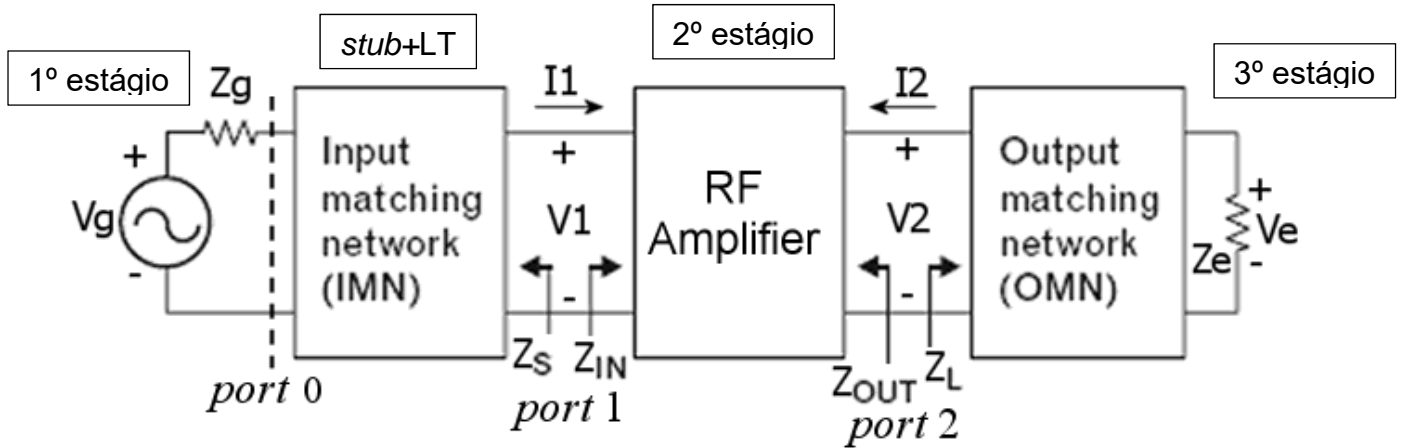


A figura abaixo mostra a interligação entre os 3 estágios de um amplificador de RF operando em $f = 3.5$ GHz. O gerador V_g com impedância $Z_g = 50\Omega$ é o Equivalente de Thévenin da saída do 1º estágio amplificador. A impedância Z_e é o Equivalente de Thévenin da entrada do 3º estágio amplificador. A impedância $Z_{IN} = 75 - j20\Omega$ é a impedância de entrada do 2º estágio, denominado “RF Amplifier” na figura.



O *Input Matching Network* (IMN) na figura acima é uma linha de transmissão (LT) do tipo *microstrip line* sem perdas com impedância característica $Z_0 = Z_g$ e com comprimento d . Na entrada da *microstrip line* é inserido um *stub série* construído com um cabo coaxial sem perdas de comprimento ℓ e com impedância característica $Z_0 = Z_g$.

Pede-se:

- Utilizando o cabo coaxial como um *open circuited stub* (malha sem contato com o condutor interno na terminação do cabo) obtenha reflexão zero no *port 0*. Obtenha as duas soluções possíveis para tanto, determinando os respectivos valores de ℓ e d .
- Repita a) utilizando o cabo coaxial como um *short circuited stub* (malha soldada ao condutor interno na terminação do cabo).

Solução:

$$f := 3.5 \cdot \text{GHz} \quad \lambda := \frac{c}{f} \quad \lambda = 0.086 \text{ m}$$

A rede de acoplamento com o *series stub* é conforme a Figura 1 a seguir, sendo, do enunciado, $Z_0=Z_0$ e $Z_L=Z_{IN}$:

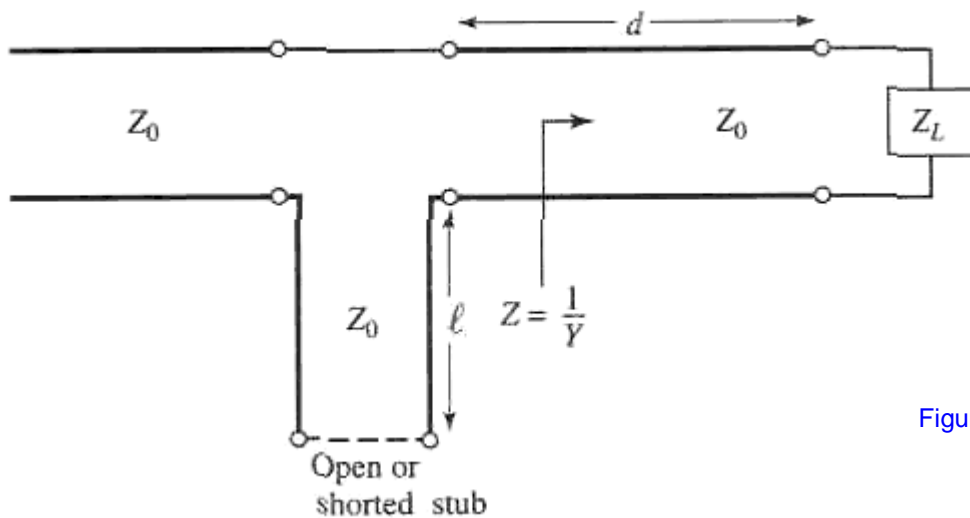


Figura 1

O acoplamento com *series stub* obedece ao seguinte equacionamento (vide Cap III notas de aula - Eqs 5.12 a 5.16):

$$Y_L = 1/Z_L = G_L + jB_L \quad (\#1)$$

$$Y_0 = 1/Z_0 \quad (\#2)$$

$$Z = R + jX = \frac{1}{Y} \quad (\#3)$$

$$t = \tan \beta d \quad (\#4)$$

$$R = \frac{G_L(1+t^2)}{G_L^2 + (B_L + Y_0 t)^2} \quad (\#5)$$

$$X = \frac{G_L^2 t - (Y_0 - t B_L)(B_L + t Y_0)}{Y_0 [G_L^2 + (B_L + Y_0 t)^2]} \quad (\#6)$$

$$t = \frac{B_L \pm \sqrt{G_L [(Y_0 - G_L)^2 + B_L^2]}/Y_0}{G_L - Y_0} \quad \text{for } G_L \neq Y_0 \quad (\#7)$$

$$t = -B_L/2Y_0 \quad \text{for } G_L = Y_0 \quad (\#8)$$

$$d/\lambda = \begin{cases} \frac{1}{2\pi} \tan^{-1} t & \text{for } t \geq 0 \\ \frac{1}{2\pi} (\pi + \tan^{-1} t) & \text{for } t < 0 \end{cases} \quad (\#9)$$

short circuited stub:

$$\frac{\ell_s}{\lambda} = \frac{1}{2\pi} \tan^{-1} \left(\frac{X_s}{Z_0} \right) = \frac{-1}{2\pi} \tan^{-1} \left(\frac{X}{Z_0} \right) \quad (\#10)$$

open circuited stub:

$$\frac{\ell_o}{\lambda} = \frac{-1}{2\pi} \tan^{-1} \left(\frac{Z_0}{X_s} \right) = \frac{1}{2\pi} \tan^{-1} \left(\frac{Z_0}{X} \right) \quad (\#11)$$

If length ℓ is negative, $\lambda/2$ can be added to give a positive result.

Do enunciado, temos: $Z_L := (75 - j \cdot 20) \cdot \Omega$ $Z_0 := 50 \cdot \Omega$

De (#1) e (#2): $Y_L := \frac{1}{Z_L}$ $G_L := \text{Re}(Y_L)$ $B_L := \text{Im}(Y_L)$ $Y_0 := \frac{1}{Z_0}$ $Y_0 = 0.02 \frac{1}{\Omega}$ $G_L = 0.012 \frac{1}{\Omega}$ $B_L = 3.32 \times 10^{-3} \frac{1}{\Omega}$

1ª solução: $s := -1 \rightarrow s = \{+1, -1\}$ e controla os dois possíveis valores do sinal algébrico em (#7)

De (#7) & (#8) temos:

$$t := \text{if} \left[G_L \neq Y_0, \left[\frac{B_L + s \cdot \sqrt{G_L \cdot [(Y_0 - G_L)^2 + B_L^2]}}{Y_0}, \frac{-B_L}{2 \cdot Y_0} \right], t = 0.422 \right]$$

De (#9): $d := \text{if} \left[t < 0, \left(\frac{\lambda}{2 \cdot \pi} \right) (\pi + \text{atan}(t)), \left(\frac{\lambda}{2 \cdot \pi} \right) \text{atan}(t) \right]$ $d = 5.446 \times 10^{-3} \text{ m} \rightarrow$ Comprimento da LT

De (#6): $X := \frac{G_L^2 \cdot t - (Y_0 - t \cdot B_L) \cdot (B_L + t \cdot Y_0)}{Y_0 \cdot [G_L^2 + (B_L + Y_0 \cdot t)^2]}$ $X = -26.141 \Omega$

A reatância $X = \text{Im}(Z)$ é cancelada pela reatância X_s do *stub* de comprimento l . Desta maneira: $X_s := -X$ $X_s = 26.141 \Omega$

De (#10): $l_s := \frac{\lambda}{2 \cdot \pi} \cdot \text{atan}\left(\frac{X_s}{Z_o}\right)$ $l_s := \text{if}\left(l_s < 0, l_s + \frac{\lambda}{2}, l_s\right)$ $l_s = 6.567 \times 10^{-3} \text{ m} \rightarrow$ Comprimento do *short circuited stub*

De (#11): $l_o := \frac{-\lambda}{2 \cdot \pi} \cdot \text{atan}\left(\frac{Z_o}{X_s}\right)$ $l_o := \text{if}\left(l_o < 0, l_o + \frac{\lambda}{2}, l_o\right)$ $l_o = 0.028 \text{ m} \rightarrow$ Comprimento do *open circuited stub*

Verificando se a impedância de entrada da LT +series stub é igual a Z_o : $Z_o \cdot \frac{Z_L + j \cdot Z_o \cdot \tan\left(\frac{2 \cdot \pi}{\lambda} \cdot d\right)}{Z_o + j \cdot Z_L \cdot \tan\left(\frac{2 \cdot \pi}{\lambda} \cdot d\right)} + j \cdot X_s = 50 \Omega \rightarrow$ OK!

2ª solução: $s := 1 \rightarrow s = \{+1, -1\}$ e controla os dois possíveis valores do sinal algébrico em (#7)

De (#7)& (#8) temos: $t := \text{if}\left[GL \neq Y_o, \left[\frac{BL + s \cdot \sqrt{GL \cdot [(Y_o - GL)^2 + BL^2]}}{GL - Y_o}, \frac{-BL}{2 \cdot Y_o}\right], t = -1.301\right]$

De (#9): $d := \text{if}\left[t < 0, \left(\frac{\lambda}{2 \cdot \pi}\right) \left(\pi + \text{atan}(t)\right), \left(\frac{\lambda}{2 \cdot \pi}\right) \text{atan}(t)\right]$ $d = 0.03 \text{ m} \rightarrow$ Comprimento da LT

De (#6): $X := \frac{GL^2 \cdot t - (Y_o - t \cdot BL) \cdot (BL + t \cdot Y_o)}{Y_o \cdot [GL^2 + (BL + Y_o \cdot t)^2]}$ $X = 26.141 \Omega$

A reatância $X = \text{Im}(Z)$ é cancelada pela reatância X_s do *stub* de comprimento l . Desta maneira: $X_s := -X$ $X_s = -26.141 \Omega$

De (#10): $l_s := \frac{\lambda}{2 \cdot \pi} \cdot \text{atan}\left(\frac{X_s}{Z_o}\right)$ $l_s := \text{if}\left(l_s < 0, l_s + \frac{\lambda}{2}, l_s\right)$ $l_s = 0.036 \text{ m} \rightarrow$ Comprimento do *short circuited stub*

De (#11): $l_o := \frac{-\lambda}{2 \cdot \pi} \cdot \text{atan}\left(\frac{Z_o}{X_s}\right)$ $l_o := \text{if}\left(l_o < 0, l_o + \frac{\lambda}{2}, l_o\right)$ $l_o = 0.015 \text{ m} \rightarrow$ Comprimento do *open circuited stub*

Verificando se a impedância de entrada da LT +series stub é igual a Z_o : $Z_o \cdot \frac{Z_L + j \cdot Z_o \cdot \tan\left(\frac{2 \cdot \pi}{\lambda} \cdot d\right)}{Z_o + j \cdot Z_L \cdot \tan\left(\frac{2 \cdot \pi}{\lambda} \cdot d\right)} + j \cdot X_s = 50 \Omega \rightarrow$ OK!