stabilità, in quanto P_{in} e P_{out} rimangono, in modulo, minori di 1.

Per il progetto delle reti di collettamento e di polarizzazione del trasistor si rimanda ad esercizi precedenti.

B) Il circuito equivalente del mixer in oggetto è il seguente



La potenza disponibile a RF è

$$P_{APRF} = \frac{V_{SN}^2}{8R_S}$$

La tensione di uscita è

$$V_O = \left[\frac{1}{2} + \sum_{m=1}^{\infty} \frac{\sin m\pi/2}{m\pi/2} \cos m\omega_0 t \right] \frac{R_L}{R_L + R_S} V_{SN}$$

La componente a frequenze intermedie ha ampiezza

$$V_{UFIN} = \frac{1}{\pi} \frac{R_L}{R_L + R_S} V_{SN}$$

La corrispondente potenza in uscita è

$$P_{LF_I} = \frac{V_{UFIN}^2}{2R_L} = \frac{1}{\pi^2} \left(\frac{R_L}{R_L + R_S} \right)^2 V_{SN}^2 \frac{1}{2R_L}$$

Pertanto il guadagno di conversione rimette:

$$G_I = \frac{P_{LF_I}}{P_{APRF}} = 0.037 \quad (-10 \text{ dB})$$

L'ampiezza delle componenti di Tensione e RF

in uscita è

13

$$V_{RFFI} = \frac{R_L}{R_L + R_s} \frac{V_{en}}{2}$$

Pertanto l'elemento richiesto è

$$I_{RFFI} = \frac{\text{PARF}}{V_{RFFI}^2} 2R_L = 4e17.6 \quad (6.2 \text{ dB})$$