

浙江大学 20 14 - 20 15 学年 春夏 学期

《 电磁场与电磁波 》课程期中考试试卷

课程号： 11120010 ，开课学院： 信电系

考试形式：一纸开卷，允许带一张 A4 大小手写稿入场

考试日期： 2015 年 5 月 8 日，考试时间： 120 分钟（18:30-20:30）

诚信考试，沉着应考，杜绝违纪。

考生姓名： 学号： 所属专业：

题序	一	二	三	四	五	总分
得分						
评卷人						

一、选择题（每题 2 分，共 24 分）

1. 以下四个矢量函数中，能表示磁感应强度的矢量函数是（ A ）

A. $\mathbf{B} = y\mathbf{x}_0 + xy\mathbf{y}_0$ B. $\mathbf{B} = x\mathbf{x}_0 + y\mathbf{y}_0$ C. $\mathbf{B} = xy^2\mathbf{x}_0 + x^2\mathbf{y}_0$ D. $\mathbf{B} = x^2\mathbf{x}_0 + xy\mathbf{y}_0$

2. 在交变场中，在理想导体和理想介质的交界面介质一侧， \mathbf{n} 为交界面法线方向（由导体指向介质），电场强度 \mathbf{E} 和磁场强度 \mathbf{H} 满足的条件是（ C ）

A. $\mathbf{n} \cdot \mathbf{E} = 0, \mathbf{n} \times \mathbf{E} = 0, \mathbf{n} \cdot \mathbf{H} = 0, \mathbf{n} \times \mathbf{H} = \mathbf{J}_s$

B. $\mathbf{n} \cdot \mathbf{E} = \rho_s / \varepsilon, \mathbf{n} \times \mathbf{E} = 0, \mathbf{n} \cdot \mathbf{H} = \mathbf{J}_s, \mathbf{n} \times \mathbf{H} = 0$

C. $\mathbf{n} \cdot \mathbf{E} = \rho_s / \varepsilon, \mathbf{n} \times \mathbf{E} = 0, \mathbf{n} \cdot \mathbf{H} = 0, \mathbf{n} \times \mathbf{H} = \mathbf{J}_s$

D. $\mathbf{n} \cdot \mathbf{E} = 0, \mathbf{n} \times \mathbf{E} = 0, \mathbf{n} \cdot \mathbf{H} = 0, \mathbf{n} \times \mathbf{H} = 0$

3. 空气中放置一单层介质板，已知介质板的 $\varepsilon = \varepsilon_r \varepsilon_0$ ，则介质板的厚度应为（ C ）时，可使频率为 f_0 的电磁波（真空波长 λ_0 ）在垂直入射于板面时没有反射。

A. $\frac{\sqrt{\varepsilon_r} \lambda_0}{2}$ B. $\frac{\sqrt{\varepsilon_r} \lambda_0}{4}$ C. $\frac{\lambda_0}{2\sqrt{\varepsilon_r}}$ D. $\frac{\lambda_0}{4\sqrt{\varepsilon_r}}$

4. 有关导电介质中传播的电磁波，错误的描述是（ B ）

A. 场幅度随传播距离增加按指数衰减 B. 电场与磁场同相位

C. 有色散现象 D. 良导体中电磁波的趋肤深度随频率按 $1/\sqrt{f}$ 变化

5. 传输线特征阻抗为 Z_0 ，负载阻抗为 R_L ，且 $Z_0 \neq R_L$ ，若用特性阻抗为 Z_{01} 的 $1/4$ 波长阻抗变换器进行匹配，则匹配条件为（ B ）。

A) $Z_{01} = Z_0 R_L$ B) $Z_{01} = \sqrt{Z_0 R_L}$ C) $Z_0 = \sqrt{Z_{01} R_L}$ D) $Z_{01} = R_L$

6. 已知正弦电磁场的电场强度矢量 $\mathbf{E}(r, t) = E_0[\mathbf{x}_0 \cos(\omega t - \beta y) - \mathbf{z}_0 \sin(\omega t - \beta y)]$ ，则电场强度复矢量为 (**B**)

A. $\mathbf{E}(r, t) = -E_0(\mathbf{x}_0 - j\mathbf{z}_0)e^{-j\beta y}$ B. $\mathbf{E}(r, t) = E_0(\mathbf{x}_0 + j\mathbf{z}_0)e^{-j\beta y}$
C. $\mathbf{E}(r, t) = E_0(\mathbf{x}_0 - j\mathbf{z}_0)e^{-j\beta y}$ D. $\mathbf{E}(r, t) = -E_0(\mathbf{x}_0 + j\mathbf{z}_0)e^{-j\beta y}$

7. 若终端负载 Z_L (实数) 大于传输线的特征阻抗 Z_C ，则负载处电压反射系数相位为____；若终端负载 Z_L 小于传输线的特征阻抗 Z_C ，则该处电压反射系数相位为____. (**A**)

A. 0, π B. 0, 0 C. π , 0 D. $\pi/2$, $\pi/2$

8. 无源空间中，两介质介电常数分别为 $2\epsilon_0$ 和 $4\epsilon_0$ ，两介质交界面的法向为 \mathbf{z} ，已知介质 1 侧的电场为 $\mathbf{E}_1 = 2\mathbf{x} + 3\mathbf{y} + 4\mathbf{z}$ ，则介质 2 侧的电场 \mathbf{E}_2 为 (**A**)

A. $2\mathbf{x} + 3\mathbf{y} + 2\mathbf{z}$ B. $2\mathbf{x} + 3\mathbf{y} + 8\mathbf{z}$ C. $\mathbf{x} + 1.5\mathbf{y} + 4\mathbf{z}$ D. $4\mathbf{x} + 6\mathbf{y} + 4\mathbf{z}$

9. 一传输线其终端反射系数为 0.2，则驻波系数为 (**B**)

A. 1 B. 1.5 C. 2 D. 2.5

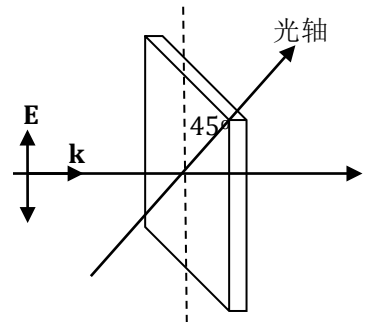
10. 传输线特征阻抗为 50Ω ，电压为 $U(z) = 10e^{-jkz} - 5e^{jkz}$ ，则电流 $I(z)$ 为 (**D**):

A. $0.1e^{-jkz} - 0.2e^{jkz}$ B. $0.1e^{-jkz} + 0.2e^{jkz}$ C. $0.2e^{-jkz} - 0.1e^{jkz}$ D. $0.2e^{-jkz} + 0.1e^{jkz}$

11. 如图所示，一真空波长为 λ_0 的线极化平面波以光轴垂直的方向入射单轴电各向异性介质，电磁波的极化方向与光轴成 45 度。已知各向异性介质的 o 光折射率为 n_o ，e 光折射率为 n_e ， $n_o > n_e$ ，

介质厚度 $d = \frac{\lambda_0}{4(n_o - n_e)}$ ，则出射的电磁波为 (**A**)

A. 圆极化波 B. 线极化波，极化方向旋转了 45 度
C. 线极化波，极化方向不变 D. 线极化波，极化方向旋转了 90 度



12. 均匀平面波由介质垂直入射到理想导体表面时，产生全反射，入射波与反射波叠加将形成驻波，其电场强度的波节位置和磁场的波节位置 (**B**)

A. 相同 B. 相差 $\lambda/4$ C. 相差 $\lambda/2$ D. 相差 λ

二、简答题 (每题 6 分，共 36 分)

1. 简述电磁波群速和相速的物理意义？什么情况下群速等于相速？

答：相速：单一频率的正弦电磁波的等相面在介质中传播的速度。

群速是指波的包络传播的速度。实际系统的信号总是由许多频率分量组成，在色散介质中，各单色分量将以不同的相速传播，因此要确定信号在色散介质中的传播速度就发生困难，为此引入群速的

概念，它描述信号的能量传播速度。在无色散介质中，群速等于相速。

2. 什么是位移电流？它是如何引入的？位移电流与传导电流有何本质上的区别？

答：位移电流是电位移矢量对时间的变化率，它是为了消除电荷守恒定律与安培环路定理之间的矛盾而引入的。

传导电流是真实电流，会产生焦耳损耗，而位移电流不是真实电流，不会产生功率损耗。

3. 什么是均匀平面波？在理想介质中，均匀平面波具有什么传播特性？

答：波阵面（等相位面）为无限大平面且波阵面上各点的场强相同的电磁波称为均匀平面波。理想介质中均匀平面波的传播特性是：TEM 波、电场与磁场同相位、振幅不变（无衰减）、相速度与频率无关（非色散）。

4. 什么是 TEM 波、TE 波和 TM 波？

答：TEM 波也称之为“横电磁波”，是指在传播方向上没有电场和磁场分量的电磁波。也就是说，TEM 波的电场和磁场都分布在和传播方向垂直的平面中。

TE 波也称为“横电波”，是指在传播方向上有磁场分量但无电场分量的电磁波。

TM 波（即物理光学中的 p 波）指在传播方向上有电场分量但无磁场分量的电磁波，也称“横磁波”。

5. 试解释各向异性介质的含义并举一实例。

答：沿不同方向上的介质，其 μ 、 ε 、 σ 等特性各不相同，在不同方向外加电场作用下，介质对外表现出的特性也不同，这样的介质即为各向异性介质。

各向异性介质是相对于各向同性介质而言的。也就是说，各向异性的介质，其 μ 、 ε 或 σ 是张量，与方向有关，如等离子体、铁氧体等。

6. 写出简单介质中复数形式的麦克斯韦方程组。

$$\nabla \times E = -j\omega B$$

解：简单介质中的麦克斯韦方程组为：

$$\nabla \times H = J + j\omega D$$

$$\nabla \cdot D = \rho_v$$

$$\nabla \cdot B = 0$$

三、(20 分) 已知频率为 750MHz 的均匀平面波的电场强度矢量:

$$\vec{E}(r) = (-j\hat{x}_0 + 0.8\hat{y}_0 + 0.6\hat{z}_0)e^{-j\pi(3y-4z)} \quad \text{V/m}, \quad \text{试求}$$

- (1) 电磁波传播方向的单位矢量 \vec{n}
- (2) 电磁波的波长和该介质 ($\mu_r = 1$) 的相对介电常数 ϵ_r
- (3) 电场强度的瞬时表达式
- (4) 磁场强度的复数表达式和瞬时表达式
- (5) 坡印亭矢量的瞬时值和平均值。
- (6) 极化状态

解: (1) $\vec{k} = 3\pi\hat{y}_0 - 4\pi\hat{z}_0 = k\vec{n} \quad \text{rad/s}, \quad k = 5\pi \quad \text{rad/s}, \quad \vec{n} = \frac{\vec{k}}{k} = 0.6\hat{y}_0 - 0.8\hat{z}_0$

(2) $\lambda = \frac{2\pi}{k} = \frac{2\pi}{5\pi} = 0.4 \text{ m}, \quad \omega = 2\pi f = 2\pi \times 750 \times 10^6 = 15\pi \times 10^8 \text{ rad/s}$

由角频率 $k = \omega\sqrt{\mu_0\epsilon_0\epsilon_r}$, 则 $\sqrt{\epsilon_r} = \frac{k}{\omega\sqrt{\mu_0\epsilon_0}} = \frac{5\pi \times 3 \times 10^8}{15\pi \times 10^8} = 1$, 所以 $\epsilon_r = 1$

(3)

$$\begin{aligned} \vec{E}(r, t) &= \text{Re} \left[(-j\hat{x}_0 + 0.8\hat{y}_0 + 0.6\hat{z}_0)e^{-j\pi(3y-4z)} e^{j(15\pi \times 10^8)t} \right] \\ &= \hat{x}_0 \sin[15\pi \times 10^8 \times t - \pi(3y-4z)] + (0.8\hat{y}_0 + 0.6\hat{z}_0) \cos[15\pi \times 10^8 \times t - \pi(3y-4z)] \quad \text{V/m} \end{aligned}$$

(4)

$$\begin{aligned} \vec{H}(r) &= \frac{\vec{n} \times \vec{E}(r)}{\eta_0} \\ &= \frac{1}{377} (\hat{x}_0 + j0.8\hat{y}_0 + j0.6\hat{z}_0) e^{-j\pi(3y-4z)} \quad \text{A/m} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \vec{H}(r, t) &= \text{Re} \left[\frac{1}{377} (\hat{x}_0 + j0.8\hat{y}_0 + j0.6\hat{z}_0) e^{-j\pi(3y-4z)} e^{j(15\pi \times 10^8)t} \right] \\ &= \frac{1}{377} \left\{ \hat{x}_0 \cos[15\pi \times 10^8 \times t - \pi(3y-4z)] - (0.8\hat{y}_0 + 0.6\hat{z}_0) \sin[15\pi \times 10^8 \times t - \pi(3y-4z)] \right\} \quad \text{A/m} \end{aligned}$$

(5)

$$\begin{aligned} \vec{S}(r, t) &= \vec{E}(r, t) \times \vec{H}(r, t) \\ &= \left\{ \hat{x}_0 \sin[15\pi \times 10^8 - \pi(3y-4z)] + (0.8\hat{y}_0 + 0.6\hat{z}_0) \cos[15\pi \times 10^8 - \pi(3y-4z)] \right\} \\ &\quad \times \frac{1}{377} \left\{ \hat{x}_0 \cos[15\pi \times 10^8 - \pi(3y-4z)] - (0.8\hat{y}_0 + 0.6\hat{z}_0) \sin[15\pi \times 10^8 - \pi(3y-4z)] \right\} \\ &= \frac{1}{377} \left\{ (0.6\hat{y}_0 - 0.8\hat{z}_0) \cos^2[15\pi \times 10^8 - \pi(3y-4z)] + (0.6\hat{y}_0 - 0.8\hat{z}_0) \sin^2[15\pi \times 10^8 - \pi(3y-4z)] \right\} \\ &= \frac{1}{377} (0.6\hat{y}_0 - 0.8\hat{z}_0) \quad \text{W/m}^2 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
\langle S \rangle &= \frac{1}{2} \operatorname{Re}[\bar{E}(r) \times \bar{H}^*(r)] \\
&= \frac{1}{2} (-j\hat{x}_0 + 0.8\hat{y}_0 + 0.6\hat{z}_0) e^{-j\pi(3y-4z)} \times \frac{1}{377} (\hat{x}_0 - j0.8\hat{y}_0 - j0.6\hat{z}_0) e^{j\pi(3y-4z)} \\
&= \frac{1}{2} \times \frac{1}{377} (1.2\hat{y}_0 - 1.6\hat{z}_0) \\
&= \frac{1}{377} (0.6\hat{y}_0 - 0.8\hat{z}_0) \quad \text{W/m}^2
\end{aligned}$$

(6) 圆极化波，右旋

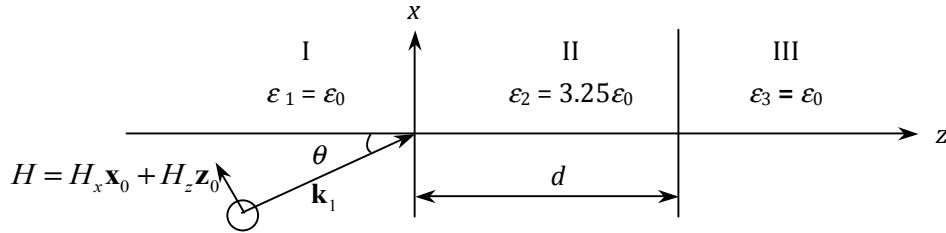
四、(20 分) 如图所示，平面波 $\mathbf{H}(x, z) = (\sqrt{3}\mathbf{x}_0 - \mathbf{z}_0) e^{-jk_0(x+\sqrt{3}z)/2}$ A/m 倾斜投射到厚度 $d = \lambda_0/4\sqrt{3}$ 的薄层介质。

(1) 求电磁波的极化特性、入射角

(2) 画出电磁波沿 z 方向传播的等效传输线，并计算各段传输线的参数（传播常数和特征阻抗）

(3) 求 $z=0$ 处的反射系数

(4) 画出横向场量沿 z 轴的场分布



解：(1) 在 I 区， $\mathbf{E} = \frac{1}{j\omega\epsilon_0} \nabla \times \mathbf{H} = -\frac{\mathbf{k}_1}{\omega\epsilon_0} \times \mathbf{H}$, $\mathbf{k}_1 = k_0(\mathbf{x}_0 + \sqrt{3}\mathbf{z}_0)/2$

$$\mathbf{E} = -\frac{k_0(\mathbf{x}_0 + \sqrt{3}\mathbf{z}_0)/2}{\omega\epsilon_0} \times (\sqrt{3}\mathbf{x}_0 - \mathbf{z}_0) e^{-jk_0(x+\sqrt{3}z)/2} = -2\eta_0\mathbf{y}_0 e^{-jk_0(x+\sqrt{3}z)/2},$$

$$\eta_0 = \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_0}} \text{ 为真空波阻抗}$$

所以，入射波为线极化。

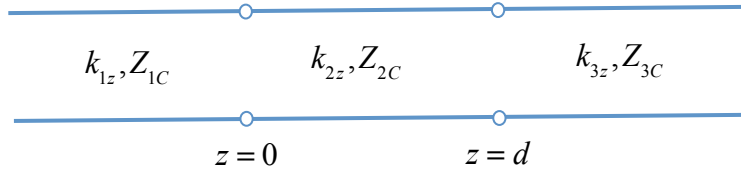
$$\tan\theta = \frac{1}{\sqrt{3}}, \quad \text{入射角 } \theta = 30^\circ$$

(2) $k_1 = k_0$, $k_{1x} = k_{2x} = k_{3x} = k_1 \sin\theta = 0.5k_0$, 为 TE 模

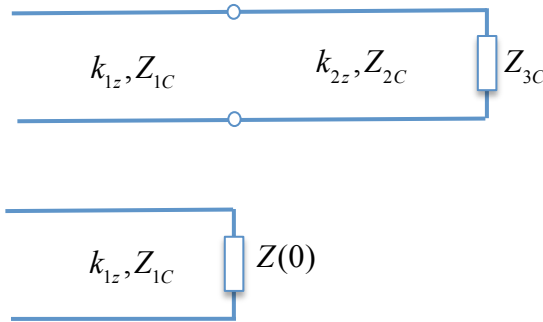
$$k_{1z} = k_1 \cos\theta = \frac{\sqrt{3}}{2} k_0, \quad Z_{1C} = \frac{\omega\mu_0}{k_{1z}} = \frac{2\omega\mu_0}{\sqrt{3}k_0} = \frac{2}{\sqrt{3}} \eta_0$$

$$k_{2z} = \sqrt{k_2^2 - k_{2x}^2} = \sqrt{3.25k_0^2 - 0.25k_0^2} = \sqrt{3}k_0, \quad Z_{2C} = \frac{\omega\mu_0}{k_{2z}} = \frac{\mu_0}{\sqrt{3}k_0} = \frac{\eta_0}{\sqrt{3}}$$

$$k_{3z} = \sqrt{k_3^2 - k_{3x}^2} = \sqrt{k_0^2 - 0.25k_0^2} = \frac{\sqrt{3}}{2}k_0, \quad Z_{3C} = \frac{\omega\mu_0}{k_{3z}} = \frac{2\omega\mu_0}{\sqrt{3}k_0} = \frac{2}{\sqrt{3}}\eta_0$$



(3)



由于 $k_{2z}d = \sqrt{3}k_0 \frac{\lambda_0}{4\sqrt{3}} = \frac{\pi}{2}$ ，区域 II 为四分之一波长传输线，所以 $Z(0) = \frac{Z_{2C}^2}{Z_{3C}} = \frac{\frac{\eta_0^2}{3}}{\frac{2\eta_0}{\sqrt{3}}} = \frac{\sqrt{3}}{6}\eta_0$

$$\Gamma_u(0) = \frac{Z(0) - Z_{1C}}{Z(0) + Z_{1C}} = \frac{\frac{\sqrt{3}}{6} - \frac{2}{\sqrt{3}}}{\frac{\sqrt{3}}{6} + \frac{2}{\sqrt{3}}} = \frac{3-12}{3+12} = -\frac{9}{15} = -0.6$$

(4)

$$\Gamma_u(d) = \frac{Z_{3C} - Z_{2C}}{Z_{3C} + Z_{2C}} = \frac{\frac{2}{\sqrt{3}} - \frac{1}{\sqrt{3}}}{\frac{2}{\sqrt{3}} + \frac{1}{\sqrt{3}}} = \frac{1}{3}$$

$$E_1 = -2\eta_0 e^{-j\frac{1}{2}k_0x} (e^{-j\frac{\sqrt{3}}{2}k_0z} + \Gamma_u(0)e^{j\frac{\sqrt{3}}{2}k_0z}) = -2\eta_0 e^{-j\frac{1}{2}k_0x} (e^{-j\frac{\sqrt{3}}{2}k_0z} - 0.6e^{j\frac{\sqrt{3}}{2}k_0z})$$

$$E_2 = E_{20} e^{-j\frac{1}{2}k_0x} [e^{-j\sqrt{3}k_0(z-d)} + \Gamma_u(d)e^{j\sqrt{3}k_0(z-d)}] = jE_{20} e^{-j\frac{1}{2}k_0x} (e^{-j\sqrt{3}k_0z} - \frac{1}{3}e^{j\sqrt{3}k_0z})$$

$$E_3 = E_{30} e^{-j\frac{1}{2}k_0x} e^{-j\frac{\sqrt{3}}{2}k_0z}$$

根据边界条件：

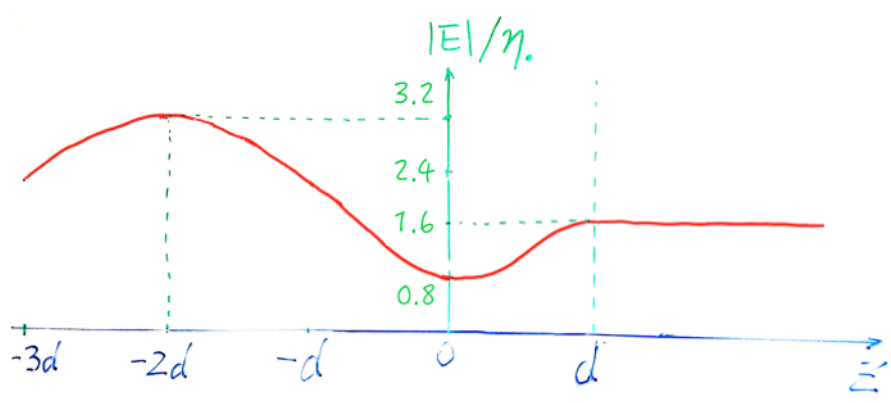
$$z=0, \quad E_1 = E_2, \quad jE_{20} \frac{2}{3} = -2\eta_0 \times 0.4, \quad E_{20} = j1.2\eta_0$$

$$z=d, \quad E_2 = E_3, \quad -jE_{30} = E_{20} \times \frac{4}{3} = j1.6\eta_0, \quad E_{30} = -1.6\eta_0$$

$$E_1 = -2\eta_0 e^{-j\frac{1}{2}k_0 x} (e^{-j\frac{\sqrt{3}}{2}k_0 z} - 0.6e^{j\frac{\sqrt{3}}{2}k_0 z})$$

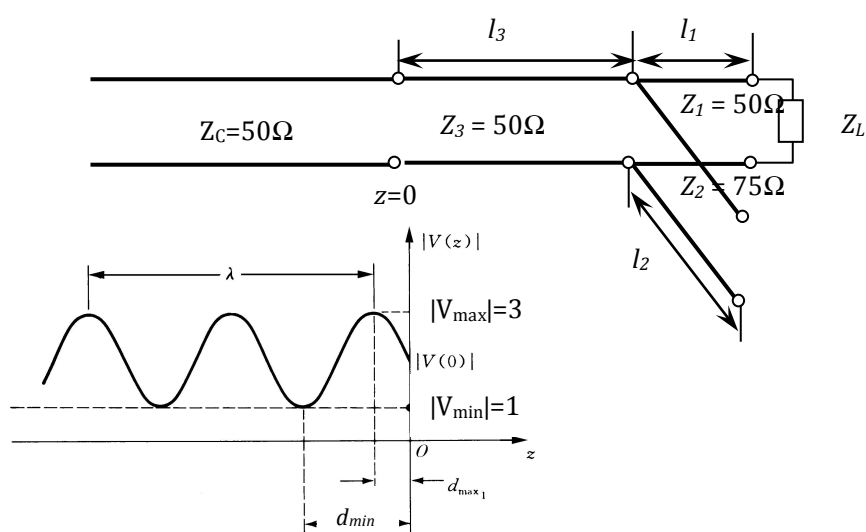
$$E_2 = -1.2\eta_0 e^{-j\frac{1}{2}k_0 x} (e^{-j\sqrt{3}k_0 z} - \frac{1}{3}e^{j\sqrt{3}k_0 z})$$

$$E_3 = -1.6\eta_0 e^{-j\frac{1}{2}k_0 x} e^{-j\frac{\sqrt{3}}{2}k_0 z}$$



五、已知 $\lambda=10\text{cm}$, $l_1=1\text{cm}$, $l_2=2\text{cm}$, $l_3=3\text{cm}$, 在 $z=0$ 输入端口左边传输线上测得归一化的

$$|V_{\max}| = 3, \quad |V_{\min}| = 1, \quad d_{\min} = 0.35\lambda, \quad \text{求终端负载 } Z_L = ?$$



解: $\rho = \frac{V_{\max}}{V_{\min}} = 3, d_{\min} = 0.35\lambda \Rightarrow |\Gamma| = 0.5, \varphi = 0.4\pi$, 即为圆图中的 A 点, $z_A = 0.8 + j$,

$l_3=3\text{cm}=0.3\lambda$, A 点逆时针旋转 0.3λ 与反射系数圆相交于点 B, $z_B=0.8-j$,

其对应导纳为 C 点, $y_c=0.48+0.61j$,

$l_2=2\text{cm}=0.2\lambda$, 终端开路的传输线经过 0.2λ 后引入的归一化导纳为 $3.07j$, 则负载经过 l_1 的导纳为 $y_c \times Y_3 - 3.07j \times Y_2 = 0.0096 - 0.0287j$, 与之对应的归一化导纳为 $0.48 - 1.435j$, 为图中的 D 点 OD 连线逆时针旋转 0.1λ 交以圆图中心 O 点为圆心, OD 为半径的反射系数圆与 E 点, E 点即为负载的归一化导纳点 $y_E = 5.7615 + 2.3006j$ 。延长 OF 与上述反射系数圆相交于 F 点, F 点即为负载归一化阻抗点 $z_F = 0.15 - 0.06j$ 。所以负载阻抗 $Z_L = 7.5 - 3j$ 。