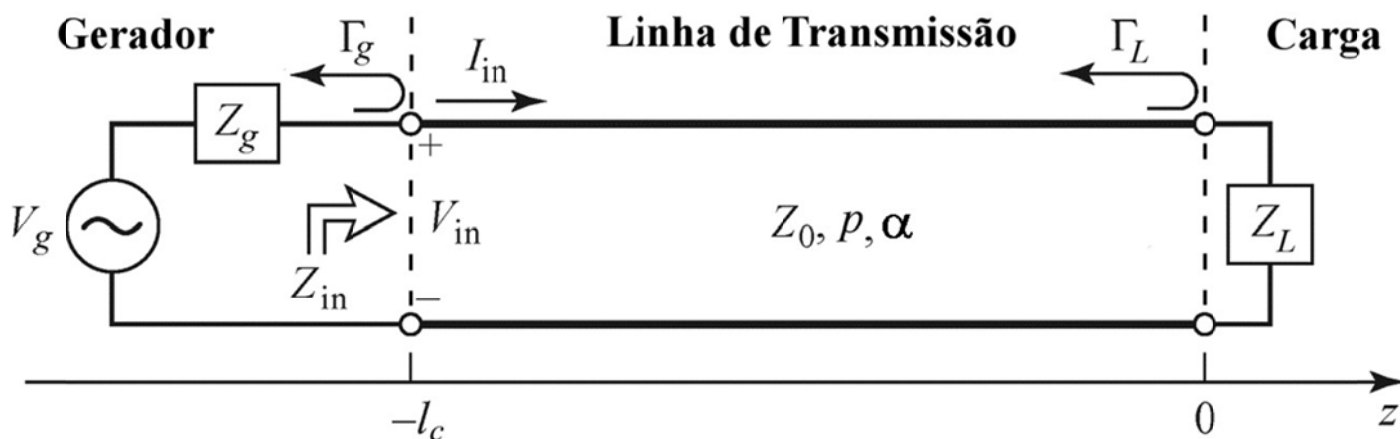


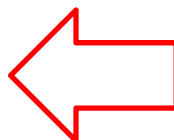
Um transmissor (TX) representado pelo “Gerador” na figura abaixo opera em 3.5GHz e é conectado através de uma linha de transmissão a uma antena cuja impedância de entrada é representada pela impedância Z_L na figura abaixo. A linha de transmissão é um cabo coaxial de $l_c = 15\text{m}$ de comprimento com impedância característica $Z_0 = 50\ \Omega$ e fator de perdas $\alpha = 3.6\text{dB}/100\text{m}$. O descasamento entre a impedância de carga Z_L e a impedância característica Z_0 do cabo é tal que a VSWR (=ROE) medida na entrada do cabo é VSWR=5.0.



Para a situação operacional dada **determine**:

- A perda (atenuação) de potência em dB do cabo de comprimento l_c na situação operacional com a VSWR dada.
- A perda (atenuação) de potência em dB do cabo de comprimento l_c na situação operacional em que a VSWR=1.0.
- Determine a perda (atenuação) de potência adicional em dB em relação a situação (b) que o cabo exibe pelo fato de operar com o valor de VSWR > 1.0 dado no enunciado.

Homework: Refazer este exercício p/ $\alpha = 1.8\text{dB}/100\text{m}$.



Referências bibliográficas

- [1] Microwave Engineering 4th - Pozar - JohnWiley & Sons – 2012
- [2] Microwave and RF Design: A Systems Approach - Steer - SciTech Publishing, Inc. - 2010

Solução :

Do enunciado são dados:

$$\alpha := 3.6 \frac{1}{\text{m}} \rightarrow \text{perda no cabo em dB/100m} \quad \alpha_{\text{dB}} := \frac{\alpha}{100 \cdot 8.686} \rightarrow \alpha = 4.145 \times 10^{-3} \text{ m}^{-1} \rightarrow \text{perda no cabo em Np/m}$$

$$Z_0 := 50 \Omega \rightarrow \text{Impedância característica do cabo}$$

$$l_c := 15 \text{ m} \rightarrow \text{Comprimento do cabo}$$

$$\text{SWR}_i := 5 \rightarrow \text{ROE medida na entrada do cabo}$$

a) A relação entre coeficiente de reflexão e ROE na entrada e saída do cabo

é:

$$|\Gamma_i| = |\Gamma_L| \cdot e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c} \rightarrow \text{Relação entre o módulo do coeficiente de reflexão } \Gamma_i \text{ na entrada do cabo e o módulo do coeficiente de reflexão } \Gamma_L \text{ na saída do cabo (vide (2.90) de [1])}$$

$$|\Gamma_i| = \frac{\text{SWR}_i - 1}{\text{SWR}_i + 1} \rightarrow \text{SWR}_i \text{ é a ROE medida na entrada do cabo}$$

$$|\Gamma_L| = \frac{\text{SWRL} - 1}{\text{SWRL} + 1} \rightarrow \text{SWRL é a ROE medida na saída do cabo (medida na carga ZL)}$$

Das relações acima:

$$\frac{|\Gamma_i|}{|\Gamma_L|} = e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c} = \frac{\frac{\text{SWR}_i - 1}{\text{SWR}_i + 1}}{\frac{\text{SWRL} - 1}{\text{SWRL} + 1}}$$

Isolando SWRL:

$$\text{SWRL} := \frac{\frac{e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c} \cdot (\text{SWR}_i + 1)}{\text{SWR}_i - 1} + 1}{\frac{e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c} \cdot (\text{SWR}_i + 1)}{\text{SWR}_i - 1} - 1} \rightarrow \text{SWRL} = 7.161$$

O módulo do coeficiente de reflexão na entrada e na saída do cabo (na carga) é:

$$|\Gamma_L| = \frac{\text{SWRL} - 1}{\text{SWRL} + 1} \rightarrow |\Gamma_L| = 0.755$$

$$|\Gamma_i| = \frac{\text{SWR}_i - 1}{\text{SWR}_i + 1} \rightarrow |\Gamma_i| = 0.667$$

A potência PL na saída do cabo e a potência Pin na entrada do cabo são dadas por:

$$P_L = \frac{(|V_{oP}|)^2}{Z_0} \cdot [1 - (|\Gamma_L|)^2] \quad (\text{eq (2.93) de [1]})$$

$$P_{in} = \frac{(|V_{oP}|)^2}{Z_0} \cdot [e^{2 \cdot \alpha \cdot l_c} - (|\Gamma_L|)^2 \cdot e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c}] \quad (\text{eq (2.92) de [1]})$$

A expressão $-10 \log(P_L/P_{in})$ define em dB a atenuação de potência "Att" do cabo de comprimento l_c :

$$\text{Att} := -10 \cdot \log \left[\frac{[1 - (|\Gamma_L|)^2]}{[e^{2 \cdot \alpha \cdot l_c} - (|\Gamma_L|)^2 \cdot e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c}]} \right] \quad \text{Att} = 1.652 \text{ dB}$$

Note que a expressão de Att acima independe de Z_0 ser real (linha sem perdas) ou Z_0 ser complexa (linha com perdas).

b) Se $SWR_i=1.0$ então a consequência é $SWRL=1.0$ (vide acima expressão de $SWRL$ em função de SWR_i) e, portanto, resulta que $\frac{\Gamma_L}{\Gamma_{in}} = 0$. Daí, a atenuação de potência "Att1_1" do cabo de comprimento l_c sob $SWR_i=SWRL=1.0$ é:

$$Att1_1 := -10 \cdot \log \left[\frac{1 - (|\Gamma_L|)^2}{e^{2 \cdot \alpha \cdot l_c} - (|\Gamma_L|)^2 \cdot e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c}} \right] \quad Att1_1 = 0.54 \text{ dB}$$

c) A atenuação de potência adicional "Att_add" que o cabo exibe pelo fato de operar com o valor de $VSWR > 1.0$ dado no enunciado é calculada através de:

$$Att_add := Att - Att1_1 \quad Att_add = 1.112 \text{ dB}$$

Moral da estória: Sempre fazer um cabo com perdas operar com a menor $VSWR$ possível para efeito de minimizar a perda de potência adicional à perda de potência intrínseca do cabo (definida pelo fator de perdas α do cabo), perda adicional que é imposta pelo fato de a $VSWR$ não ser unitária.

Solução :

Do enunciado são dados:

$$\alpha := 1.8 \frac{1}{\text{m}} \rightarrow \text{perda no cabo em dB/100m} \quad \alpha := \frac{\alpha}{100 \cdot 8.686} \rightarrow \alpha = 2.072 \times 10^{-3} \text{ m}^{-1} \rightarrow \text{perda no cabo em Np/m}$$

$$Z_0 := 50 \Omega \rightarrow \text{Impedância característica do cabo}$$

$$l_c := 15 \text{ m} \rightarrow \text{Comprimento do cabo}$$

$$\text{SWR}_i := 5 \rightarrow \text{ROE medida na entrada do cabo}$$

a) A relação entre coeficiente de reflexão e ROE na entrada e saída do cabo

é:

$$|\Gamma_i| = |\Gamma_L| \cdot e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c} \rightarrow \text{Relação entre o módulo do coeficiente de reflexão } \Gamma_i \text{ na entrada do cabo e o módulo do coeficiente de reflexão } \Gamma_L \text{ na saída do cabo (vide (2.90) de [1])}$$

$$|\Gamma_i| = \frac{\text{SWR}_i - 1}{\text{SWR}_i + 1} \rightarrow \text{SWR}_i \text{ é a ROE medida na entrada do cabo}$$

$$|\Gamma_L| = \frac{\text{SWRL} - 1}{\text{SWRL} + 1} \rightarrow \text{SWRL é a ROE medida na saída do cabo (medida na carga ZL)}$$

Das relações acima:

$$\frac{|\Gamma_i|}{|\Gamma_L|} = e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c} = \frac{\frac{\text{SWR}_i - 1}{\text{SWR}_i + 1}}{\frac{\text{SWRL} - 1}{\text{SWRL} + 1}}$$

Isolando SWRL:

$$\text{SWRL} := \frac{\frac{e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c} \cdot (\text{SWR}_i + 1)}{\text{SWR}_i - 1} + 1}{\frac{e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c} \cdot (\text{SWR}_i + 1)}{\text{SWR}_i - 1} - 1} \rightarrow \text{SWRL} = 5.883$$

O módulo do coeficiente de reflexão na entrada e na saída do cabo (na carga) é:

$$|\Gamma_L| = \frac{\text{SWRL} - 1}{\text{SWRL} + 1} \rightarrow |\Gamma_L| = 0.709$$

$$|\Gamma_i| = \frac{\text{SWR}_i - 1}{\text{SWR}_i + 1} \rightarrow |\Gamma_i| = 0.667$$

A potência PL na saída do cabo e a potência Pin na entrada do cabo são dadas por:

$$P_L = \frac{(|V_{oP}|)^2}{Z_0} \cdot [1 - (|\Gamma_L|)^2] \quad (\text{eq (2.93) de [1]})$$

$$P_{in} = \frac{(|V_{oP}|)^2}{Z_0} \cdot [e^{2 \cdot \alpha \cdot l_c} - (|\Gamma_L|)^2 \cdot e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c}] \quad (\text{eq (2.92) de [1]})$$

A expressão $-10 \log(P_L/P_{in})$ define em dB a atenuação de potência "Att" do cabo de comprimento l_c :

$$\text{Att} := -10 \cdot \log \left[\frac{[1 - (|\Gamma_L|)^2]}{[e^{2 \cdot \alpha \cdot l_c} - (|\Gamma_L|)^2 \cdot e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c}]} \right] \quad \text{Att} = 0.756 \text{ dB}$$

Note que a expressão de Att acima independe de Z_0 ser real (linha sem perdas) ou Z_0 ser complexa (linha com perdas).

b) Se $SWR_i=1.0$ então a consequência é $SWRL=1.0$ (vide acima expressão de $SWRL$ em função de SWR_i) e, portanto, resulta que $\frac{\Gamma_L}{\Gamma_{in}} = 0$. Daí, a atenuação de potência "Att1_1" do cabo de comprimento l_c sob $SWR_i=SWRL=1.0$ é:

$$Att1_1 := -10 \cdot \log \left[\frac{1 - (|\Gamma_L|)^2}{e^{2 \cdot \alpha \cdot l_c} - (|\Gamma_L|)^2 \cdot e^{-2 \cdot \alpha \cdot l_c}} \right] \quad Att1_1 = 0.27 \text{ dB}$$

c) A atenuação de potência adicional "Att_add" que o cabo exhibe pelo fato de operar com o valor de $VSWR > 1.0$ dado no enunciado é calculada através de:

$$Att_add := Att - Att1_1 \quad Att_add = 0.486 \text{ dB}$$

Moral da estória: Sempre fazer um cabo com perdas operar com a menor $VSWR$ possível para efeito de minimizar a perda de potência adicional à perda de potência intrínseca do cabo (definida pelo fator de perdas α do cabo), perda adicional que é imposta pelo fato de a $VSWR$ não ser unitária.