

浙江大学 20 16 - 20 17 学年 春夏 学期

《 电磁场与电磁波 》课程期末考试试卷

课程号： 11120010 ，开课学院： 信电系

考试试卷： √ A 卷、B 卷（请在选定项上打√）

考试形式： 闭、√开卷（请在选定项上打√），允许带 课本 入场

考试日期： 2017 年 6 月 26 日，考试时间： 120 分钟

诚信考试，沉着应考，杜绝违纪。

考生姓名： 学号： 所属院系：

题序	一	二	三	四	五	总分
得分						
评卷人						

一、 单项选择题(每小题 2 分，共 40 分)

1. 电偶极子的远区辐射场是 (C)。

A. 非均匀平面波 B. 均匀平面波 C. 非均匀球面波 D. 均匀球面波

2. 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

3. 两个同频同方向传播的极化方向相互垂直的线极化波，如果 (D)，则合成的波一定是椭圆极化波。

A. 两者的相位差不为 0 和 π B. 两者振幅不同

C. 两者的相位差不为 $\pm\pi/2$ D. 同时满足 A 和 B

4. 有关复介电常数的描述正确的是 (A)

A. 实数部分代表位移电流的贡献，它不能引起电磁波功率的耗散；虚数部分是传导电流的贡献，它引起能量耗散。

B. 实数部分代表传导电流的贡献，它不能引起电磁波功率的耗散；虚数部分是位移电流的贡献，它引起能量耗散。

C. 实数部分代表位移电流的贡献,它引起电磁波功率的耗散;虚数部分是传导电流的贡献,它不能引起能量耗散。

D. 实数部分代表传导电流的贡献,它引起电磁波功率的耗散;虚数部分是位移电流的贡献,它不能引起能量耗散。

5. 有关天线增益和天线方向性的描述,不正确的是(B)

A. 天线增益考虑了天线材料中的欧姆损耗,而天线方向性则没有;

B. 天线增益是馈入天线电磁信号的放大倍数,方向性是指波束的指向方向;

C. 方向图主瓣越窄,副瓣越小,天线方向性就越大,天线增益也越高

D. 天线方向性和增益都表示了天线把输入功率集中辐射的程度

6. 下面的说法不正确的是(C)

A. 相速是指信号恒定相位点的移动速度 B. 在导电媒质中,相速与频率有关

C. 相速代表信号的能量传播的速度 D. 群速是指信号包络上恒定相位点的移动速度

7. 在不同介质分界面上电场强度的法向分量和切向分量分别是(B)

A. 都是连续的 B. 不连续的;连续的 C. 连续的;不连续的 D. 都不连续

8. $z=0$ 是空气($\varepsilon = \varepsilon_0$)与介质($\varepsilon_2 = 3\varepsilon_0$)的分界面,若已知空气中的电场强度 $E_1 = 3\mathbf{x}_0 + 3\mathbf{z}_0$, 则介质中的电场强度应为(C)。

A. $E_2 = 3\mathbf{x}_0 + 9\mathbf{z}_0$ B. $E_2 = \mathbf{x}_0 + 3\mathbf{z}_0$ C. $E_2 = 3\mathbf{x}_0 + \mathbf{z}_0$ D. $E_2 = 9\mathbf{x}_0 + 3\mathbf{z}_0$

9. 截面尺寸为 $a \times b(b < a/2)$ 的矩形波导, TE_{10} 波在其中传播的条件为(C)。(注: λ 为工作波长)

A. $0 < \lambda < a$ B. $2b < \lambda < 2a$ C. $a < \lambda < 2a$ D. $2a < \lambda$

10. 长度为 l 的传输线将负载连接到振荡频率为 f 的正弦电压源,假定线路上的波速为 2×10^8 m/s,对于以下情况,可以忽略传输线影响的是(A)

A. $l=20\text{cm}$, $f=10\text{kHz}$ B. $l=50\text{km}$, $f=600\text{Hz}$

C. $l=20\text{cm}$, $f=300\text{MHz}$ D. $l=1\text{mm}$, $f=100\text{GHz}$

11. 有关光纤的数值孔径描述不正确的是(A)

A. 数值孔径较大光纤传输带宽较大 B. 数值孔径较大光纤聚光能力较强

C. 数值孔径较大光纤模间色散较大 D. 数值孔径较大纤芯和包层相对折射率差较大

12. 下面对于趋肤效应的说法错误的是(D)

A. 趋肤深度是指波进入到导体内,幅度衰减为导体表面幅度的 $1/e$ 处的深度

B.媒质导电性越好，趋肤深度越小。

C. 频率越高，趋肤深度越小。

D.媒质导电性越好，波在媒质中的衰减越慢。

13.一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

14. $\mathbf{E}(\mathbf{r})$ 和 $\mathbf{H}(\mathbf{r})$ 分别是电场和磁场的复矢量形式，则时间平均坡印廷矢量为：（A）

A. $\frac{1}{2} \text{Re}[E(\mathbf{r}) \times H^*(\mathbf{r})]$

B. $\frac{1}{2} \text{Re}[E(\mathbf{r}) \times H(\mathbf{r})]$

C. $\text{Re}[E(\mathbf{r}) \times H(\mathbf{r})]$

D. $\text{Re}[E(\mathbf{r}) \times H^*(\mathbf{r})]$

15.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. $0.2e^{-jkz} + 0.1e^{jkz}$

16.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

17. 有一个二单元天线阵，两个单元为线天线，沿 z 轴排列，相隔距离为 d ，天线的激励幅度相同，相位差为 ψ ，哪种情况下，沿 z 轴的辐射为零（C）

A. $\psi = \frac{\pi}{2}, d = \frac{\lambda}{2}$

B. $\psi = \pi, d = \frac{\lambda}{2}$

C. $\psi = \frac{\pi}{2}, d = \frac{\lambda}{4}$

D. $\psi = \pi, d = \frac{\lambda}{4}$

18. 一段传输线，其中电压驻波系数恒定为 ρ ，沿线各参考面上能出现的最大电纳为（B）。

A. $\pm \frac{\rho^2 + 1}{2\rho}$

B. $\pm \frac{\rho^2 - 1}{2\rho}$

C. $\pm \frac{\rho^2 + 1}{\rho}$

D. $\pm \frac{\rho^2 - 1}{\rho}$

19. 矩形波导管边长分别为 a 、 b （已知），内填相对介电常数为4的介质，该波导管能传播的电磁波最大真空波长为（C）。

A. $2a$

B. $2b$

C. $4a$

D. $4b$

20. 若抛物面天线直径为2m，有效面积为 $1.6m^2$ ，工作频率为6GHz，则天线增益为（A）。

A. 39dB

B. 66dB

C. 33dB

D. 78dB

二、 一余弦平面电磁波垂直向下传播，由空气射到海面，已知在空气中的波长为 600 米，海水中的电导率 $\sigma = 1\text{S/m}$ 、 $\epsilon_r = 80$ ， $\mu_r = 1$ 。试求波透入海水中后的波长、相速、相位常数与波阻抗。（15 分）

解：平面波的工作频率 f 为：

$$f = \frac{c}{\lambda_{air}} = \frac{3 \times 10^8}{600} = 0.5 \text{ (兆赫)}$$

$$\frac{\sigma}{\omega \varepsilon} = \frac{1}{2\pi \times 5 \times 10^5 \times 80 \times \frac{1}{36\pi} \times 10^{-9}} = 450 > 100$$

由此可知，海水对该工作频率呈现良导体性质，所以应用波在良导体传播时的公式。
在海水中的波长与相速为：

$$\lambda_{sea} = 2\pi \sqrt{\frac{2}{\omega \mu \sigma}} = 2\pi \sqrt{\frac{2}{2\pi \times 5 \times 10^5 \times 4\pi \times 10^{-7} \times 1}} \\ = 4.48 \text{ (米)}$$

$$v_p = \sqrt{\frac{2\omega}{\mu \sigma}} = \sqrt{\frac{2 \times 2\pi \times 5 \times 10^5}{4\pi \times 10^{-7} \times 1}} \\ = 2.24 \times 10^6 \text{ (米/秒)}$$

相移常数、波阻抗分别为：

$$k = \sqrt{\frac{\omega \mu \sigma}{2}} = \sqrt{\frac{2\pi \times 5 \times 10^5 \times 4\pi \times 10^{-7} \times 1}{2}} \\ = 1.4 \text{ (弧度/米)}$$

$$|\eta| = \sqrt{\frac{\omega \mu}{\sigma}} = \sqrt{\frac{2\pi \times 5 \times 10^5 \times 4\pi \times 10^{-7}}{1}} = 1.99 \text{ (欧)}$$

三、频率 $f = 50\text{MHz}$ 的正弦均匀平面波在 $\mu_1 = \mu_0$, $\varepsilon_1 = 6\varepsilon_0$, $\sigma_1 = 0$ 的电介质中沿+z 方向传播，在 $z=0$ 处入射到 $\mu_2 = \mu_0$, $\varepsilon_2 = 2.5\varepsilon_0$, $\sigma_2 = 0$ 的另一种电介质。设该波是 x 方向的直线极化波，在 $z=0$ 处的电场振幅值为 10mV/m 。（15 分）

试求：（1）入射波的电场、磁场和平均坡印廷矢量；（5 分）

（2）反射波的电场、磁场和平均坡印廷矢量；（5 分）

（3）透射波的电场、磁场和平均坡印廷矢量。（5 分）

解：求媒质 1 中的波参数。

传播常数

$$jk_1 = j\beta_1 = j\omega\sqrt{\mu_1\varepsilon_1} = j2\pi \times 50 \times 10^6 \sqrt{6\mu_0\varepsilon_0} = j2.57\text{rad/m}$$

波阻抗

$$\eta_1 = \sqrt{\frac{\mu_1}{\varepsilon_1}} = \sqrt{\frac{\mu_0}{6\varepsilon_0}} = 153.91\Omega$$

求媒质 2 中的波参数。

传播常数

$$jk_2 = j\beta_2 = j\omega\sqrt{\mu_2\varepsilon_2} = j2\pi \times 50 \times 10^6 \sqrt{2.5\mu_0\varepsilon_0} = j1.66\text{rad}/m$$

波阻抗

$$\eta_2 = \sqrt{\frac{\mu_2}{\varepsilon_2}} = \sqrt{\frac{\mu_0}{2.5\varepsilon_0}} = 238.44\Omega$$

由此得出分界面上的反射系数和透射系数

$$\Gamma = \frac{\eta_2 - \eta_1}{\eta_2 + \eta_1} = \frac{238.44 - 153.91}{238.44 + 153.91} = 0.215$$

$$T = \frac{2\eta_2}{\eta_2 + \eta_1} = \frac{2 \times 238.44}{238.44 + 153.91} = 1.215$$

(1) 入射波

$$\mathbf{E}_1^+ = \mathbf{x}_0 E_{m1}^+ e^{-j\beta_1 z} = \mathbf{x}_0 10 e^{-j2.57z} \text{mV}/m$$

$$\begin{aligned} \mathbf{H}_1^+ &= \frac{1}{\eta_1} \mathbf{z}_0 \times \mathbf{x}_0 E_{m1}^+ e^{-j\beta_1 z} = \mathbf{y}_0 \frac{10}{153.91} e^{-j2.57z} \\ &= \mathbf{y}_0 64.97 \times 10^{-3} e^{-j2.57z} \text{mA}/m \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \mathbf{S}_{av1}^+ &= \frac{1}{2} \text{Re}[\mathbf{E}_1^+ \times \mathbf{H}_1^{+*}] \\ &= \frac{1}{2} \text{Re}[\mathbf{x}_0 10 e^{-j2.57z} \times \mathbf{y}_0 64.97 \times 10^{-3} e^{j2.57z}] \\ &= \mathbf{z}_0 324.86 \times 10^{-3} \text{mW}/m^2 \end{aligned}$$

(2) 反射波

$$\mathbf{E}_1^- = \mathbf{x}_0 E_{m1}^- e^{j\beta_1 z} = \mathbf{x}_0 0.215 \times 10 e^{j2.57z} = \mathbf{x}_0 2.15 e^{j2.57z} \text{mV}/m$$

$$\begin{aligned} \mathbf{H}_1^- &= \frac{1}{\eta_1} (-\mathbf{z}_0 \times \mathbf{x}_0 E_{m1}^- e^{j\beta_1 z}) = \frac{1}{153.91} (-\mathbf{y}_0 2.15 e^{j2.57z}) \text{A}/m \\ &= -\mathbf{y}_0 13.97 \times 10^{-3} e^{j2.57z} \text{mA}/m \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \mathbf{S}_{av1}^- &= \frac{1}{2} \text{Re}[\mathbf{E}_1^- \times \mathbf{H}_1^{-*}] = [\mathbf{x}_0 2.15 e^{j2.57z} \times (-\mathbf{y}_0 13.97 \times 10^{-3} e^{j2.57z})] \\ &= -\mathbf{z}_0 15.02 \times 10^{-3} \text{mW}/m^2 \end{aligned}$$

(3) 透射波

$$\mathbf{E}_2 = \mathbf{x}_0 E_{m2} e^{-j\beta_2 z} = \mathbf{x}_0 1.215 \times 10 e^{-j1.66z} = \mathbf{x}_0 12.15 e^{-j1.66z} \text{mV}/m$$

$$\begin{aligned}\mathbf{H}_2 &= \frac{1}{\eta_2} \mathbf{z}_0 \times \mathbf{x}_0 E_{m2} e^{-j\beta_2 z} = \frac{1}{238.44} \mathbf{y}_0 12.15 e^{-j1.66z} \\ &= \mathbf{y}_0 51 \times 10^{-3} e^{-j1.66z} \text{ mA/m}\end{aligned}$$

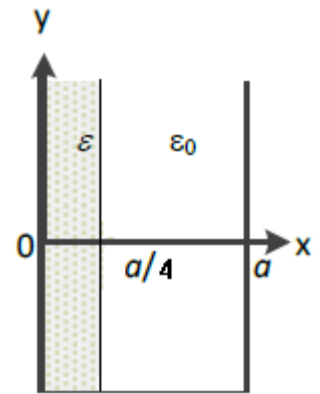
$$\begin{aligned}\mathbf{S}_{av2} &= \frac{1}{2} \text{Re}[\mathbf{E}_2 \times \mathbf{H}_2^*] \\ &= \frac{1}{2} \text{Re}[\mathbf{x}_0 12.15 e^{-j1.66z} \times \mathbf{y}_0 51 \times 10^{-3} e^{j1.66z}] \\ &= \mathbf{z}_0 309.83 \times 10^{-3} \text{ mW/m}^2\end{aligned}$$

四、如图所示，一平行板波导相距为 a ， $x > a/4$ 区域是自由空间 (ϵ_0, μ_0) ， $x < a/4$ 区域充满 (ϵ, μ_0)

的介质。假设波矢 k 在 x - z 平面，可知，波在 x 方向谐振，沿 z 方向传播。（15分）

（1）求该波导最低阶TE模（电场 y 方向）的色散关系；

（2）若 $\epsilon_1 = \epsilon = 4\epsilon_0$ ， $a = 5\text{cm}$ ，求截止频率。



1) 解: (1) 用传输线等效

$$k_{x1} = \sqrt{k_1^2 - k_z^2} = \sqrt{\omega^2 \varepsilon_1 \mu_0 - k_z^2}$$

$$k_{x2} = \sqrt{k_2^2 - k_z^2} = \sqrt{\omega^2 \varepsilon_0 \mu_0 - k_z^2}$$

$$Y_1 = \frac{k_{x1}}{\omega \mu_0}, \quad Y_2 = \frac{k_{x2}}{\omega \mu_0}$$

以 $x=a/4$ 处为参考面,

$$\bar{Y} = -jY_1 \text{ctg}(k_{x1} \frac{a}{4}); \quad \bar{Y} = -jY_2 \text{ctg}(k_{x2} \frac{3a}{4})$$

由 $\bar{Y} + \bar{Y} = 0$,

得色散方程: $jY_1 \text{ctg}(k_{x1} \frac{a}{4}) + jY_2 \text{ctg}(k_{x2} \frac{3a}{4}) = 0$

整理后得: $\sqrt{\omega^2 \varepsilon \mu_0 - k_z^2} \text{ctg}(\frac{a}{4} \sqrt{\omega^2 \varepsilon \mu_0 - k_z^2}) + \sqrt{\omega^2 \varepsilon_0 \mu_0 - k_z^2} \text{ctg}(\frac{3a}{4} \sqrt{\omega^2 \varepsilon_0 \mu_0 - k_z^2}) = 0$

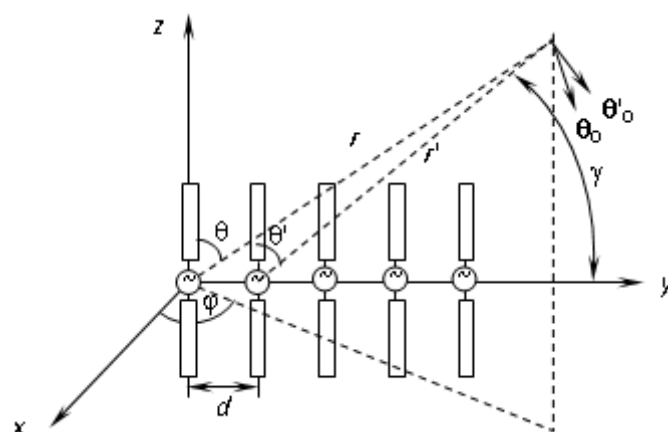
(2) 截止时, $k_z = 0$, $k_{x1} = k_1 = \sqrt{\omega^2 \varepsilon \mu_0} = 2k_0$, $k_{x2} = k_2 = \sqrt{\omega^2 \varepsilon_0 \mu_0} = k_0$, $Z_2 = 2Z_1$

$$2k_0 \text{ctg}(\frac{a}{4} 2k_0) + k_0 \text{ctg}(\frac{3a}{4} k_0) = 0, \Rightarrow \text{ctg}(\frac{3a}{4} k_0) = 0$$

$$k_0 \frac{3a}{4} = \frac{\pi}{2} \Rightarrow \frac{2\pi}{\lambda_c(\text{cm})} \times \frac{15}{2} = \pi \Rightarrow \lambda_c = 15\text{cm}$$

$$f_c = \frac{c}{\lambda_c} = \frac{3 \times 10^8}{15 \times 10^{-2}} = 2\text{GHz}$$

五、五单元边射阵, 天线元间距为 $\frac{\lambda}{2}$, 各天线元上的电流按 1:2:3:2:1 分布, 试确定阵因子和归一化方向图。(15 分)



解: 如图所示, 设天线 1 在考察点 P 的辐射场为 \mathbf{E}_1 。由于天线 2 上的电流 $I_2 = 2I_1 e^{j\phi}$ (式中 $\phi = kd \cos \theta$), 则天线 2 在 P 点的辐射场为 $\mathbf{E}_2 = 2\mathbf{E}_1 e^{j\phi}$ 。同理, 天线 3、4、5 在 P 点的辐射场分别为 $3\mathbf{E}_1 e^{j2\phi}$, $2\mathbf{E}_1 e^{j3\phi}$, $\mathbf{E}_1 e^{j4\phi}$, 于是 P 点的总辐射场为

$$\mathbf{E} = \mathbf{E}_1 (1 + 2e^{j\phi} + 3e^{j2\phi} + 2e^{j3\phi} + e^{j4\phi})$$

则五元边射阵的归一化阵因子为

$$|F(\phi)| = \frac{1}{9} |1 + 2e^{j\phi} + 3e^{j2\phi} + 2e^{j3\phi} + e^{j4\phi}| = \frac{1}{9} \left| \frac{1 - e^{j5\phi}}{1 - e^{j\phi}} \right| = \frac{1}{9} \left| \frac{\sin\left(\frac{5\phi}{2}\right)}{\sin\left(\frac{\phi}{2}\right)} \right|^2$$

将 $\phi = kd \cos \theta$ 代入上式，得

$$|F(\phi)| = \left| \frac{\sin\left(\frac{5}{2} \pi \cos \theta\right)}{3 \sin\left(\frac{1}{2} \pi \cos \theta\right)} \right|^2$$

由此可画出五元边射阵的方向图如右图所示。

