### 第1章 均匀传输线理论

- 1.1均匀传输线方程及其解
- 1.2传输线阻抗与状态参量
- 1.3无耗传输线的状态分析
- 1. 4传输线的传输功率、效率与损耗
- 1.5阻抗匹配
- 1.6史密斯原图及其应用
- 1.7同轴线的特性阻抗

#### 一、传输功率与效率(Transmitted Power and **Transmission Efficiency**)

 $\bullet$ (1)设传输线均匀且 $\gamma$ = $\alpha$ +j $\beta$ ( $\alpha$  $\neq$ 0), 则沿线电压、 电流的解为

$$\begin{cases} U(z) = A_{l} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} + \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ I(z) = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right] \\ 1 = \frac{A_{l}}{Z_{0}} \left[ e^{\alpha z} e^{-j\beta z} - \Gamma_{l} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \right]$$

(2)假设**Z<sub>0</sub>为实数**,  $\Gamma_i = |\Gamma_1| e^{j\varphi_i}$ ,由电路理论可知,传输线上任一点 z处的传输功率为

$$P_{t}(Z) = \frac{1}{2} Re[U(z)I^{*}(z)]$$
  
 $= \frac{|A_{l}|^{2}}{2Z_{0}} e^{2az} [1 - |\Gamma_{l}|^{2} e^{-4az}]$  结论:无耗线上的位置无关。  
 $= P_{in}(z) - P_{r}(z)(1 - 4 - 2)$   $P_{in}(z)$ 为入射的  $P_{r}(z)$ 为反射的

结论:无耗线上负载吸收的功率与传输

$$P_{in}(z)$$
为入射波功率  $P_{r}(z)$ 为反射波功率

$$\begin{split} P_{t}(Z) &= \frac{1}{2} Re[U(z)I^{*}(z)] \\ &= \frac{1}{2} Re \Big[ V(z)I^{*}(z) \Big] \\ &= \frac{1}{2} Re \bigg\{ A_{1} \Big[ e^{\alpha z} e^{j\beta z} + \Gamma_{1} e^{-\alpha z} e^{-j\beta z} \Big] \frac{A_{1}^{*}}{Z_{0}} \Big[ e^{\alpha z} e^{-j\beta z} - \Gamma_{l}^{*} e^{-\alpha z} e^{j\beta z} \Big] \bigg\} \end{split}$$

$$= \frac{|A_1|^2}{2Z_0} \text{Re} \left[ e^{2az} - \Gamma_l^* e^{j2\beta z} + \Gamma_1 e^{-j2\beta z} - |\Gamma_1|^2 e^{-2az} \right]$$

$$= \frac{|A_1|^2}{2Z_0} \operatorname{Re} \left[ e^{2az} - |\Gamma_1| e^{j(2\beta z - \phi_l)} + |\Gamma_1| e^{-j(2\beta z - \phi_l)} - |\Gamma_1|^2 e^{-2az} \right]$$

$$= \frac{\left|\mathbf{A}_{1}\right|^{2}}{2Z_{0}} \operatorname{Re}\left[\left(1 - \left|\mathbf{\Gamma}_{1}\right|^{2}\right) e^{2\operatorname{az}} - \mathrm{j}\left|\mathbf{\Gamma}_{1}\right| \sin\left(2\beta z - \phi_{l}\right)\right]$$

$$= \operatorname{Re}\left[P_{l} - j2\omega(W_{m} - W_{e})\right]$$

$$= \frac{\left|A_{1}\right|^{2}}{27} e^{2az} \left[1 - \left|\Gamma_{1}\right|^{2} e^{-4az}\right]$$

$$2Z_0$$

$$= P_{in}(z) - P_r(z)$$

## 一、传输功率与效率(Transmitted Power and Transmission Efficiency)

◆(3)入射波功率、反射波功率和传输功率可直接由下式计算

$$P_{in}(z) = \frac{|U_{+}(z)|^{2}}{2Z_{0}}(1-4-3)$$

$$P_r(z) = \frac{|U_-(z)|^2}{2Z_0} = \frac{|U_+(z)|^2 |\Gamma_1|^2 e^{-4\alpha z}}{2Z_0} = |\Gamma_1|^2 e^{-4\alpha z} P_{in}(z)(1-4-4)$$

$$P_{t}(z) = P_{in}(z) - P_{r}(z) = (1 - |\Gamma_{1}|^{2} e^{-4az}) P_{in}(z) (1 - 4 - 5)$$

# 一、传输功率与效率(Transmitted Power and Transmission Efficiency)

◆(4)设传输线总长为I,将z=I代入式(1-4-2),则始端传输功率为

$$P_{t}(l) = \frac{|A_{l}|^{2}}{2Z_{0}} e^{2al} \left[1 - |\Gamma_{l}|^{2} e^{-4al} \right] (1 - 4 - 6)$$

◆(5)终端负载在z=0处, 故负载吸收功率为

$$P_t(0) = \frac{|A_I|^2}{2Z_0} [1 - |\Gamma_I|^2] (1 - 4 - 7)$$

◆(6)可得传输线的传输效率为

$$P_{t}(z) = \frac{1}{2} \text{Re}[U(z)I^{*}(z)]$$

$$= \frac{|A_{1}|^{2}}{2Z_{0}} e^{2az} [1 - |\Gamma_{1}|^{2} e^{-4az}]$$

$$= P_{in}(z) - P_{r}(z) (1 - 4 - 2)$$

$$\eta = \frac{\text{负载吸收功率} P_t(0)}{\text{始端传输功率} P_t(l)} = \frac{1 - |\Gamma_I|^2}{e^{2al} [1 - |\Gamma_I|^2 e^{-4al}]} (1 - 4 - 8)$$

# 一、传输功率与效率(Transmitted Power and Transmission Efficiency)

◆(6)可得传输线的传输效率为

$$\eta = \frac{\text{负载吸收功率} P_t(0)}{\text{始端传输功率} P_t(l)} = \frac{1 - |\Gamma_I|^2}{e^{2al} [1 - |\Gamma_I|^2 e^{-4al}]} (1 - 4 - 8)$$

◆当负载与传输线阻抗匹配时,即|**Γ**||=0,此时传输效率最高,其值为

$$\eta_{max} = e^{-2al} (1 - 4 - 9)$$

- 中传输效率取决于传输线的损耗和终端匹配情况
- $\phi$ 对于无耗匹配传输线  $\eta = 1$

- 一、传输功率与效率(Transmitted Power and Transmission Efficiency)
- ◆(7)工程上,功率值常用分贝来表示,常用的参考单位有1 mW和1 W。
- $\Phi$ 如果用**1mW**作参考, 则分贝表示为P(dBm) = 10 lgP(mW)
- 1mW=0dBm,10mW=10dBm, 1W=30dBm,0.1mW=-10dBm
- $\Phi$ 如果用**1W**作参考,则分贝表示为 P(dBW) = 10lgP(W) 1W=0dBW, 10 W=10dBW, 0.1 W=-10 dBW

$$P_{r}(z) = \frac{|U_{-}(z)|^{2}}{2Z_{0}} = \frac{|U_{+}(z)|^{2}|\Gamma_{1}|^{2}e^{-4\alpha z}}{2Z_{0}} = |\Gamma_{1}|^{2}e^{-4\alpha z}P_{in}(z)(1-4-4)$$

### 二、回波损耗和插入损耗( Return Loss and Insertion Loss)

- ◆1、回波损耗
- +①定义为入射波功率与反射波功率之比,通常用分贝表示

$$L_r(z) = 10 \lg \frac{P_{in}}{P_r} dB (1 - 4 - 10)$$

$$\Phi$$
②由式(**1-4-4**)得
$$L_r(z) = 10 \lg \frac{1}{\left|\Gamma_l\right|^2 e^{-4\alpha z}} = -20 \lg \left|\Gamma_l\right| + 2(8.686 \alpha z) dB (1 - 4 - 11)$$

- +③对于无耗线, α=0,  $L_r$ 与z无关, 即  $L_r(z) = -20 \lg |\Gamma_1| dB(1-4-12)$
- Φ④若负载匹配,则|Γ<sub>I</sub>|=0, Lr→∞,表示无反射波功率。

- 二、回波损耗和插入损耗(Return Loss and Insertion Loss)
- ◆2、插入损耗(或反射损耗Reflection Loss)(功率失配的度量)
- +①定义入射波功率与传输功率之比,通常用分贝表示

$$L_{i} = 10 \lg \frac{P_{in}}{P_{i}} dB (1 - 4 - 13)$$

⊕②由式 (1-4-5) 得

$$L_{i} = 10 \lg \frac{1}{1 - |\Gamma_{l}|^{2} e^{-4\alpha z}} (1 - 4 - 14)$$

+③不考虑其他损耗,即α=0,则

$$L_{i} = 10 \lg \frac{1}{1 - |\Gamma_{I}|^{2}} = 20 \lg \frac{\rho + 1}{2\sqrt{\rho}} (1 - 4 - 15)$$

 $P_{t}(z) = P_{in}(z) - P_{r}(z) = (1 - |\Gamma_{l}|^{2} e^{-4az}) P_{in}(z) (1 - 4 - 5)$ 

包括:输入和输出失配损耗和 其他电路损耗(导体损耗、介质损耗、辐射损耗)。

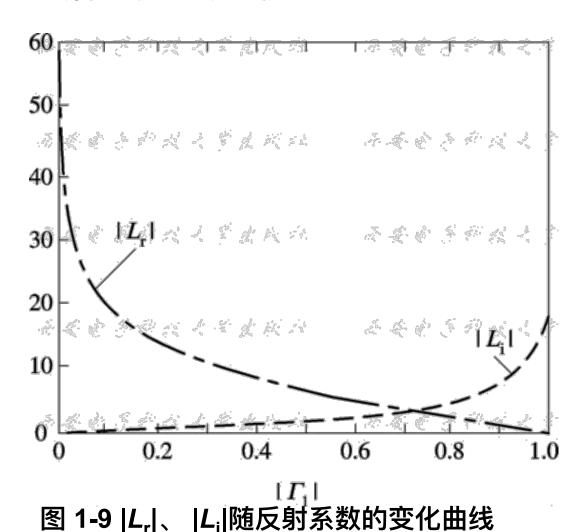
式中, ρ为传输线上驻波系数。此时,由于插入损耗仅取决于失配情况,故又称为**失配损耗**。

- 二、回波损耗和插入损耗(Return Loss and Insertion Loss)
- ◆3、回波损耗与插入损耗的比较
- ◆回波损耗和插入损耗虽然都与反射信号即反射系数有关。
- Φ回波损耗取决于反射信号本身的损耗, |Γ<sub>|</sub>|越大,则|L<sub>|</sub>|越小;
- ◆插入损耗|L<sub>i</sub>|则表示反射信号引起的负载功率的减小(失配), |Γ<sub>i</sub>|越大,则|L<sub>i</sub>|也越大。
- ◆图1-9是回波损耗|L,|和插入损耗|L,|随反射系数的变化曲线。

$$L_r(z) = 10 \lg \frac{1}{|\Gamma_l|^2 e^{-4\alpha z}} = -20 \lg |\Gamma_l| + 2(8.686 \alpha z) dB (1 - 4 - 11)$$

$$L_{i} = 10 \lg \frac{1}{1 - |\Gamma_{l}|^{2} e^{-4\alpha z}} (1 - 4 - 14)$$

- 二、回波损耗和插入损耗( Return Loss and Insertion Loss)
- ◆3、回波损耗与插入损耗的比较



[例1-4]现有同轴型三路功率分配器,如图1-10所示,设该功分器在 2.5GHz-5.5GHz频率范围内其输入端的输入驻波比均≤1.5,插入 损耗为0.5dB,设输入功率被平均地分配到各个输出端口,试计算: (1)输入端的回波损耗(用分贝表示);

- (2)每个输出端口得到输出功率与输入端总输入功率的比值(用百分 比表示)。
- ◆解:(1)由于驻波比为1.5,因而反射系数的大小为

$$\begin{split} |\Gamma_{\rm l}| = \frac{\rho - 1}{\rho + 1} = 0.2 \\ 故输入端的回波损耗为 \end{split}$$

$$L_r = 101 \text{g} \frac{P_{in}}{P_r} = -201 \text{g} |\Gamma_l| = 13.98 \text{(dB)} \frac{1}{\text{Max}}$$

$$P_r = 0.04 P_{in}$$

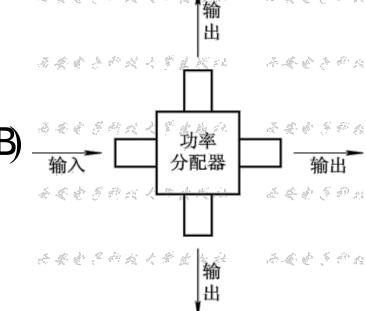


图1-10 三路功率分配示意图

[例1-4]现有同轴型三路功率分配器,如图1-10所示,设该功分器在 2.5GHz-5.5GHz频率范围内其输入端的输入驻波比均小于等于1.5, 插入损耗为0.5dB,设输入功率被平均地分配到各个输出端口,试 计算:

(2)每个输出端口得到输出功率与输入端总输入功率的比值(用百分 比表示)。

◆解:(2)设传输功率为P<sub>t</sub>,由于插入损耗为0.5dB,故

$$L_i = 101g \frac{P_{in}}{P_t} = 0.5$$

有

$$P_{\rm t} = 0.89 P_{\rm in}$$

该功率均匀分配到三个端口,则每个输 出端口得到输出功率与输入端口总输入 

JACKER KARRE 在长金子前次

图1-10 三路功率分配示意图

[例1-4]现有同轴型三路功率分配器,如图1-10所示,设该功分器在2.5GHz-5.5GHz频率范围内其输入端的输入驻波比均小于等于1.5,插入损耗为,设输入功率被平均地分配到各个输出端口,试计算:

- (1)输入端的回波损耗(用分贝表示);
- (2)每个输出端口得到输出功率与输入端总输入功率的比值(用百分比表示)。
- ◆解:因此有

$$P_{\rm in} = P_{\rm r} + 3P_{\rm out} + P_{\rm i}$$

可见,输入功分器的功率分可分为反射

功率,输出功率和损耗功率三部分。

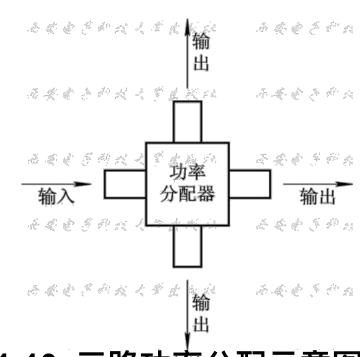


图1-10 三路功率分配示意图

作业: 1.8,1.9