电磁场与波

5.5元

上海交通大学试卷 <17

电磁场与波期终试卷(A卷)

	姓名
_	. 填空问答题(每小题 5 分,共 30 分)
1.	已知 $\bar{A} = x^2 y^2 \bar{a}_x + z^2 \sin y \bar{a}_y + x e^y \bar{a}_z$,求 $\nabla \times \bar{A} = \underline{\qquad}$ 。
2.	已知 $\bar{A}=A_r\bar{a}_r+A_o\bar{a}_o$, A_r,A_o 分别为常数, \bar{a}_r,\bar{a}_o 为圆柱坐标系的单位矢量,则 \bar{A} 为
	(填"是"或"不是")常矢量。
	一 平 面 波 的 电 场 为 $\bar{E} = 2e^{-j(kz-\frac{\pi}{3})}\bar{a}_z + 3e^{-j(kz+\frac{\pi}{3})}\bar{a}_y$, 该 平 面 波 的 传 播 方 向 为
_	
4.	真空中,已知一电磁波的电场强度为 $\vec{E} = \vec{a}_x E_0 \cos(\omega t - \beta y) + \vec{a}_z E_0 \sin(\omega t - \beta y)$,则
	此电磁波的磁场强度的瞬时表达式为。
5.	此电磁波的磁场强度的瞬时表达式为
6.	矩形波导中 TE_{10} 的面电流分布的特点是。
<u></u> .	计算题 (第3题10分,其余3题各20分,共70分)
1.	一同轴线内导体的半径为 a ,外导体的半径为 b 。内外导体间填充电导率分别为 $arepsilon_1$ 和 $arepsilon_2$
	的两种不同的理想电介质,如图所示。设同轴线内外导体间施加电压为 $U_{\scriptscriptstyle 0}$,且已知其
	外导体接地。求:① 同轴线中内外导体间各介质中的 $ar{E}$ 和 $ar{D}$;② 各介质中的束缚体
	电荷密度和面电荷密度的表达式。
	ε_1 ε_2 δ

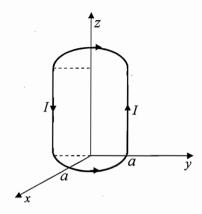
3. 自由空间中,一正弦电磁波的磁场强度的复矢量为

$$\vec{H} = (-\vec{a}_x + \vec{a}_y + j\sqrt{2}\,\vec{a}_z)e^{-j2\pi(x+y)}$$
 A/m

① 求该电磁波的波长;② 求电磁波传播方向上的单位矢量;③ 导出磁场强度的瞬时矢量 $\bar{H}(t)$ 和电场强度的瞬时矢量 $\bar{E}(t)$ 的表达式;④ 求出此平面波的瞬时坡印亭

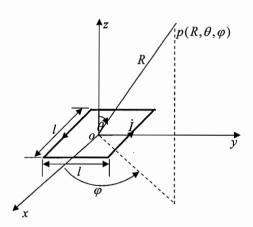
矢量 $\bar{S}(t)$ 和平均能流密度矢量 \bar{S}_{ov} ; ⑤ 求其平均电磁场能量密度 w_{ov} 。

3. 真空中,两半径均为a的半圆环与两条相互平行的长为2a的直导线构成如图所示的载流回路,回路中载直流I。求坐标原点O处的磁感应强度 \bar{B} 。



4. 如题图所示,一载均匀电流 $I=I_0e^{j0^\circ}$ 的正方形导电环处于xoy平面,环心处于坐

标原点,各边长为 $l << \lambda$ 。 ① 详细导出该正方形电流环在远区场点 $p(R,\theta,\varphi)$ 处的矢量磁位及电磁场分量的表达式;② 写出该正方形电流环在远区的平均功率密度的表达式;③ 导出其辐射电阻的表达式。



SJ1 部分习题参考答案

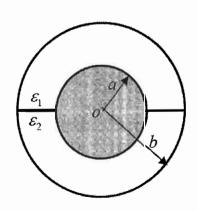
李旭光
lixg@sjtu.edu.cn
电信群楼 1 号楼 328
(答案仅供参考,发现问题请告知,谢谢!)

一. 填空题

- 1. 已知 $A = x^2 y^2 \vec{a}_x + z^2 \sin y \vec{a}_y + x e^y \vec{a}_z$, 则 $\nabla \times \vec{A} = (x e^y 2z \sin y) \vec{a}_x e^y \vec{a}_y 2x^2 y \vec{a}_z$ 。
- 2. 已知 $\vec{A} = A_r \vec{a_r} + A_{\varphi} \vec{a_{\varphi}}$, $\vec{a_r}$, $\vec{a_{\varphi}}$ 为圆柱坐标系的单位矢量,则 \vec{A} 不是常矢量。
- 3. 一平面波的电场为 $\vec{E}=2e^{-j(kx-\frac{q}{2})}\vec{a}_z+3e^{-j(kx+\frac{q}{2})}\vec{a}_y$,该平面波的传播方向为 $+\vec{a}_x$,极化方式为左旋椭圆极化。
- 4. 真空中,已知一电磁波的电场强度为 $\vec{E}=\vec{a_x}E_0\cos(\omega t-\beta y)+\vec{a_z}E_0\sin(\omega t-\beta y)$,则此电磁波的磁场强度的瞬时值表达式为 $-\vec{a_z}\frac{E_0}{n_0}\cos(\omega t-\beta y)+\vec{a_x}\frac{E_0}{n_0}\sin(\omega t-\beta y)$ 。
- 5. 磁通连续的原理微分方程是 $\nabla \bullet \vec{B} = 0$,其物理意义是:穿过任一闭曲面的磁通量恒为 0,磁场是无散场。
- 6. 矩形波导中 TE_{10} 模的特点是波导上下宽壁内表面上的面电流由两个分量组成,总的电流 是这两部分电流的叠加,而上下宽壁内表面上的电流大小相等,方向相同。

二. 计算题

1. 一同轴线内导体半径为a,外导体的半径为b。内外导体间填充介电常数分别为 ϵ_1 和 ϵ_2 的 两种不同理想介质,如图所示。设同轴线内外导体间施加电压为 U_0 ,且已知其外导体接地。求(1)同轴线内外导体间介质中的 \vec{E} 和 \vec{D} ;(2)各介质中的束缚体电荷密度和面电和密度的表达式。(3)各导体表面上的自由电荷密度的表达式。



(1)

因两球壳间的电场强度的方向为径向,故介质 1 和介质 2 的分界面上电场强度与界面平行。由边界条件可知: $E_{1r} = E_{2r}$ 。

于是,在两球壳间作一半径为r(a < r < b)的高斯面,由高斯定理得:

$$\oint_S \vec{D} \bullet d\vec{S} = 2\pi r^2 (D_{1r} + D_{2r}) = Q$$

又由于 $D_{1r} = \varepsilon_1 E_{1r}$, $D_{2r} = \varepsilon_2 E_{2r}$, $E_{1r} = E_{2r} = E_r$, 可得两球壳间电场强度和电位的表达式分别为:

$$\vec{E} = \vec{a_r} E_r = \vec{a_r} \frac{Q}{2\pi(\varepsilon_1 + \varepsilon_2)r^2}$$

$$V = \int_r^b dr = \frac{Q(b-r)}{2\pi(\varepsilon_1 + \varepsilon_2)br}$$

因为内外球壳之间电位为 U_0 ,因此电荷:

$$U_0 = \frac{Q(b-a)}{2\pi(\varepsilon_1 + \varepsilon_2)ab}$$

所以:

$$Q = \frac{2\pi U_0 ab(\varepsilon_1 + \varepsilon_2)}{b-a}$$

以下分析均中Q均按上式。

(2)

因球壳间两区域的极化强度 \vec{P}_1 , \vec{P}_2 分别为:

$$\vec{P}_k = (\varepsilon_k - \varepsilon_0) \vec{E}_k = \vec{a}_r \frac{(\varepsilon_k - \varepsilon_0)Q}{2\pi(\varepsilon_1 + \varepsilon_2)r^2} \ (k = 1, 2)$$

故球壳间两区域中的束缚体电荷密度 ρ_{Pl} , ρ_{P2} 均为 0, 即:

$$\rho_{p_k} = -\nabla \bullet \vec{P}_k = -\frac{(\varepsilon_k - \varepsilon_0)Q}{2\pi(\varepsilon_1 + \varepsilon_2)r^2} \frac{1}{dr} (r^2 \cdot \frac{1}{r^2}) = 0 \ (k = 1, 2)$$

因球壳间两区域的介质内表面上束缚面电流密度分别为:

$$\rho_{\scriptscriptstyle PSk}^{(i)} = -\vec{a}_r \bullet \vec{P}_k = -\frac{(\varepsilon_k - \varepsilon_0)Q}{2\pi(\varepsilon_1 + \varepsilon_2)a^2} \ (k = 1, 2)$$

因球壳间两区域的介质外表面上束缚面电流密度分别为:

$$\rho_{\scriptscriptstyle PSk}^{(o)} = \vec{a}_r \bullet \vec{P}_k = -\frac{(\varepsilon_k - \varepsilon_0)Q}{2\pi(\varepsilon_1 + \varepsilon_2)b^2} \ (k = 1, 2)$$

在两种介质的分界面上,其束缚面电荷密度为:

$$\rho_{\scriptscriptstyle PS} = \vec{a}_{\varphi} \bullet (\vec{P}_1 - \vec{P}_2) = 0$$

(3)

内导体表面上的自由电荷密度分别为:

$$\rho_{sk}^{(i)} = \varepsilon_k \vec{a_r} \bullet \vec{E}|_{r=a} = \frac{\varepsilon_k Q}{2\pi(\varepsilon_1 + \varepsilon_2)a^2} \quad (k = 1, 2)$$

外导体内表面上的自由电荷密度分别为:

$$\rho_{\rm sk}^{(i)} = -\varepsilon_k \vec{a_r} \bullet \vec{E}|_{r=b} = \frac{\varepsilon_k Q}{2\pi(\varepsilon_1 + \varepsilon_2)b^2} \ (k=1,2)$$

2. 自由空间中,一正弦电磁波的磁场强度复矢量为:

$$\vec{H} = (-\vec{a}_x + \vec{a}_y + j\sqrt{2}\vec{a}_z)e^{-j2\pi(x+y)}$$
 A/m

- (1) 求该电磁波的波长;
- (2) 求电磁波传播方向上的单位矢量;
- (3) 导出电磁波电场和磁场的瞬时矢量表达式 $\vec{H}(t)$ 和 $\vec{E}(t)$;
- (4) 求出此平面波的瞬时坡印亭矢量 $\vec{S}(t)$ 和平均能流密度矢量 \vec{S}_{av} ;
- (5) 求出平均电磁场能量密度wav。

解答:

(1)

因为
$$\vec{k} \cdot \vec{r} = 2\pi(x+y)$$
, $\vec{k} = 2\pi(\vec{a}_x + \vec{a}_y)$,

$$\exists |\vec{k}| = |\vec{k}| = 2\sqrt{2}\pi$$

所以
$$\lambda = \frac{2\pi}{k} = \frac{\sqrt{2}}{2}$$
 m

(2)

传播方向单位矢量 $\vec{a}_n = \frac{\vec{k}}{k} = \frac{\sqrt{2}}{2}(\vec{a}_x + \vec{y})$

$$v_p = c = 3 \times 10^8 \text{ m/s}$$

$$f = \frac{c}{\lambda} = 3\sqrt{2} \times 10^8 \text{ Hz}$$

$$\omega = 2\pi f = \frac{2\pi c}{\lambda} = 6\sqrt{2} \times 10^8 \text{ rad/s}$$

$$\eta_0 = 120\pi = 377 \Omega$$

(3)

磁场强度瞬时矢量表达式为:

$$\vec{H}(t) = \operatorname{Re}\left[\vec{H}e^{j\omega t}\right] = \operatorname{Re}\left[(-\vec{a}_x + \vec{a}_y + j\sqrt{2}\vec{a}_z)e^{-j2\pi(x+y)}e^{j\omega t}\right]$$
$$= (-\vec{a}_x + \vec{a}_y + j\sqrt{2}\vec{a}_z)\cos[6\sqrt{2}\pi \times 10^8t - 2\pi(x+y)] \text{ A/m}$$

电场强度复矢量为:

$$E = \eta_0 \vec{H} \times \vec{a}_n = 60\pi \sqrt{2} [j\sqrt{2}(\vec{a}_y - \vec{a}_x) - 2\vec{a}_z]e^{-j2\pi(x+y)}$$

电场强度瞬时矢量表达式为:

$$\vec{E}(t) = \text{Re}\left[\vec{E}e^{j\omega t}\right] = 60\pi \sqrt{2} \text{Re}\left[\left[j\sqrt{2}(\vec{a}_y - \vec{a}_x) - 2\vec{a}_z\right]e^{-j2\pi(x+y)}e^{j\omega t}\right]$$

$$= 60\pi \sqrt{2}\left[j\sqrt{2}(\vec{a}_y - \vec{a}_x) - 2\vec{a}_z\right] \cos[6\sqrt{2}\pi \times 10^8 t - 2\pi(x+y)] \text{ V/m}$$

(4)

平面波的瞬时复坡印亭矢量 $\vec{S}(t)$ 为:

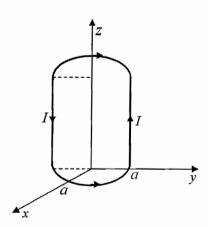
$$\vec{S}(t) = \frac{1}{2}\vec{E}\times\vec{H}^* = 120\pi\,\sqrt{2}(\vec{a}_x + \vec{a}_y)$$

平均能流密度矢量 \vec{S}_{av} 为:

$$\vec{S}_{av} = \frac{1}{2}\vec{E} \times \vec{H}^* = 120\pi \sqrt{2}(\vec{a}_x + \vec{a}_y)$$
(5)

$$w_{av} = (w_e)_{av} + (w_m)_{av} = \frac{1}{4} \varepsilon_0 E^2 + \frac{1}{4} \mu_0 H^2 = \frac{1}{2} \mu_0 H^2 = 8\pi \times 10^{-7} \text{ J/m}^3$$

3. 真空中,两半径为a的半圆环与两条互相平行的长为2a的直导线构成如图所示载流回路,回路中载直流电流 I_0 ,求坐标原点O处的磁通量密度 \vec{B} 。



解答:

取电流元 $Id\vec{l}$,它在O点产生的磁通量密度为:

$$d\vec{B} = \frac{\mu_0}{2\pi} \frac{Id\vec{l} \times \vec{a_r}}{r^2}$$
 (r为电流元到O点的距离)。

先计算下半圆环,由于 $d\vec{l} = ad\varphi \vec{a}_{\varphi}$ 与 \vec{a}_{r} 垂直,所以:

$$\vec{B}_1 = \vec{a}_z \int_{-\frac{\pi}{2}}^{+\frac{\pi}{2}} \frac{u_0}{4\pi} \frac{I_0 a d\varphi}{a^2} = \frac{\mu_0 I_0}{4a}$$

再计算右平行直导线部分:

$$\begin{split} \vec{B}_2 &= \int_0^{2a} \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{I_0 dz \vec{a}_z \times \vec{a}_r}{r^2} = \vec{a}_x \int_0^{2a} \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{I_0 dz}{a^2 + z^2} \sin \theta \\ &= \vec{a}_x \int_0^{2a} \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{I_0 dz}{a^2 + z^2} \frac{a}{\sqrt{a^2 + z^2}} \\ &= \vec{a}_x \int_0^{2a} \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{aI_0 dz}{(a^2 + z^2)^{\frac{3}{2}}} \\ &= \vec{a}_x \frac{\mu_0 I_0}{4\pi} \int_0^{2a} \frac{a dz}{(a^2 + z^2)^{\frac{3}{2}}} \\ &= \vec{a}_x \frac{\mu_0 I_0}{4\pi} \frac{z}{a \sqrt{a^2 + z^2}} \Big|_0^{2a} \\ &= \vec{a}_x \frac{\mu_0 I_0}{4\pi} \frac{2a}{a \sqrt{a^2 + 4a^2}} \\ &= \vec{a}_x \frac{2\sqrt{5}}{5} \frac{\mu_0 I_0}{4\pi a} \\ &= \vec{a}_x \frac{\sqrt{5}\mu_0 I_0}{10\pi a} \end{split}$$

再计算左平行直导线部分,按相同办法计算得:

$$\begin{split} \vec{B}_{3} &= \int_{0}^{2a} \frac{\mu_{0}}{4\pi} \frac{-I_{0} dz \vec{a}_{z} \times \vec{a}_{r}}{r^{2}} \\ &= \vec{a}_{x} \frac{\sqrt{5} \mu_{0} I_{0}}{10\pi a} \end{split}$$

最后计算上半圆环部分:

$$\vec{B}_4 = \int_{\frac{\pi}{2}}^{\frac{3\pi}{2}} -\frac{u_0}{4\pi} \frac{I_0 a d\varphi \vec{a}_\varphi \times \vec{r}}{r^3}$$

其中:

$$\vec{r} = -2aa_z + \varphi \vec{a}_\varphi - a\vec{a}_r$$

磁通量密度 \vec{B}_4 在 $\vec{a}_{\varphi} \times \vec{r}$ 方向上大小为:

$$dB_4 = -\frac{\mu_0 I_0}{4\pi} \frac{r \cdot \sin\frac{\pi}{2} d\varphi}{r^3} = -\frac{\mu_0 I_0 d\varphi}{20\pi a^2} \label{eq:B4}$$

 \vec{B}_4 在z向微分单元分量为:

$$dB_{4z} = dB_4 \cdot \sin \arctan \frac{1}{2} = -\frac{\sqrt{5}}{5} dB_4$$

 \vec{B}_4 在z向分量为:

$$B_{4z} = \frac{\mu_0 I_0 a}{4\pi} \int_{\frac{\pi}{2}}^{\frac{3\pi}{2}} -\frac{\sqrt{5} d\varphi}{25a^2} = -\frac{\sqrt{5}\mu_0 I_0}{100a}$$

 \vec{B}_4 在r方向微分单元为:

$$dB_{4r} = dB_4 \cdot \cos \arctan \frac{1}{2}$$

 \vec{B}_4 在x向微分单元为:

$$dB_{4x} = dB_{4r} \cdot \sin(\varphi - 90^{\circ}) = -dB_{4r} \cdot \cos \varphi = -\frac{2\sqrt{5}}{5}dB_4$$

 \vec{B}_4 在x向分量为:

$$B_{4x} = \frac{\mu_0 I_0 a}{4\pi} \int_{\frac{\pi}{2}}^{\frac{3\pi}{2}} \frac{2\sqrt{5}}{5} \frac{\cos \varphi d\varphi}{5a^2} = -\frac{\sqrt{5}\mu_0 I_0}{25\pi a}$$

所以O点总磁通密度为:

$$\vec{B}_4 = \vec{a_x} \left(\frac{4 \sqrt{5} \mu_0 I_0}{25 \pi a} \right) + \vec{a_z} \left(\frac{\mu_0 I_0}{4 a} - \frac{\sqrt{5} \mu_0 I_0}{100 a} \right)$$

另外一种办法求解上半圆环在O点产生的磁通密度:

$$\begin{split} \vec{B}_4 &= \int_{\frac{\pi}{2}}^{\frac{3\pi}{2}} - \frac{u_0}{4\pi} \frac{I_0 a d\phi \vec{a}_{\varphi} \times (-2aa_z + \phi \vec{a}_{\varphi} - a\vec{a}_r)}{r^3} \\ &= \frac{\sqrt{5}\mu_0 I_0}{100\pi a} \int_{\frac{\pi}{2}}^{\frac{3\pi}{2}} 2d\phi \vec{a}_r - d\phi \vec{a}_z \end{split}$$

 \vec{B}_4 在z向分量为:

$$B_{4z} = -\vec{a}_z \frac{\sqrt{5}\mu_0 I_0}{100a}$$

再将 $\vec{a_r}$ 分解为 $\vec{a_x}$ 和 $\vec{a_y}$ 分量,根据对称性, $\vec{a_y}$ 方向结果为零,则仅计算 $\vec{a_x}$ 方向分量即可:

$$B_{4x} = \frac{\sqrt{5}\mu_0 I_0}{100\pi a} \int_{\frac{\pi}{2}}^{\frac{3\pi}{2}} 2\cos\varphi d\varphi \vec{a}_x$$
$$= -\vec{a}_x \frac{\sqrt{5}\mu_0 I_0}{25\pi a}$$

所以O点总磁通密度为:

$$\vec{B}_4 = \vec{a}_x \left(\frac{4 \sqrt{5} \mu_0 I_0}{25 \pi a} \right) + \vec{a}_z \left(\frac{\mu_0 I_0}{4 a} - \frac{\sqrt{5} \mu_0 I_0}{100 a} \right)$$

4. 天线问题,不解答,具体求解可见周希朗老师的《电磁场理论与微波技术基础解题指导》一书 P146 页例 6.16。