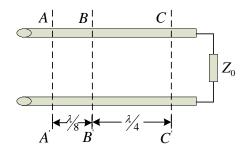
第二章作业

1、均匀无耗传输线的特性阻抗 $Z_0 = 50\Omega$,负载电流 $I_L = -2jA$,负载阻抗 $Z_L = -50j\Omega$ 。试求: (1)把传输线上的电压 U(z)、电流 I(z) 写成入射波与反射波之和的形式; (2)利用欧拉公式改写成正余弦的形式。

2、一无耗线终端阻抗等于特性阻抗,如图所示,已知 $U_B=50\angle 20^\circ$,求 U_A 和 U_C ,并写出AA,BB,CC 处的电压瞬时表达式。



3、有一长度为 d 的无耗线,负载短路时测得输入阻抗为 $Z_{in}^{sc}(d)$,负载开路时测得输入阻抗为 $Z_{in}^{oc}(d)$,接某负载 Z_L 时测得输入阻抗为 $Z_{in}(d)$,试证明:

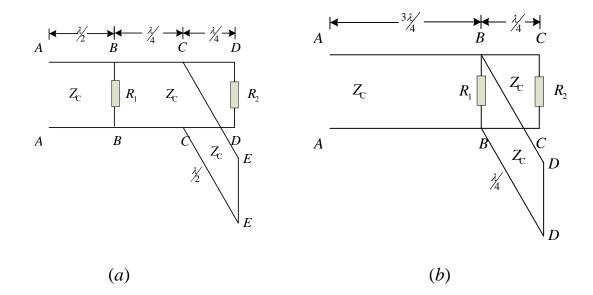
$$Z_{L} = Z_{in}^{oc}(d) \frac{Z_{in}^{sc}(d) - Z_{in}(d)}{Z_{in}(d) - Z_{in}^{oc}(d)}$$

若 $Z_{in}^{sc}(d) = j100\Omega$, $Z_{in}^{oc}(d) = -j25\Omega$, $Z_{in}(d) = 75\angle 30^{\circ}\Omega$,求 Z_{L} 。

4、试证明长度为λ/2的两端短路的无耗线,不论信号从线上哪一点馈入, 均对信号频率呈现并联谐振。

1

5、求下图中无损传输线输入端(AA)的输入阻抗和反射系数。



- 6、在长度为 d 的无损传输线上,测得 $Z_{in}^{sc}(d)=j50\Omega$, $Z_{in}^{oc}(d)=-j50\Omega$, 接实际负载时, S=2, $d_{min}=0$, $\lambda/2$, λ ,,求负载 Z_L 。
- 7、传输线的特性阻抗为 Z_0 ,行波系数为 K,终端负载为 Z_L ,第一个电压节点距终端的距离为 d_{\min} ,试求 Z_L 的表达式。
- 8、有长度为3λ/4和特性阻抗为 600Ω的传输线,若负载阻抗为 300Ω,输入端电压为 600V,试画出沿线的电压、电流振幅分布图,并求出它们的最大值和最小值。
- 9、试证明: 若负载 $Z_L = R_L + jX_L$ 与反射系数 $\Gamma_L = \left| \Gamma_L \right| e^{j\varphi_L}$ 有以下关系:

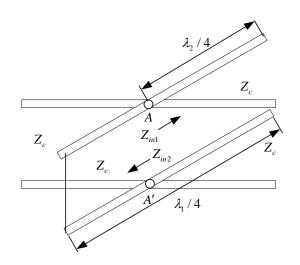
$$\frac{R_L}{Z_0} = \frac{1 - \left|\Gamma_L\right|^2}{1 - 2\left|\Gamma_L\right|\cos\varphi_L + \left|\Gamma_L\right|^2} \qquad \frac{X_L}{Z_0} = \frac{2\left|\Gamma_L\right|\sin\varphi_L}{1 - 2\left|\Gamma_L\right|\cos\varphi_L + \left|\Gamma_L\right|^2}$$

10、试证明: 在任意负载下, 有下列关系:

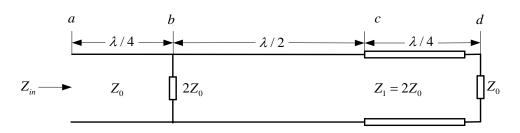
(1)
$$\Gamma(z) = -\Gamma\left(z \pm \frac{\lambda}{4}\right)$$
 (2) $Z_{in}\left(z\right) \cdot Z_{in}\left(z \pm \frac{\lambda}{4}\right) = Z_0^2$

11、传输线的总长为 $5\lambda/8$,终端开路,信号源内阻等于特性阻抗。始端电压为 $150\angle 45^\circ$,试写出始端,以及与始端相距分别为 $\lambda/8$ 和 $\lambda/2$ 处的电压瞬时值表示式。

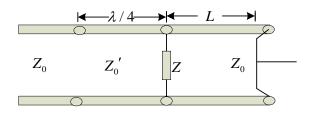
12、试证明:如下图所示的均匀无耗传输线结构可使波长为礼的导波不受任何影响地通过,而波长为礼的导波则不能通过。



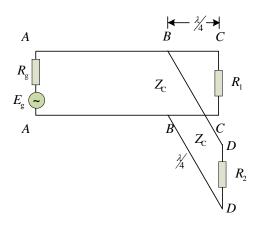
13、如图所示无损传输线,已知特性阻抗 Z_0 。求输入阻抗 Z_{in} 、abcd 各点的反射系数及各段的电压驻波比。



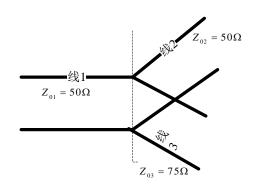
14、如图所示,传输线上并接阻抗Z=R+jX,今用短路活塞和 $\lambda/4$ 阻抗变换器进行调配,求匹配时活塞的位置 L 和 $\lambda/4$ 阻抗变换器的特性阻抗 Z_0' 。



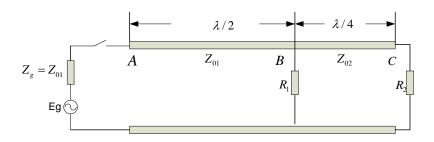
15、如图所示,主线和支线的特性阻抗均为 Z_c ,信号源电压的幅值为 E_g ,内阻 $R_g=Z_c$, $R_1=\frac{2}{3}Z_c$, $R_2=\frac{1}{3}Z_c$,试画出主线与支线上电压电流幅值分布图。



16、如图所示,功率入射到三段传输线连界面处,试求(1)反射给传输线 1的功率? (2)传递给传输线 2的功率?

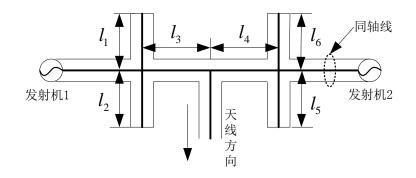


17、如图所示,已知 Z_{01} 为 250Ω , Z_{02} 为 250Ω ,电源电动势为 100 V, Z_{01} 和 Z_{02} 线上行波系数分别为 0.8 和 0.5,B 点为 Z_{01} 线段的电压节点,试求 R_1 和 R_2 的值及 R_2 吸收的功率。



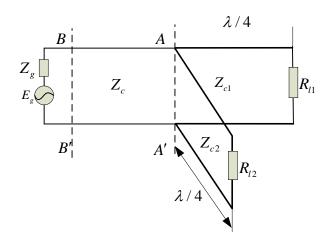
18、使用阻抗或导纳圆图完成以下求解:

- (1)、用特性阻抗为 50Ω 的同轴线测得反射系数 $\Gamma = 0.166$,第一个电压波节点距终端 10mm,相邻两波节点之间的距离为 50mm。求终端负载阻抗 Z_L 。
- (2)用同样的负载阻抗接在特性阻抗为 20Ω 的传输线终端, 求终端电压反射系数 Γ_L 。
- 19、(使用阻抗或导纳圆图做题)特性阻抗为 50Ω 的传输线,驻波比为 S=2,在其终端负载处并联一短路支线,其输入阻抗为 $-j50\Omega$ 。若主传输线的第一个电压波节点距终端为 $\lambda/8$,求负载阻抗 Z_L 。
- 20、如图所示,某雷达两部发射机共用一副天线,两部发射机的工作波长分布为 $\lambda_1 = 4m$, $\lambda_2 = 3m$ 。其中同轴线纵向剖面图中的粗实线代表同轴线的内导体,细实线代表同轴线的外导体。若适当选取同轴线的长度 $l_1 \subseteq l_6$ 的尺寸,可使雷达的每部发射机功率畅通无阻地通过天线发射出去,而不进入另一部发射机。试确定长度 $l_1 \subseteq l_6$ 一组合适的尺寸。

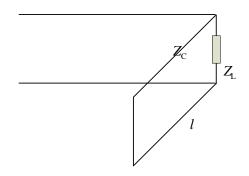


21、如图所示,电动势为 $E_g=10e^{j0}$ 的匹配信号源通过特性阻抗为 50Ω 的均匀无损传输线,以相等的功率馈送给两个分别为 $R_{l1}=64\Omega$ 和 $R_{l2}=25\Omega$ 的并联负载,并用 $\lambda/4$ 阻抗变换器来实现与主传输线的匹配。试求:

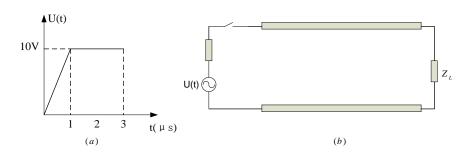
- (1) $\lambda/4$ 阻抗变换器的特性阻抗 Z_{c1} , Z_{c2} ;
- (2) λ/4阻抗变换器上的驻波比;
- (3) 负载电阻 R_{l1} , R_{l2} 的吸收功率。



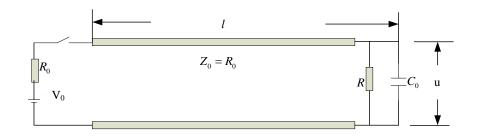
22、如图所示,主线和支线特性阻抗为 Z_c ,并联短路线接在主线,欲使主线达到行波状态,负载阻抗和支线长度应取何值。



- 23、如图所示均匀无损传输线,始端电压反射系数 Γ_g =0,负载电压反射系数 Γ_L =0.5,波的传播速度为 1m/s,线长为 10m。当 t=0 时,给传输线加上如图 (a) 所示的信号,试问:
 - (1) t=10 秒时, V(Z, t)-Z 曲线如何?
 - (2) t=11 秒、12 秒、13 秒时, V(Z, t)-Z 曲线分别如何?
 - (3) Z=5m 处, V(Z, t)-Z 曲线如何? (0<t<20 秒)



24、如图所示无损传输线,在 t=0 时刻,电压为 V_0 的电池组接入输入端,求输出负载上的电压 u 随时间的变化.



第三章作业

25、利用算符的性质,证明下列各等式:

(1)
$$\nabla(\vec{A} \cdot \vec{B}) = \vec{B} \times (\nabla \times \vec{A}) + \vec{A} \times (\nabla \times \vec{B}) + (\vec{B} \cdot \nabla)\vec{A} + (\vec{A} \cdot \nabla)\vec{B}$$

(2)
$$\nabla \times (\vec{A} \times \vec{B}) = (\vec{B} \cdot \nabla) \vec{A} - (\nabla \cdot \vec{A}) \vec{B} - (\vec{A} \cdot \nabla) \vec{B} + (\nabla \cdot \vec{B}) \vec{A}$$

(3)
$$\nabla \times (\vec{A} \times \vec{B}) = \vec{B} \cdot (\nabla \times \vec{A}) - \vec{A} \cdot (\nabla \times \vec{B})$$

(4)
$$\vec{A} \times (\nabla \times \vec{A}) = \frac{1}{2} \nabla A^2 - (\vec{A} \cdot \nabla) \vec{A}$$

26、试定性解释为什么空心金属波导中不能传输 TEM 波。

27、根据理想导体的边界条件,试证明求解规则金属波导中 E_z 和 H_z 本征值 方程的边界条件可以分别表示为

$$E_z|_{\Omega} = 0 \qquad \frac{\partial H_z}{\partial \vec{n}}|_{\Omega} = 0$$

其中 Ω 为导体表面, \vec{n} 为导体表面法线方向的单位矢量。

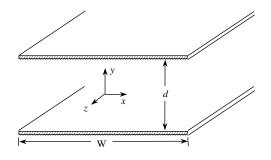
28、试证明规则波导的工作波长 λ 、波导波长 λ_g 和截止波长 λ_c 满足:

$$\lambda = \frac{\lambda_g \lambda_c}{\sqrt{\lambda_g^2 + \lambda_c^2}}$$

29、矩形金属波导的宽边 a 为 8cm,窄边 b 为 4cm,当工作频率分别为 3GHz 和 5GHz 时,给出该波导能传输的 TE 和 TM 模式。

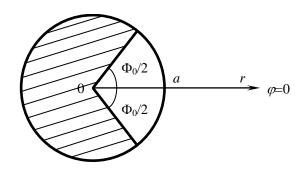
8

- 30、矩形金属波导截面尺寸为 $a \times b = 23$ mm×10mm,波导内填充空气,信号源工作频率为 10GHz,试求: 1、波导中可以传播的模式; 2、该模式的截止波长 λ_c 、相位传播常数 β 、波导波长 λ_g 和相速 ν_p 。3、若工作频率和窄边不变,使宽边增加一倍,上述参数如何变化?
- 31、在一段宽边为 2a (a=0.7 λ) 的矩形金属波导中,若要求 TE_{10} 与 TE_{20} 的相移差为 π /2,求这段波导的长度 L。
- 32、若已知某矩形金属波导内部真空时的主要参数 λ_c 、 λ_g 、 ν_p 和 ν_g ,当内部均匀填充相对介电常数为 ε_r 的介质后,试分析比较填充后的 $\lambda_{c\varepsilon}$ 、 $\lambda_{g\varepsilon}$ 、 ν_p 和 ν_g 大小。
- 33、如图所示,试推导无限长平行平板波导(内部为真空)TE 和 TM 波各场分量,并给出 λ_c 、 λ_g 、 ν_p 、 Z_H 和 Z_E 的表达式。(提示:场在 x 方向是均匀的,忽略上下平板边缘的不均匀场。)



- 34、何为波导的简并现象?简述矩形和圆形金属波导中简并现象。
- 35、矩形金属波导内充空气,横截面尺寸为: $a \times b = 2.3$ cm×1cm, 试问:

- (1)、当工作波长分别为 6cm、4cm、1.8cm 时,能传输哪些模式?
- (2)、为保证只传输 H_{10} 模,工作波长范围可设为:最大波长比 H_{10} 截止波长低 10%,最小波长比 H_{20} 截止波长高 10%,求此波长范围。
- 36、如图所示(坐标系已定)半径为a、张角为 Φ_0 的扇形金属波导,
- (1)、给出该波导 TE 波的 H_z 和 TM 波的 E_z 满足的本征值方程及其相应的边界条件。
 - (2)、推导出 H_z 和 E_z 的表达式。
 - (3)、在该扇形波导中能存在 E_{0n} 模吗? 为什么?



第四章作业

37、若传输线的介质是有损的(即介质的电导率 $\sigma_{a}\neq 0$),试证明介质的损耗 角正切 $tg\delta$ 与传输线分布参数的关系为: $tg\delta = \frac{G_1}{\omega C_1}$

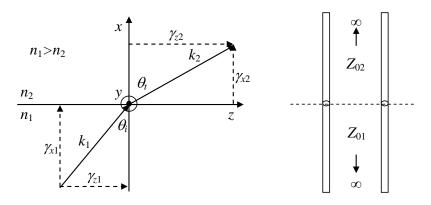
(提示: 不考虑传输线的导体损耗)

38、已知同轴线的单位长电感为 $L_1 = \frac{\mu}{2\pi} \ln \frac{b}{a}$,试用增量电感法求导体衰减常数 α_c 。(注:a、b 分别为同轴线内、外导体半径)

39、已知双导线的单位长电感为 $L_1=\frac{\mu}{\pi}\ln\frac{D+\sqrt{D^2-d}}{d}$, 试用增量电感法求导体衰减常数 α_c 。(注:两导线间距为D,导线直径为d)

第五章作业

40、如图所示,以 TM 平面波入射无限大介质交界面,试推导 x 方向等效传输线的电报方程,并给出特性阻抗表达式。

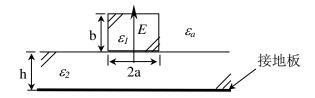


41、试证明以 TE 平面波入射介质分界面时, 古斯-亨切位移为:

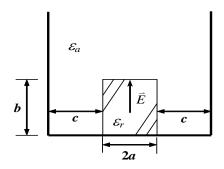
$$Z_{S} = \frac{\tan \theta_{i}}{k_{x2}} \qquad X_{S} = \frac{1}{k_{x2}}$$

(提示: $\gamma_{z1} = \gamma_{z2} = \gamma_z = \beta$, $\gamma_{x2} = -jk_{x2}$)

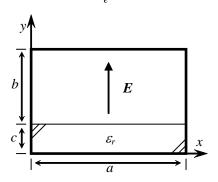
42、如图所示为隔离镜像线介质波导,主模 E_{11}^{y} 的电场方向已标出,试用EDC方法给出其有效介电常数 ε_{e} 应满足的方程。(ε_{a} 、 ε_{1} 和 ε_{2} 都是相对介电常数)。



43、如图所示为屏蔽介质波导,三面为接地导体,主模 E_{11}^y 的电场方向已标出,试用 EDC 方法给出其有效介电常数 ε_e 应满足的方程。(ε_a 和 ε_r 都是相对介电常数)

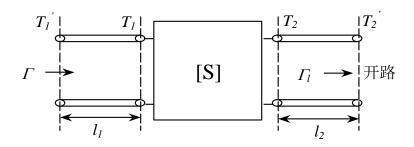


44、如图所示部分介质填充的矩形金属波导,主模 H_{10} 的电场方向已标出,试用 EDC 方法给出其有效介电常数 ε_e 应满足的方程。(ε_r 是相对介电常数)



第六章作业

45、如图所示,已知参考面 T_1 和 T_2 所组成的二端口网络[S]参数为 S_{11} , S_{12} , S_{21} 和 S_{22} ,试求参考面 T_1' 处的电压反射系数。



46、试证明: 当无损互易二端口网络的 $|S_{11}|$, ϕ_{11} 和 ϕ_{22} 确定以后,网络的所有散射参数就完全确定了。(其中 ϕ_{11} 和 ϕ_{22} 分别为 S_{11} 和 S_{22} 的相角)

47、试证明单端口反射系数的模值 Γ 和相角 ϕ 与网络内部损耗 P_L 和储能(平均电储能为 W_a ,平均磁储能 W_m)的关系如下

$$|\Gamma| = \sqrt{1 - \overline{P}_L}$$
 $\phi_{\Gamma} = \sin^{-1} \frac{\omega(\overline{W}_m - \overline{W}_e)}{\sqrt{1 - \overline{P}_L}}$

其中 $\bar{P}_L = P_L / P_i$, $\bar{W}_m = W_m / P_i$, $\bar{W}_e = W_e / P_i$, P_i 为输入功率。

48、测得某二端口网络的 S 矩阵为 $[S] = \begin{bmatrix} 0.1 \angle 0^0 & 0.8 \angle 90^0 \\ 0.8 \angle 90^0 & 0.2 \angle 0^0 \end{bmatrix}$,问此二端口网络是否互易和无耗?若端口 2 短路,求端口 1 处的反射系数。

第七章作业

- 49、证明谐振腔总储能 W 满足下式 $W = W_0 e^{-\omega_0 t/Q_0}$,式中 W_0 是 t=0 时候的总储能, ω_0 是谐振频率, Q_0 是谐振腔的 Q 值。
- 50、设空气填充矩形腔 a=2.5cm,b=2cm,l=5cm,试求腔的 5 个最低次谐振频率,并说明它们分别对应的模式。
- 51、试写出 a=b=l 的矩形腔中所有简并模式 (m, n, p) 已知)。
- 52、设有一矩形谐振腔如图所示,其两个端壁为理想磁壁,四个侧壁为理想电壁,腔内填充均匀介质,腔的尺寸为 $a \times b \times l$ 。
 - (1) 列出磁波 H_Z 和电波 E_Z 应满足的波动方程和边界条件。
 - (2) 写出 H_Z 和 E_Z 的表达式以及 m、n、p 的取值。
 - (3) 写出该谐振腔谐振波长的表达式。
 - (4) 当 l>a>b 时,该腔主模是什么?并绘出 x-y 和 x-z 剖面的场结构图。

