

安徽大学 2014~2015 年期末试卷

《电磁场与电磁波》考试试题参考答案及评分标准

一、填空题（每空 1 分，共 20 分）

1、亥姆霍兹定理表明矢量场 \mathbf{F} 由它的旋度和散度及边界条件唯一地确定。

2、无界真空中，线密度为 ρ_l 的无限长线电荷产生的电场强度为
$$\boxed{\mathbf{E} = \frac{\rho_l}{2\pi\epsilon_0 r} \mathbf{e}_r}.$$

3、在导电媒质中，电磁波的相速随频率变化称为色散现象。

4、空气中一均匀平面波的电场为 $\mathbf{E} = (3\mathbf{e}_x + A\mathbf{e}_y)e^{jkz}$ ，欲使其为右旋圆极化波，则 $A = \boxed{3j}$ ；欲使其为左旋圆极化波，则 $A = \boxed{-3j}$ 。

5、时变电磁场可以用一个标量位函数 ϕ 和一个矢量位函数 \mathbf{A} 来描述，它们与电场 \mathbf{E} 、磁感应强度 \mathbf{B} 之间的关系分别为
$$\boxed{\mathbf{E} = -\nabla\phi - \frac{\partial\mathbf{A}}{\partial t}}$$
、
$$\boxed{\mathbf{B} = \nabla \times \mathbf{A}}.$$

6、已知真空中恒定磁场的磁感应强度 $\mathbf{B} = x\mathbf{e}_x + my\mathbf{e}_y$ ，则常数 $m = \boxed{-1}$ ，体电流密度 $\mathbf{J} = \boxed{0}$ 。

7、均匀平面波垂直入射到理想导体表面上，入射波电场振幅与反射波电场振幅的关系是
$$\boxed{E_{i0} = -E_{r0}},$$
 透射波的电场振幅为 $\boxed{0}$ 。

8、矩形波导 ($a > b$) 的主模是 $\boxed{TE_{10}}$ ；圆波导的主模是 $\boxed{TE_{11}}$ ；同轴线的主模是 \boxed{TEM} 。

9、矩形金属波导谐振腔 TE_{mnp} 、 TM_{mnp} 模式中的下标 m 表示场量沿谐振腔宽边方向变化的半驻波数，
 n 表示场量沿谐振腔窄边方向变化的半驻波数， p 表示场量沿谐振腔纵向变化的半驻波数。

10、电流元的方向图函数 $f(\theta, \varphi)$ 为 $\boxed{\sin \theta}$ ，方向性系数为 $\boxed{1.5}$ 。

二、选择填空题（每小题 2 分，共 10 分）

1、若一个矢量函数的散度恒等于零，则这个矢量函数可以表示为一个 (A)。

- A. 矢量函数的旋度 B. 矢量函数的散度 C. 标量函数的梯度

2、下面关于圆波导简并模叙述正确的是 (B)。

A. TE_{1n} 模与 TM_{0n} 模简并 B. TE_{0n} 模与 TM_{1n} 模简并 C. 所有模式都存在极化简并

3、两导体平面相交成 60° 角，采用镜像法求解，其镜像电荷数为(B)个。

A. 7 B. 5 C. 4

4、填充 $\mu_r = 1$ 、 $\varepsilon_r = 4$ 均匀介质的同轴线，其主模的相速度等于 (C)。

A. $3 \times 10^8 \text{ m/s}$ B. $2 \times 10^8 \text{ m/s}$ C. $1.5 \times 10^8 \text{ m/s}$

4、当一个任意极化的电磁波以 (A) 入射到理想介质分界面时，其反射波中只剩下垂直极化波。

A. 布儒斯特角 B. 临界角 C. 折射角

三、简答题 (共 10 分)

1、写出线性均匀各向同性媒质中麦克斯韦方程组的微分形式，并说明其物理意义。(6 分)

答：
$$\nabla \times \mathbf{H} = \mathbf{J} + \varepsilon \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t}$$
$$\nabla \times \mathbf{E} = -\mu \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t}$$
$$\nabla \cdot \mu \mathbf{H} = 0$$
$$\nabla \cdot \varepsilon \mathbf{E} = \rho$$
 (4 分)

物理意义：麦克斯韦方程组反映了电磁场和源之间的全部关系，即真实电流和变化的电场是磁场的源，真实的电荷和变化的磁场是电场的源。 (2 分)

2、写出时变场中不同介质分界面上的边界条件。(4 分)

$$E_{1t} = E_{2t}$$
$$H_{1t} - H_{2t} = J_s$$
$$D_{1n} - D_{2n} = \rho_s$$
$$B_{1n} = B_{2n}$$

四、计算题 (每小题 15 分，共 60 分)

1、空气绝缘的无限长同轴线通过电流 I，内导体半径为 a，外导体半径为 b，假设外导体厚度很薄，其中的储能可以忽略不计，求：

- (1) 同轴线内外的磁场分布；
(2) 同轴线单位长度内储藏的磁场能量。

解：设同轴线内外导体的电流分别为 I、-I

(1) 由安培环路定律 $\oint \mathbf{H} \cdot d\mathbf{l} = \sum I$ 得：

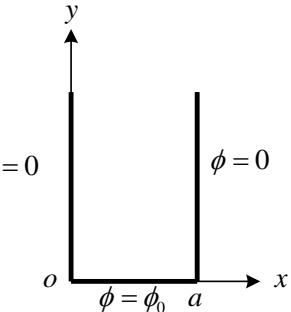
$$r \leq a \quad H_1 = \frac{Ir}{2\pi a^2} e_\phi$$

$$\begin{array}{ll} a \leq r \leq b & H_2 = \frac{I}{2\pi r} e_\varphi \\ r \geq b & H_3 = 0 \end{array}$$

(9 分)

$$\begin{aligned} W_m &= \frac{1}{2} \int_{v_1} \mu_0 H^2 d\tau + \frac{1}{2} \int_{v_2} \mu_0 H^2 d\tau \\ \text{总磁场能量} &= \frac{1}{2} \int_a^b \mu_0 H_2^2 2\pi r dr + \frac{1}{2} \int_0^a \mu_0 H_1^2 2\pi r dr \\ &= \frac{\mu_0 I^2}{4\pi} \ln \frac{b}{a} + \frac{\mu_0 I^2}{16\pi} \end{aligned} \quad (6 \text{ 分})$$

2、如下图所示，无限长金属槽，两平行侧壁相距为 a ，高度向上方无限延伸，两侧壁的电位为零，槽底电位为 ϕ_0 ，试求槽内的电位分布。



解：因为金属管在 z 轴方向为无限长，故管中的电位分布与 Z 坐标无关，令 $\phi(x, y) = f(x)g(y)$

由题意得边界条件为

$$y = 0, 0 < x < a, \phi = \phi_0$$

$$y = \infty, 0 < x < a, \phi = 0$$

$$x = 0, 0 < y < b, \phi = 0$$

$$x = a, 0 < y < b, \phi = 0$$

(2 分)

由边界条件易写出槽内电位函数应该为

$$\phi = \sum_{m=1}^{\infty} C_m e^{-\frac{m\pi}{a}y} \sin\left(\frac{m\pi}{a}x\right) \quad (10 \text{ 分})$$

由边界条件 $\phi|_{y=0} = \phi_0$ ，得

$$\sum_{m=1}^{\infty} C_m \sin\left(\frac{m\pi}{a}x\right) = \phi_0 \quad (2 \text{ 分})$$

对上述方程两边乘以 $\sin\left(\frac{n\pi}{a}x\right)$ ，并对 x 从 $0 \rightarrow a$ 积分，得到

$$\frac{a}{2} C_n = \int_0^a \phi_0 \sin\left(\frac{n\pi}{a}x\right) dx$$

当 n 为奇数时，得到

$$\frac{a}{2} C_n = \frac{a\phi_0}{n\pi} (1 - \cos n\pi)$$

$$\text{即 } C_n = \frac{4\phi_0}{n\pi} (n=1,3,5,\dots,\infty)$$

因此，槽内电位函数为

$$\phi = \frac{4\phi_0}{\pi} \sum_{m=1}^{\infty} \frac{1}{m} e^{-\frac{m\pi}{a}y} \sin\left(\frac{m\pi}{a}x\right) \quad (m=1,3,5,\dots,\infty) \quad (1 \text{ 分})$$

3、已知空气填充的矩形波导截面尺寸为 $a \times b = 23 \times 10 \text{ mm}^2$ ，

- (1) 工作波长为 $\lambda = 20 \text{ mm}$ 时，波导中可传输哪些模式？
- (2) 工作波长为 $\lambda = 30 \text{ mm}$ 时，波导中可传输哪些模式？
- (3) 写出其主模的波导波长、相速度和波阻抗的公式。

$$\text{解: } \lambda_c = \frac{2}{\sqrt{\left(\frac{m}{a}\right)^2 + \left(\frac{n}{b}\right)^2}} \quad (3 \text{ 分})$$

$$m=1, n=0 \quad \lambda_c = 2a = 46 \text{ mm}$$

$$m=2, n=0 \quad \lambda_c = a = 23 \text{ mm}$$

$$m=0, n=1 \quad \lambda_c = 2b = 20 \text{ mm} \quad (3 \text{ 分})$$

(1) $\lambda = 20 \text{ mm}$, 满足传输条件 $\lambda < \lambda_c$ 的模式有 TE_{10}, TE_{20} (3 分)

(2) $\lambda = 30 \text{ mm}$, 满足传输条件 $\lambda < \lambda_c$ 的模式有 TE_{10} (3 分)

$$(3) \lambda_g = \frac{\lambda}{\sqrt{1 - \left(\frac{\lambda}{2a}\right)^2}} \quad (1 \text{ 分})$$

$$v_p = \frac{v}{\sqrt{1 - \left(\frac{\lambda}{2a}\right)^2}} = \frac{c}{\sqrt{1 - \left(\frac{\lambda}{2a}\right)^2}} \quad (1 \text{ 分})$$

$$Z_{TE_{10}} = \frac{120\pi}{\sqrt{1 - \left(\frac{\lambda}{2a}\right)^2}} \quad (1 \text{ 分})$$

4、两块相互平行的无限大理想导体板分别置于 $x=0$ 和 $x=a$ 处，其间填充空气。已知两板间传输的电磁波的电场一般表达式为：

$$\mathbf{E} = E_y \mathbf{e}_y \sin K_x x + A \cos K_x x \mathbf{e}^{jK_z z}$$

- (1) 利用边界条件确定常数 A 和 K_x ；
- (2) 求出与 \mathbf{E} 相应的磁场强度；
- (3) 求两导体板内表面上的电流密度表达式；
- (4) 此电磁波是 TEM 波、TE 波还是 TM 波？

(1) 边界条件为： $x=0, a$; $E_y = 0$ 。

利用 $x=0, E_y = 0$ 得： $A = 0$

利用 $x=a, E_y = 0$ 得： $\sin K_x a = 0$ ，则 $K_x = \frac{n\pi}{a}$ 。 (6 分)

$$\Rightarrow \mathbf{E} = \mathbf{e}_y E_y = \mathbf{e}_y E_m \sin\left(\frac{n\pi}{a}x\right) e^{-j\beta Z}$$

(2) 由 maxwell 方程 $\nabla \times \mathbf{E} = -j\omega\mu_0 \mathbf{H}$ 得

$$\begin{aligned}\mathbf{H} &= \frac{\nabla \times \mathbf{E}}{-j\omega\mu_0} = \frac{1}{-j\omega\mu_0} \begin{vmatrix} \mathbf{e}_x & \mathbf{e}_y & \mathbf{e}_z \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ 0 & E_y & 0 \end{vmatrix} = \frac{1}{-j\omega\mu_0} \left(-\frac{\partial E_y}{\partial z} \mathbf{e}_x + \frac{\partial E_y}{\partial x} \mathbf{e}_z \right) \\ &= \frac{1}{-j\omega\mu_0} \left[j\beta E_m \sin\left(\frac{n\pi}{a}x\right) e^{-j\beta Z} \mathbf{e}_x + E_m \left(\frac{n\pi}{a}\right) \cos\left(\frac{n\pi}{a}x\right) e^{-j\beta Z} \mathbf{e}_z \right] \\ &= \frac{\beta}{-\omega\mu_0} E_m \sin\left(\frac{n\pi}{a}x\right) e^{-j\beta Z} \mathbf{e}_x + \frac{1}{-j\omega\mu_0} E_m \left(\frac{n\pi}{a}\right) \cos\left(\frac{n\pi}{a}x\right) e^{-j\beta Z} \mathbf{e}_z\end{aligned}\quad (4 \text{ 分})$$

(3) 导体板内表面上的电流密度

$$\begin{aligned}\mathbf{J}_S|_{x=0} &= \mathbf{n} \times \mathbf{H}|_{x=0} = \mathbf{e}_x \times (H_x \mathbf{e}_x + H_z \mathbf{e}_z)|_{x=0} \\ &= -H_z|_{x=0} \mathbf{e}_y = \frac{1}{j\omega\mu_0} E_m \left(\frac{n\pi}{a}\right) e^{-j\beta Z} \mathbf{e}_y \\ \mathbf{J}_S|_{x=a} &= \mathbf{n} \times \mathbf{H}|_{x=a} = -\mathbf{e}_x \times (H_x \mathbf{e}_x + H_z \mathbf{e}_z)|_{x=a} \\ &= H_z|_{x=a} \mathbf{e}_y = \frac{1}{-j\omega\mu_0} E_m \left(\frac{n\pi}{a}\right) \cos(n\pi) e^{-j\beta Z} \mathbf{e}_y\end{aligned}\quad (4 \text{ 分})$$

(4) 此电磁波是 TE 波

(1 分)