

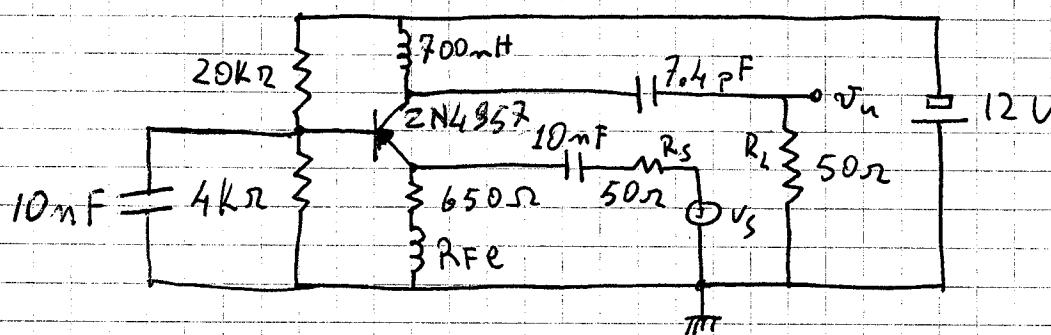
Eletttronica delle Telecomunicazioni

26/03/97

A) Con riferimento all'amplificatore in figura:

1) Calcolare il valore massimo istantaneo della corrente di collettore;

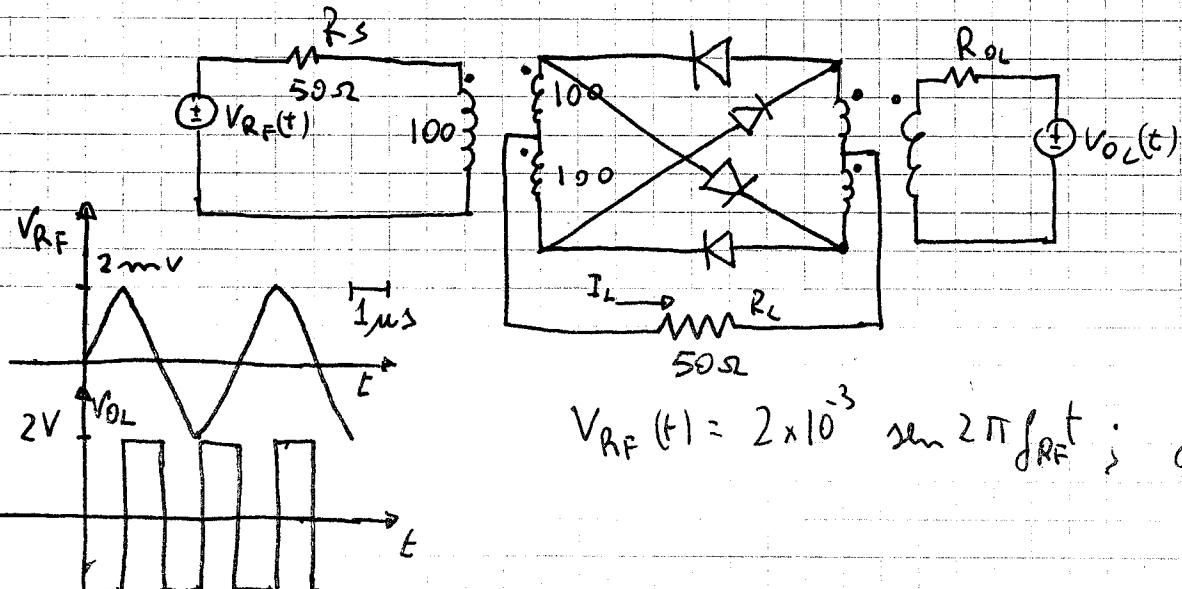
2) Modificare lo schema circolare in modo da ottenere la massima potenza di uscita, mantenendo costanti R_L ed R_S .



$$V_S = V_{SR} \cos 2\pi f_0 t ; \quad V_{SR} = 10 \text{ mV} ; \quad f_0 = 70 \text{ MHz}$$

Si assume $\beta_{90} = 0.05 \text{ ms}$ e $\beta_{25} = 0 \text{ ms}$

B) Con riferimento al mixer a diodi in figura, supponendo che funzioni in modo ideale, calcolare la potenza di uscita a frequenza $f_{T2} = f_{L2} - f_{A2}$ e disegnare l'andamento qualitativo della corrente I_L .



26/3/87 [1]

A) 1] Supponendo valide l'ipotesi di portatore presente in stazione, seguendo il procedimento descritto in esercizi precedenti:

$$V_B = -2 \text{ V}$$

$$V_E = -1.3 \text{ V}$$

$$I_E = 2 \text{ mA}$$

$$V_{EB} = -10 \text{ V}$$

Si ricavano quindi i parametri già base comune delle caratteristiche:

$$\gamma_{IB} = 57 - 73 \text{ ms}$$

$$\gamma_{FB} = -58 + 73 \text{ ms}$$

$$\gamma_{OB} = 0.05 + 0.45 \text{ ms}$$

$$\gamma_{RB} = 0 - 0.085 \text{ ms}$$

Inoltre risulta:

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

mentre, operando una trasformazione serie parallela del gruppo $R_s C$, l'impedenza di carico può essere descritta mediante il seguente bipolo (alle frequenze di lavoro)



$$\text{dove } R_p = R_c (1 + Q_s^2) = 1382 \Omega$$

$$C_p = C \frac{Q_s^2}{1 + Q_s^2} \approx C = 7.4 \mu\text{F}$$

$$Q_s = \frac{1}{R_L C w_0} = 6.2$$

Poiché il gruppo $L C_p$ risuona a $f = f_0 = 20 \text{ MHz}$, risulta

$$Z_{LV} = R_p \quad Y_{LV} = \frac{1}{R_p} \approx 0.5 \text{ mS}$$

Si può, a questo punto, calcolare il guadagno di trasduttore:

$$G_T = \frac{4 G_S g_{av} |Y_F|^2}{(g_i + g_o)(g_o + g_F) - |Y_R Y_F|^2} = 54.3$$

La potenza disponibile di ingresso è

$$P_{AIN} = \frac{V_{IN}^2}{2 \cdot 50} = 0.25 \text{ mW}$$

e quella di uscita risulta pari a

$$P_C = f_1 \cdot P_{AIN} = 13.6 \text{ mW}$$

Pertanto l'impiego I_{EN} della corrente di collettore è

$$I_{EN} = \sqrt{\frac{2 P_C}{R_P}} = 0. \text{ mA}$$

Il valore massimo istantaneo è $I_{ENX} = I_{EQ} + I_{EN} = 2.02 \text{ mA}$

2) Come si vede dalle caratteristiche si come si può verificare calcolando il valore del fattore di Linville, il guadagno è in condizioni terente stabile. Pertanto, il massimo guadagno si ottiene in condizioni di adattamento complesso coniugato in grana uscita. Le terminazioni che rendono tale adattamento sono $y_{SOPT} = b_{SOPT} + j b_{SOPT}$ e

$$y_{LOPT} = b_{LOPT} + j b_{LOPT} \quad \text{dove}$$

$$b_{SOPT} = \frac{\{[2g_i g_o - R_E \{Y_R Y_F\}]^2 - |Y_R Y_F|^2\}^{1/2}}{2g_o} = 23 \text{ mS}$$

$$b_{LOPT} = -g_i + \frac{\ln \{Y_R Y_F\}}{2g_o} = -12.4 \text{ mS}$$

$$f_{LOPT} = b_{SOP} \cdot \frac{g_o}{g_i} = 0.02 \text{ mS}$$

$$b_{LOPT} = -g_o + \frac{\ln \{Y_R Y_F\}}{2g_i} = -0.0 \text{ mS}$$

Per il dimensionamento dei guadagni di adattamento si rimanda alle soluzioni di esercizi d'esame precedenti.

B3) Sul secondario del trasformatore a RF rimane sempre collegata una resistenza di valore pari a $R_L = 50 \Omega$.

Poiché il rapporto spine è 100:100 le resistenze riportate al primario è ancora uguale a R_L .

Pertanto la tensione sul primario rimane

$$V_{RF1} = V_{RF} \cdot \frac{R_L}{R_L + R_S} = \frac{V_{RF}}{2}$$

La tensione del circuito è, quindi:

$$V_L = V_{RF2} \left(-2 \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\sin n\pi/2}{n\pi/2} \sin n\omega_0 t \right)$$

$$\text{dove } V_{RF2} = V_{RF1} = \frac{V_{RF}}{2}$$

Pertanto la componente a frequenze intermedie rimane:

$$V_{FIM} = \frac{1}{2} V_{RF2n} \cdot 2 \frac{2}{\pi} = V_{RF2n} \frac{2}{\pi} = V_{RFn} \frac{1}{\pi}$$

$$\text{dove } V_{RFn} = \text{mV.}$$

Le potenze di uscita è, quindi:

$$P_{F2} = \frac{V_{RFn}^2}{\pi^2} \frac{1}{2R_L} = 4.05 \text{ mW} \quad (\text{solo la componente a.F.I.})$$

L'andamento della I_L è

