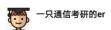
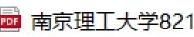
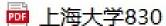
# 电磁场考研真题 PDF

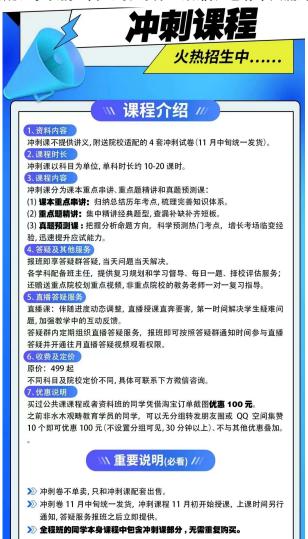








需要报班、择校、答疑、求职就业问题可加我私人微信,也有个交流群,可以加一下



- ▶ 本文档适合大家把本校真题做完后用来查漏补缺使用,也当作模拟啦,有答案,有解析,有视频讲解,相当 nice~
- ▶ 当然也适合 24 考研刚开始准备考研的同学拿来了解信号考什么使用<sup>~</sup>
- Ps: 另外我们这边也有针对冲刺的课程,里面包含 4 套模拟卷,全程的答疑服务,20 小时的冲刺课程,另外我们前面还有一些专题直播,也都附赠一起了,还有就是重点院校的划重点视频赠送,非重点院校的教务老师一对一复习指导,还有班主任监督,每日一题。这个冲刺班用于查漏补缺都还是挺不错的,如有需要的话可以联系我,具体的介绍可以参考上图

# 南京理工大学 2019 年硕士学位研究生入学考试试题

(考生注意:全部答案必须写在答题纸上否则后果自负!) 考试科目代码:821 考试科目:电磁场与电磁波

注: ①所有答案必须写在答题纸或答题卡上,写在本试题纸或草稿纸上 ②本试题纸须随答题纸一起装入试题袋中交回!	.均无	效;
注: $\varepsilon_0 = \frac{1}{36\pi} \times 10^{-9} \text{F/m}$ , $\mu_0 = 4\pi \times 10^{-7} \text{H/m}$ , $\nabla \times (\nabla \times \overrightarrow{A}) = \nabla (\nabla \cdot \overrightarrow{A})$	− <b>V</b> <sup>2</sup>	$^{2}\overrightarrow{A}$
一、判断题(每题 2 分,共 20 分,填对、错或√、×):		
1.均匀平面波在良导体中传播时电场能量和磁场能量相等。	(	)
2.静电场不仅是有源场,并且还是无旋场。	(	)
3.分析磁场时,引入磁矢势 $\overline{A}$ ,并令 $\overline{B}$ = $\nabla \times \overline{A}$ ,这样做的依据是 $\nabla \times B = \mu$ $\partial t$ )。	(	∂ <b>D</b> / )
$4.∇· \overrightarrow{D} = ρ$ 表明,电位移矢量仅由自由电荷决定。	(	)
5.均匀平面波在无界理想介质传播,电磁波的相速与频率有关。	(	)
6.平面波的群速度,有可能超过光速。	(	)
7.在洛伦兹条件下,矢量位和标量位都满足达朗贝尔方程。	(	)
8.横电磁波是电场、磁场与传播方向相互垂直的均匀平面波。	(	)
9.对于恒定磁场,公式 $\nabla \times \vec{H} = \vec{J}$ 表明磁场强度矢量仅由自由电流决定。	(	)
10.在导电媒质中, 电磁波的相速度等于光速。	(	)
二、填空题(每空2分,共20分)		
1. 给定标量位 $\varphi=x-ct$ 及矢量位 $\overrightarrow{A}=\overrightarrow{e}_x(x/c-t)$ ,式中 $c=1/\sqrt{\mu_0\varepsilon_0}$ ,应强度 $\overrightarrow{B}=$ ,电场强度 $\overrightarrow{E}=$ 。	则	磁感
2. 均匀平面波从空气垂直入射到某电介质平面时,空气中的驻波比为 平面上为驻波电场最小点,则分界面上的反射系数为。	3,	介质
3.均匀平面波在理想介质中传播。其电场振幅矢量为 $\vec{E}_m = \vec{e}_x 2 + \vec{e}_y$ $\vec{e}_z (kV/m)$ ,磁场强度振幅矢量为 $\vec{H}_m = \vec{e}_x 2 + \vec{e}_y 4 + \vec{e}_z 4 (A/m)$ ,则波传护单位矢量 $\vec{e}_k =$ ,波阻抗 $\eta =$ 。		
4、在照相机的镜头上有一种消除反射的敷层,称为 1/4 波长匹配层。5	见有	频率

为 10GHz 的均匀平面波从空气垂直入射到 $\varepsilon = 4\varepsilon_0$ ,  $\mu = \mu_0$ 的理想介质平面上,

为了消除反射,在媒质表面涂上 1/4 波长匹配层,该匹配层的相对介电常数为。
5.在线性、各向同性媒质中,电场能量密度 $w_e$ 表示为,磁场能量密度 $w_m$ 表示为。
6.海水的电导率为 $\sigma=4S/m$ ,相对介电常数为 $\varepsilon_r=81$ ,频率为 $5\times 10^6 Hz$ 的电磁波在海水中的衰减系数为,趋肤深度为。
三、简答题(每题5分,共20分)
1、时变电磁场中,电介质的损耗特性是如何定义的?简述低频情况和高频情况下损耗特性的主要区别。
2、解释电磁波的极化概念。若两个相互垂直的线极化波叠加形成右旋圆极化波,需要满足哪些条件?
3、镜像法求解的基本思想是什么?根据唯一性定理,确定镜像电荷的原则是什么?
4、写出复数形式的麦克斯韦方程组,并简述它与瞬时形式有何区别。

四、(10分)证明:在不同磁介质分界面上,矢量磁位 $\overline{A}$ 的切向分量是连续的。

五、(10分)证明:在有电荷密度 $\rho$ 和电流密度 $\overline{f}$ 的均匀无损耗媒质中,电场强度和磁场强度的波动方程是

$$\nabla^2 \overrightarrow{E} - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \overrightarrow{E}}{\partial t^2} = \mu \frac{\partial \overrightarrow{J}}{\partial t} + \nabla \left(\frac{\rho}{\varepsilon}\right), \nabla^2 \overrightarrow{H} - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \overrightarrow{H}}{\partial t^2} = - \nabla \times \overrightarrow{J}$$

六、(10 分)理想介质(参数为 $\mu=\mu_0, \varepsilon=\varepsilon_r\varepsilon_0, \sigma=0$ )中有一均匀平面波沿+x方向传播,已知其电场瞬时值表达式为 $\vec{E}(x,t)=\vec{e}_v$ 377 $\cos(10^9t-5x)$ ,求:

- (1) 该理想介质的相对介电常数;
- (2) 与 $\vec{E}(x,t)$ 相伴的磁场 $\vec{H}(x,t)$ ;
- (3) 该平面波的平均能流密度。

七、(15分)判断下列波的极化情况(如果是圆极化或椭圆极化请说明是左旋还是右旋)。

- (1)  $\vec{E} = \vec{e}_x e^{j20z} \vec{e}_y j e^{j20z}$
- (2)  $\vec{E}(z,t) = \vec{e}_x 15\sin(\omega t 10z) \vec{e}_y 15\cos(\omega t 10z)$
- (3)  $\vec{E} = 5(\vec{e}_x j\vec{e}_y)e^{-j2z} + 4(\vec{e}_x + j\vec{e}_y)e^{-j2z}e^{j\frac{\pi}{6}}$
- (4)  $\vec{E} = [2(1+j)\vec{e}_x + 2(1-j)\vec{e}_y]e^{-jkz}$
- (5)  $\vec{E} = [-\vec{e}_x \sqrt{5}\vec{e}_y + \sqrt{3}\vec{e}_z]e^{-j0.3\pi(2x \sqrt{5}y \sqrt{3}z)}$

八、(10 分)同轴电缆的内导体半径为 a,外导体内半径为 c,内、外导体之间填充有两层损耗介质,其介电常数分别为 $\varepsilon_1$ 和 $\varepsilon_2$ ,电导率分别为 $\varepsilon_1$ 和 $\varepsilon_2$ ,两层介质的分界面为同轴圆柱面,分界面半径为 b。当外加电压为 $U_0$ 时,求:

- (1) 介质中电流密度和电场强度分布:
- (2) 同轴电缆单位长度的电容。

九、(10 分)无限大的介质中外加均匀电场 $\overline{E}_0 = \overline{e}_z E_0$ ,在介质中有一半经为 a 的球形空腔。己知介质的介电常数为 $\varepsilon$ ,求:

- (1) 空腔内、外的电场强度:
- (2) 空腔表面的极化电荷密度。

十、(10 分)由半径为 a 的两圆形导体平板构成一平行板电容器,间距为 d。两极板间充满介电常数为 $\varepsilon$ ,电导率为 $\sigma$ 的媒质。设两极板间外加缓变电压 $u=U_m\cos\omega t$ ,略去边缘效应,求:

- (1) 电容器内的瞬时坡印廷矢量和平均坡印廷矢量;
- (2) 进入电容器的平均功率。

十一、(15 分)已知z < 0 区域中媒质 1 的参数:  $\sigma_1 = 0$ 、 $\varepsilon_{r1} = 4$ 、 $\mu_{r1} = 1$ ; 在 z > 0 区域中媒质 2 的参数:  $\sigma_2 = 0$ 、 $\varepsilon_{r2} = 10$ 、 $\mu_{r2} = 4$ ; 一个角频率为 $\omega = 5 \times 10^8 rad/s$ 的均匀平面波从媒质 1 垂直入射到分界面上。设入射波是沿 x 方向的线极化波,在t = 0 和z = 0 时入射波电场振幅为 2.4V/m。求:

- (1) 相位常数 $\beta_1$ 和 $\beta_2$ ;
- (2) 反射系数Γ;
- (3) 媒质 1 和媒质 2 中的电场强度 $\overline{E}_1(z,t)$ 和 $\overline{E}_2(z,t)$ 。

# 南京理工大学 2019 年硕士研究生入学考试试题答案

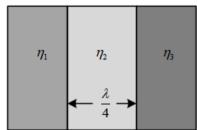
- 一、判断题(每题1分、共20分,填对、错,或√、×)
- 1.【水木珞研解析】错。均匀平面波在良导体终传播时电场能量小于磁场能量。 在理想介质中,电场能量等于磁场能量。
- 2. 【水木路研解析】对。静电场是有源无旋场。
- 3. 【水木珞研解析】错。  $\vec{R} = \nabla \times \vec{A}$ 的依据是 $\nabla \cdot \vec{R} = 0$ 。
- 4.【水木珞研解析】错。确定一个矢量需要由散度和旋度共同确定,因此仅仅由 散度确定是错误的。
- 5.【水木珞研解析】错。均匀平面波在无界理想介质传播,相速与率无关。在导电媒质中传播,电磁波的相速与频率有关。
- 6.【水木蜂研解析】错。波的包络传播速度称为群速度,用 $v_g$ 表示,它代表了电磁波能量的传播速度,小于光速。
- 7. 【水木珞研解析】对。
- 8. 【水木路研解析】对。
- 9【水木珞研解析】错。确定一个矢量需要由散度和旋度共同确定,因此仅仅由旋度确定是错误的。
- 10.【水木移研解析】错。电磁波在真空(空气、自由空间)的相速度等于光速;在理想介质中相速度为 $\frac{1}{\sqrt{\mu\epsilon}}$ ,与频率无关;在导电媒质中相速度与频率有关,不等于光速。
- 二、填空题(每空2分,共20分)

$$\begin{split} 1. & \texttt{【水木路研解析】} \overrightarrow{B} = \begin{vmatrix} \overrightarrow{e}_x & \overrightarrow{e}_y & \overrightarrow{e}_z \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ A_x & 0 & 0 \end{vmatrix} = \overrightarrow{e}_y \frac{\partial A_z}{\partial z} - \overrightarrow{e}_z \frac{\partial A_y}{\partial y} = 0 \,, \\ \overrightarrow{E} = & - \nabla \varphi - \frac{\partial \overrightarrow{A}}{\partial t} = - \overrightarrow{e}_x \frac{\partial \varphi}{\partial x} + \overrightarrow{e}_z = - \overrightarrow{e}_x + \overrightarrow{e}_z = 0 \,. \end{split}$$

- 2. 【水木路研解析】 $S = \frac{1+|\Gamma|}{1-|\Gamma|} = 3$ , $1+|\Gamma| = 3(1-|\Gamma|)$ , $|\Gamma| = \frac{1}{2}$ ,介质平面上为驻波电场最小点,所以取 $\Gamma = -\frac{1}{2}$ 。
- 3. 【水木路研解析】电场强度方向的单位矢量为

$$\begin{split} \vec{e}_E &= \frac{\vec{E}_m}{|\vec{e}_m|} = \frac{1}{3} (\vec{e}_x 2 - \vec{e}_y 2 + \vec{e}_z); \\ \text{磁场强度方向的单位矢量为} \\ \vec{e}_H &= \frac{\vec{H}_m}{|\vec{H}_m|} = \frac{1}{3} (\vec{e}_x + \vec{e}_y 2 + 2\vec{e}_z); \\ \text{波的传播方向} \\ \vec{e}_n &= \vec{e}_E \times \vec{e}_H = \frac{1}{3} (-\vec{e}_x 2 - \vec{e}_y + \vec{e}_z 2); \\ \eta &= \frac{|\vec{E}_m|}{|\vec{H}_m|} = \frac{3000}{6} = 500(\Omega). \end{split}$$

4. 【水木路研解析】已知 $\eta_1 = \eta_0$ , $\eta_3 = \frac{\eta_0}{\sqrt{\epsilon_{r3}}} = \frac{\eta_0}{2}$ ,则匹配层的本征阻抗为 $\eta_2 = \sqrt{\eta_1 \eta_3} = \sqrt{\eta_0 \cdot \frac{\eta_0}{2}} = \frac{1}{\sqrt{2}} \eta_0$ ,所以 $\epsilon_{r2} = 2$ 。



- 5. 【水木路研解析】 $w_e = \frac{1}{2} \varepsilon E^2$ ,  $w_m = \frac{1}{2} \mu H^2$ 。
- 6. 【水木路研解析】  $\frac{\sigma}{\omega\varepsilon} = \frac{\sigma}{\omega\varepsilon_r\varepsilon_0} = \frac{4}{2\pi\times5\times10^6\times81\times\frac{1}{36\pi}\times10^{-9}} = \frac{16}{9}\times10^2\gg1$ ,衰减系数 $\alpha = \sqrt{\pi f\mu\sigma} = \sqrt{\pi\times5\times10^6\times4\pi\times10^{-7}\times4} = 2\sqrt{2}\pi(\text{rad/m})$ ,趋肤深度 $\delta = \frac{1}{\alpha} = \frac{1}{2\sqrt{2}\pi}(\text{m})$ 。

## 三、简答题(每题5分,共20分)

- 1、【水木蜂研解析】电介质受到极化时,存在电极化损耗。对于存在电极化损耗的电介质,有 $\varepsilon_c = \varepsilon' j\varepsilon''$ ,称为复介电常数或复电容率,其虚部为大于零的数,表示电介质的电极化损耗。在高频情况下,实部和虚部都是频率的函数。在工程上,通常用损耗角正切  $\tan \delta_c = \frac{\varepsilon''}{\varepsilon}$ 来表征电介质的损耗特性。对于同时存在电极化损耗和欧姆损耗的电介质,复介电常数为 $\varepsilon_c = \varepsilon' j(\varepsilon'' + \frac{\sigma}{\omega})$ 。
- 2、【水木蜂研解析】电磁波的极化是指在电磁波传播空间给定点处,电场强度矢量的端点随时间变化的轨迹。

一般情况下,沿+z方向传播的均匀平面波,其中

$$\vec{E}(z,t) = \vec{e}_x E_{xm} \cos(\omega t - kz + \phi_x) + \vec{e}_y E_{ym} \cos(\omega t - kz + \phi_y)$$
 若 $E_{xm} = E_{ym}$ ,  $\phi_y - \phi_x = -\frac{\pi}{2}$ , 则是右旋圆极化波。

#### 3、【水木路研解析】

(1) 镜像法的原理: 是在所研究场域以外的某些适当的位置上, 用一些虚设的

电荷(称为镜像电荷)等效替代导体表面的感应电荷或介质分界面上的极化电荷。 这样就把原来的边值问题转换为均匀无界空间中的问题求解。

根据唯一性定理,只要虚设电荷与场域内有限的实际电荷一起所产生的电场满足 原问题的边界条件,所得结果就是原问题的解。

- (2) 确定镜像电荷的两条原则:
- (a) 像电荷必须位于所求解的场区城以外的空间中。
- (b) 像电荷的个数、位置及电荷量的大小以满足所求解的场区域。 镜像法的理论依据是唯一性定理。镜像法属于解析法。

# 4、【水木珞研解析】复数形式: $\vec{V} \times \vec{H} = \vec{i} + i\omega \vec{D}$ ;

 $\nabla \times \vec{E} = -j\omega \vec{B}$ ;

 $\nabla \cdot \vec{B} = 0$ :

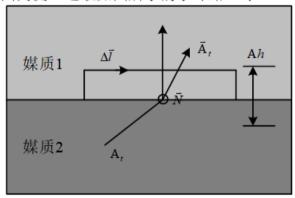
 $\nabla \cdot \vec{D} = \rho$ .

复数形式与瞬时形式的区别是:

- (1)复数形式中的电磁场矢量 $\vec{E}$ 、 $\vec{D}$ 、 $\vec{H}$ 、 $\vec{B}$ 均为复数形式,而瞬时形式中电磁场矢量 $\vec{E}$ 、 $\vec{D}$ 、 $\vec{H}$ 、 $\vec{B}$ 均为瞬时值形式;
- (2) 复数形式中为 $j\omega$ ,瞬时形式中为 $\frac{\partial}{\partial t}$ 。

#### 四、【水木珞研解析】

证明: 在介质分界面两侧, 选取如图所示的小环路, 令 $\Delta h \rightarrow 0$ , 则由



 $\vec{B} = \nabla \times \vec{A}$  得到

$$\int_{S} \vec{B} \cdot d\vec{S} = \int_{S} \nabla \times \vec{A} \cdot d\vec{S} = \oint_{C} \vec{A} \cdot d\vec{L}$$

因为 $\vec{B}$ 有限值,  $\Delta h \to 0$ , 所以回路面积趋于零。

 $\lim_{\Delta h \to 0} \int_{S} \vec{B} \cdot d\vec{S} = 0,$ 

则 $\oint_{\mathcal{C}} \vec{A} \cdot d\vec{L}$ , 可得

$$\vec{A}_1 \cdot \Delta \vec{L} - \vec{A}_2 \cdot \Delta \vec{L} = 0, \quad (\vec{A}_1 - \vec{A}_2) \cdot (\vec{N} \times \vec{e}_n) \Delta l = 0, \quad \mathbb{N} A_{1t} = A_{2t}.$$

五、【水木路研解析】 $\nabla^2 \vec{E} - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} = \mu \frac{\partial \vec{J}}{\partial t} + \nabla \left(\frac{\rho}{\varepsilon}\right), \quad \nabla^2 \vec{H} - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \vec{H}}{\partial t^2} = - \nabla \times \vec{J}$ 

证明: (1) 因为是在均匀无损耗媒质中有源条件下,所以

$$\nabla \times \vec{E} = -\mu \frac{\partial \vec{H}}{\partial t}$$
, (1)

$$\exists \nabla \times \overrightarrow{H} = \overrightarrow{J} + \varepsilon \frac{\partial \overrightarrow{E}}{\partial t}, \quad (2)$$

式(1)两边取旋度,可以得到

$$\nabla \times (\nabla \times \vec{E}) = \nabla \times \left(-\mu \frac{\partial \vec{H}}{\partial t}\right) = -\mu \frac{\partial}{\partial t} (\nabla \times \vec{H})$$
,代入(2)式,

结合矢量恒等式得到 $\nabla(\nabla \cdot \vec{E}) - \nabla^2 \vec{E} = -\mu \frac{\partial}{\partial t} (\vec{J} + \varepsilon \frac{\partial \vec{E}}{\partial t})$ ,

因为是有源区域 $\mathbf{V} \cdot \vec{\mathbf{E}} = \frac{\rho}{s}$ ,

所以
$$\nabla(\frac{\rho}{\varepsilon}) - \nabla^2 \vec{E} = -\mu \frac{\partial \vec{j}}{\partial t} - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2};$$
  
 $\nabla^2 \vec{E} - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} = \frac{1}{\varepsilon} \rho^2 + \mu \frac{\partial \vec{j}}{\partial t};$ 

对
$$\nabla \times \vec{H} = \vec{J} + \varepsilon \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}$$
两边取旋度,即 $\nabla \times (\nabla \times \vec{H}) = \nabla \times (\vec{J} + \varepsilon \frac{\partial \vec{E}}{\partial t})$ ,

结合矢量但等式得到

$$\nabla(\nabla \cdot \overrightarrow{H}) - \nabla^2 \overrightarrow{H} = \nabla \times \overrightarrow{J} - \varepsilon \frac{\partial}{\partial t} \left(\mu \frac{\partial \overrightarrow{H}}{\partial t}\right)$$

因为 $\nabla \cdot \vec{H} = 0$ ,所以 $\nabla^2 \vec{H} - \mu E \frac{\partial^2 \vec{H}}{\partial t^2} = -\nabla \times \vec{J}$ 。

#### 六、【水木路研解析】

(1) 本题目中 $E_m = 377$ , 与波阻抗 $\eta_0$ 数值相等, 即 $E_m = \eta_0$ ,

因为理想介质中 $k = \omega \sqrt{\mu \varepsilon} = \omega \sqrt{\mu_0 \varepsilon_r \varepsilon_0}$ ;

$$k = \frac{\omega}{c} \sqrt{\varepsilon_r}, \quad \sqrt{\varepsilon_r} = \frac{kc}{\omega} = \frac{5 \times 3 \times 10^6}{10^9} = 1.5, \quad \varepsilon_r = 2.25;$$

(2) 
$$\eta = \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} = \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_r \varepsilon_0}} = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon_r}} \eta_0;$$

波沿着+x方向传播;

相伴的磁场
$$\vec{H}(x,t) = \frac{1}{n}\vec{e}_x \times \vec{e}_y \eta_0 \cos(10^9 t - 5x) = \vec{e}_z 1.5 \cos(10^9 t - 5x)$$
(A/m)

(3) 电场强度复数形式 $\vec{E}(x) = \vec{e}_y 377 e^{-j5x} (V/m)$ ,

磁场强度复数形式 $\vec{H}(x) = \vec{e}_z 377 e^{-j5x} (V/m)$ 

平均坡印廷矢量 $\overrightarrow{S}_{av} = \frac{1}{2} \text{Re} [\overrightarrow{E} \times \overrightarrow{H}^*] \overrightarrow{e}_x 282.75 \text{W/m}^2$ 

七、

- (1)【水木移研解析】波沿-z方向传播,  $\phi_x = 0$ ,  $\phi_y = -\frac{\pi}{2}$ ,  $\phi_y \phi_x = -\frac{\pi}{2}$ , 幅度相同,所以是左旋圆极化波;
- (2)【水**木珞**研解析】波沿+z方向传播, $\phi_y = -\pi$ , $\phi_x = -\frac{\pi}{2}$ , $\phi_y \phi_x = -\frac{\pi}{2}$ ,幅度相同,所以为右旋圆极化波。
- (3)【水木珞研解析】波沿+z方向传播,

$$\tan \phi_c = \frac{2}{5+2\sqrt{3}}, \quad \phi_0 = \arctan\left(\frac{2}{5+2\sqrt{3}}\right) = 13.29^\circ;$$

$$\tan \phi_y = \frac{-5 + 2\sqrt{3}}{-2}, \quad \phi_y = \arctan\left(\frac{-5 + 2\sqrt{3}}{-2}\right) = -142.48^\circ;$$

 $\phi_y - \phi_x = -142.48^\circ - 13.29^\circ = -155.77^\circ$ ,且幅度不相同,所以是右旋椭圆极化波。

- (4)【水木路研解析】波沿+z方向传播, $\phi_x = \frac{\pi}{4}$ , $\phi_y = -\frac{\pi}{4}$ , $\phi_y \phi_x = -\frac{\pi}{2}$ ,幅度相同,所以为右旋圆极化波;
  - (5)【水木路研解析】相位差=0, 所以是线极化波。

#### 八、【水木路研解析】

(1) 设同轴电缆中单位长度的径向电流为 I,则由 $\int_{S} \vec{J} \cdot d\vec{S} = I$ 可得电流密度。

$$\vec{J} = \vec{e}_{\rho} \frac{I}{2\pi\rho} (a < \rho < c)$$

介质中的电场 $\vec{E}_1 = \vec{e}_\rho \frac{l}{2\pi\rho\sigma_1} (a < \rho < b)$ 

$$\vec{E}_2 = \vec{e}_\rho \frac{I}{2\pi\rho\sigma_2} (b < \rho < c)$$

于是得到 $I = \frac{2\pi\sigma_1\sigma_2U_0}{\sigma_2\ln(b/a) + \sigma_1\ln(c/b)}$ ,故两种介质中的电流密度和电场强度分别为

成例が可以下的电視器及列列列  

$$\overrightarrow{J} = \overrightarrow{e}_{\rho} \frac{\sigma_{1}\sigma_{2}U_{0}}{\rho[\sigma_{2}\ln(b/a) + \sigma_{1}\ln(c/b)]} (a < \rho < c)$$

$$\overrightarrow{E}_{1} = \overrightarrow{e}_{\rho} \frac{\sigma_{2}U_{0}}{\rho[\sigma_{2}\ln(b/a) + \sigma_{1}\ln(c/b)]} (a < \rho < b)$$

$$\overrightarrow{E}_{2} = \overrightarrow{e}_{\rho} \frac{\sigma_{1}U_{0}}{\rho[\sigma_{2}\ln(b/a) + \sigma_{1}\ln(c/b)]} (b < \rho < c)$$
(2) 漏电导为 $G = \frac{l}{U_{0}} = \frac{2\pi\sigma_{1}\sigma_{2}}{\sigma_{2}\ln(b/a) + \sigma_{1}\ln(c/b)}$ 

由静电场和恒定电场的比拟可以得到

$$C = \frac{q}{U_0} = \frac{2\pi\varepsilon_1\varepsilon_2}{\varepsilon_2\mathrm{ln}(b/a) + \varepsilon_1\mathrm{ln}(c/b)}$$

# 九、【水木路研解析】

在电场 $E_0$ 的作用下,介质产生极化,空腔表面形成极化电荷,空腔内外的电场强 度 E 为外加电场 $E_0$ 和极化电荷的电场 $E_p$ 的叠加,设空腔内外的电位分别为  $\varphi_1(r,\theta)$ 和 $\varphi_2(r,\theta)$ ,则边界条件为:

①
$$r \to \infty$$
时, $\varphi_2(r,\theta) \to -E_0 r \cos\theta$ ;

②
$$r = 0$$
 时, $\varphi_1(r, \theta)$ 为有限值;

③
$$r = a$$
时,  $\varphi_1(a, \theta) = \varphi_2(a, \theta)$ ,  $\varepsilon_0 \frac{\partial \varphi_1}{\partial r} = \varepsilon \frac{\partial \varphi_2}{\partial r}$ 

由条件①和②,可设

$$\varphi_1(r,\theta) = -E_0 r \cos\theta + A_1 r \cos\theta,$$

$$\varphi_2(r,\theta) = -E_0 r \cos\theta + A_2 r^{-2} \cos\theta$$

代入条件③,有

$$A_1 a = A_2 a^{-2}, \quad -\varepsilon_0 E_0 + \varepsilon_0 A_1 = -\varepsilon E_0 - 2\varepsilon a^{-3} A_2,$$

$$A_1 = -\frac{\varepsilon - \varepsilon_0}{2\varepsilon + \varepsilon_0} E_0$$
,  $A_2 = -\frac{\varepsilon - \varepsilon_0}{2\varepsilon + \varepsilon_0} a^3 E_0$ 

所以
$$\varphi_1(r,\theta) = -\frac{3\varepsilon}{2\varepsilon + \varepsilon_0} E_0 r \cos\theta$$
,

$$\varphi_2(r,\theta) = -\left[1 + \frac{\varepsilon - \varepsilon_0}{2\varepsilon + \varepsilon_0} \left(\frac{a}{r}\right)^3\right] E_0 r \cos\theta,$$

空腔内、外的电场为

$$\vec{E}_1 = -\nabla \varphi_1(r,\theta) = \frac{3\varepsilon}{2\varepsilon + \varepsilon_0} \vec{E}_0$$
,

$$\vec{E}_2 = -\nabla \varphi_2(r,\theta) = \vec{E}_0 - \frac{(\varepsilon - \varepsilon_0)E_0}{2\varepsilon + \varepsilon_0} \left(\frac{a}{r}\right)^3 \left[\vec{e}_r 2\cos\theta + \vec{\vec{e}_\theta} \sin\theta\right],$$

空腔表面的极化电荷面密度为

$$\rho_{SP} = -\vec{e}_n \cdot \vec{P}_2|_{r=a} = -\vec{e}_r \cdot (\varepsilon - \varepsilon_0) \cdot \vec{E}_2|_{r=a} = -\frac{3\varepsilon_0(\varepsilon - \varepsilon_0)}{2\varepsilon + \varepsilon_0} E_0 \cos\theta.$$

# 十、【水木路研解析】

(1)

电容器中的电场
$$\vec{E} = \vec{e}_z \frac{u}{d} = \vec{e}_z \frac{U_m}{d} \cos \omega t;$$
 因为 $\oint_C \vec{E} \cdot d\vec{l} = \int_S \left( \vec{j} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \right) \cdot d\vec{S}$  而且 $\vec{j} = \sigma \vec{E} = \vec{e}_z \frac{\sigma U_m}{d} \cos \omega t,$   $\vec{D} = \varepsilon \vec{E} = \vec{e}_z \frac{\varepsilon U_m}{d} \cos \omega t,$   $\frac{\partial \vec{D}}{\partial t} = -\vec{e}_z \frac{\varepsilon \omega U_m}{d} \sin \omega t,$  所以 $H \cdot 2\pi \rho = \frac{\sigma U_m}{d} \cos \omega \cdot \pi \rho^2 - \frac{\sigma \omega U_\pi}{d} \sin \omega t \cdot \pi \rho^2;$   $H = \frac{U_m \rho}{2d} (\sigma \cos \omega t - \varepsilon \omega \sin \omega t),$   $\vec{H} = \vec{e}_\rho \frac{U_m \rho}{2d} (\sigma \cos \omega t - \varepsilon \omega \sin \omega t)$   $\vec{S} = \vec{E} \times \vec{H} = \vec{e}_z \times \vec{e}_\phi \left[ \frac{\sigma U_m}{d} \cos \omega t \cdot \frac{U_m \rho}{2d} (\sigma \cos \omega t - \varepsilon \omega \sin \omega t) \right];$   $= -\vec{e}_\rho \frac{U_m^2 \rho}{2d^2} \left( \sigma \cos^2 \omega t - \frac{\varepsilon \omega}{2} \sin 2\omega t \right);$   $\vec{S}_{av} = \frac{\omega}{2\pi} \int_0^{2\pi} \vec{S} dt = \frac{\omega}{2\pi} \int_0^{2\pi} \left[ -\vec{e}_\rho \frac{U_m^2 \rho}{2d^2} \left( \sigma \cos^2 \omega t - \frac{\varepsilon \omega}{2} \sin 2\omega t \right) \right] dt = -\vec{e}_\rho \frac{\sigma U_m^2 \rho}{4d^2},$  (2) 进入电容器的平均功率 $\vec{P}_{av} = -\oint_S \vec{S}_{av} \cdot d\vec{S}$ , 而  $\vec{P}_{av} = -\oint_S \vec{S}_{av} \cdot d\vec{S} = \frac{\sigma U_m^2 \alpha}{4d^2} \cdot 2\pi ad = \frac{U_m^2 \pi a^2}{2d};$  热耗功率时值 $\vec{P} = \int_V \vec{P} dt \, dV = \int_V \sigma \frac{U_m^2 \alpha}{d^2} \cos^2 \omega t \, dV = \frac{U_m^2 \alpha}{d^2} \cos^2 \omega t \cdot \pi a^2 d$  平均热损耗功率  $\vec{P}_{av} = \frac{\omega}{2\pi} \int_0^{2\pi} \vec{P} \, dt = \frac{\omega}{2\pi} \int_0^{2\pi} \frac{U_m^2 \alpha}{d^2} \cos^2 \omega t \cdot \pi a^2 \, dt = \frac{U_m^2 \pi a^2}{2d},$   $\vec{P}_{av} = \vec{P}_{av}$ 

## 十一、【水木路研解析】

媒质 2 中的电场强度:

$$\tau = \frac{2\eta_2}{\eta_1 + \eta_2} \approx 1.12$$
;

$$\begin{aligned} \vec{E}_{2}(z) &= \vec{e}_{x} E_{\text{im}} e^{-j\beta_{2}z} = \vec{e}_{x} \tau E_{\text{im}} e^{-j\beta_{2}z} \\ &= \vec{e}_{x} 1.12 \times 2.4 e^{-j0.54z} = \vec{e}_{x} 2.68 e^{-j10.54z}; \\ \vec{E}_{2}(z, t) &= \vec{e}_{x} 2.68 \cos(5 \times 10^{8} t - 10.54z) (\text{V/m}) \end{aligned}$$

## 上海大学 2018 年硕士研究生入学考试试题

(考生注意:全部答案必须写在答题纸上否则后果自负!) 考试科目代码:830 考试科目:电磁场理论基础

注:①所有答案必须写在答题纸或答题卡上,写在本试题纸或草稿纸上均无效; ②本试题纸须随答题纸一起装入试题袋中交回!

#### 一、简答题

1、写出麦氏方程组的积分形式及相应名称

2、导出真空无源区域电场强度E的波动方程 注: $V \times V \times \overrightarrow{A} = V(V \cdot \overrightarrow{A}) - V^2 \overrightarrow{A}$ 

#### 二、填空题

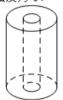
①边界条件的一般式

③TEM 波、TE 波、TM 波传播的特点

④已知电场瞬时矢量为 $\vec{E}(t) = \hat{x}E_0$	$\cos(\omega t + kz) + \hat{y}E_0$	$3\sin(\omega t + kz)$
它的复矢量表达式为: $(11)\vec{E} = $ _		; 它的传播方向是(12)
; 它是(13)	旋,(14)	极化波;(15)它的相
速 $v_p =$ 。		

三、 如图 1 所示,内半径为a,外半径为b。内圆柱表面电荷密度为 $\sigma_1$ ,外圆柱表面电 荷为 $\sigma_2$ ( I ) 求r < a, a < r < b, b < r时的电场强度;

- (II) 当a与b什么关系时,电场强度为0。



四、一段长直导线L,半径为a,电导率为 $\sigma$ ,设沿线通过直流I,电流均匀分布在 导线横截面。

- 求(1)长直导线表面电场强度矢量7及磁场强度矢量7
- (Ⅱ)导体表面的坡印延矢量s
- (III) 证明导体内热损耗功率是 $I^2R(R=L/\delta\pi\alpha^2)$  (IV) 证明坡印廷定理(III)等于输入导体表面的电磁场总功率

五、(16 分) 半无限长导体槽如图 2 所示,上下壁均接地,槽底x=0 处有励电 压**U**0。

- 1.(4分)写出该导体槽内任意点电位 $\phi(x,y)$ 所满足的边界条件:
- 2.(2分)写出电位 $\phi(x,y)$ 所满足分方程; 3.(7分)证明该导体槽内任意点的电位函数为

$$\phi(x,y) = \frac{4U_0}{\pi} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{1}{n} e^{-\frac{n\pi x}{d}} \sin \frac{n\pi y}{d}$$

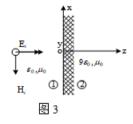
4. (3 分) 求该导体槽内的电场强度E。



冬2

六、如图 3 所示,一平面波由空气垂直入射于介电常数为  $9\varepsilon_0$ 的理想介质平面, 其电场复矢量为 $E_i = \hat{y}2E_0e^{-jkz}$ ,  $k = \omega\sqrt{\mu_0\varepsilon_0} = \frac{2\pi}{2\alpha}$ 

- 1、求反射长 $E_r$ 和透射场 $E_t$ ;
- 2、求0区电场复矢量 $E_1$ ,并画出 $|E_1|$ 分布草图、标出其波节和波腹点的 z 坐标;
- 3、求②区 $z = \frac{\lambda_2}{6}$ 处的电场和磁场强度复矢量 $E_2$ 、 $H_2$ ;
- 4、透射波平均功率流密度是入射波功率流密度的百分之多少?



七、一均匀平面波自空气入射于z=0处的 $\varepsilon_r=9$ , $\mu_r=1$  理想介质表面,入射

$$\overline{E}_i = (\sqrt{3}\hat{x} - \hat{z})\frac{E_0}{2}e^{-j\pi(x+\sqrt{3}z)/2}$$
求:(a) 入射波传播方向 $\hat{s}_i$ ,入射角 $\theta_i$ 、折射角 $\theta_2$ ;

- (b) 入射波磁场强度 $H_i$ 和反射波电场强度 $E_r$ ,并算出分界面上单位面积反射功 率占入射功率的百分比;
- (c) 欲使分界面上单位面积的反射功率百分比为零,应如何选择入射角?
- (d) 试证明该入射角时分界面上单位面积的透射功率百分比 7为 100%。

八、已知一电流元放置在坐标原点处。它的远区场电场强度复矢量为 $\vec{E} = \hat{\theta} j \frac{\eta_0 II}{2\lambda r} \sin\theta e^{-jkr}$ 

- ( $\overset{\leftarrow}{I}$ )利用对偶原理写出相应位置上磁流元的远区场的电磁场强度复矢量 $\overrightarrow{E^m}$ 、 $\overrightarrow{H^m}$
- (II) 写出 $F(\theta,\varphi)$ ,并概画其E面方向图
- (III) 电流元最大辐射方向远区 1 km 处电场强度振幅为 $|E_0| = 2 \text{mV/m}$ ,则最大辐射方向上远区 2 km 外电场强度振幅 $|E_1|$ 为多少?偏离最大辐射方向  $60^\circ$  方向上 1 km 处 $|E_2|$ 为多少?
- (IV) 若电流元长度 $l=0.3\lambda$ ,电流为 1mA,计算电流元的辐射功率 $P_{r}$
- (V)若电流元辐射的波长为 2m,在其最大方向上相隔 5 公里处放置一半波振子,计算该半波振子能接收到的最大功率 $P_{em}$ 。

## 上海大学 2018 年硕士研究生入学考试试题答案

#### 一、简答题

1. 【水木路研解析】

法拉第定律: 
$$\oint_{\mathcal{C}} \vec{E} \cdot d\vec{i} = \oint_{\mathcal{S}} -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot d\vec{s}$$
 全电流定理:  $\oint_{\mathcal{S}} \vec{H} \cdot d\vec{i} = \oint_{\mathcal{S}} (\vec{J} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}) \cdot d\vec{s}$  高斯定理:  $\oint_{\mathcal{S}} \vec{D} \cdot d\vec{s} = Q$  磁通连续性原理:  $\oint_{\mathcal{C}} \vec{B} \cdot d\vec{s} = 0$ 

2. 【水木路研解析】

$$\begin{split} \nabla \times \overrightarrow{E} &= - \, \mu \, \frac{\theta \overrightarrow{H}}{\theta t} & \text{\textcircled{1}} \\ \nabla \times \overrightarrow{H} &= \overrightarrow{J} + \varepsilon \, \frac{\theta \overrightarrow{E}}{\theta t} \, \text{\textcircled{2}} \\ \nabla \cdot \overrightarrow{E} &= \frac{\rho_{v}}{\varepsilon} & \text{\textcircled{3}} \end{split}$$

对①两边取旋度

$$\overrightarrow{v}\times\overrightarrow{v}\times\overrightarrow{\overrightarrow{E}}=\overrightarrow{v}(\overrightarrow{v}\cdot\overrightarrow{\overrightarrow{E}})-\overrightarrow{v}^2\overrightarrow{\overrightarrow{E}}=-\mu\frac{\partial(\overrightarrow{v}\times\overrightarrow{H})}{\partial t}$$

将②③代入上式有

$$\nabla^2 \vec{E} - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} = \mu \frac{\partial \vec{J}}{\partial t} + \nabla \left( \frac{\rho_v}{\varepsilon} \right)$$

··· 无源区

$$\vec{J} = 0$$
 ,  $\rho_v = 0$ 

·无源区产波动方程为

$$\nabla^2 \vec{E} - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} = 0$$

无源区电荷密度也为零

wana JD

二、填空题

【水木路研解析】

①一般形式:

じ一般がは: 
$$E_{1t} = E_{2t} \qquad \qquad \widehat{n} \times (\overrightarrow{E_1} - \overrightarrow{E_2}) = 0$$

$$H_{1t} - H_{2t} = J_s \qquad \qquad \widehat{n} \times (H_1 - H_2) = J_s$$

$$D_{1n} - D_{2n} = \rho_s \qquad \qquad \widehat{n} \cdot (D_1 - D_2) = \rho_s$$

$$B_{1n} = B_{2n} \qquad \qquad \widehat{n} \cdot (B_1 - B_2) = 0$$
② $\hat{y}E_0e^{-\alpha L}e^{-j\beta L}$ ,  $\frac{1}{s}$ ,  $\frac{1}{s^4}$ , -17.37

③TEM波:E,H,与传播方向垂直,无纵向分量

TE 波: E 与传播方向垂直,无纵向分量,H 有纵向分量 TM波: H于传播方向垂直,无纵向分量,E有纵向分量

 $(\hat{x} - \hat{y}j3)E_0e^{+jkz}, -z, 左旋, 椭圆极化, \frac{\omega}{2}$ 

题目有误,己更改题目

#### 三、【水木路研解析】

(1)以Z轴为中心,取长为I的圆柱面为高斯面 由高斯定理得

$$\oint_{s} \overrightarrow{D} \cdot \overrightarrow{ds} = Q$$

 $\rho < a \bowtie j$ 

$$\overrightarrow{D_1} = 0$$
,  $\overrightarrow{E_1} = 0$ 

 $a < \rho < b$ 时

$$D_2 \cdot 2\pi \rho l = 2\pi a l \sigma_1 \Rightarrow \overrightarrow{D_2} = \hat{\rho} \frac{a \sigma_1}{e} \cdot \overrightarrow{E_2} = \frac{\overrightarrow{D_2}}{\varepsilon} = \hat{\rho} \frac{a \sigma_1}{\rho \varepsilon}$$

ρ > b时

$$D_3 \cdot 2\pi \rho l = 2\pi l (a\sigma_1 + b\sigma_2)$$

$$\overrightarrow{D_3} = \hat{\rho} \frac{a\sigma_1 + b\sigma_2}{\rho}, \ \overrightarrow{E_3} = \frac{\overline{D_3}}{\varepsilon} = \hat{\rho} \frac{a\sigma_1 + b\sigma_2}{\rho\varepsilon}$$
(2)  $\overrightarrow{E_3} = 0$  时,即有 $\alpha\sigma_1 + b\sigma_2 = 0$  时,满足要求。

## 四、【水木路研解析】

(1)  $\vec{E} = \hat{z} \frac{I}{\sigma} = \hat{z} \frac{I}{\sigma \pi a^2}$  由安培环路定理得

$$\oint_{I} \overrightarrow{H} \cdot d\overrightarrow{l} = I \Rightarrow \overrightarrow{H} = \widehat{\varphi} \frac{I}{2\pi\rho}$$

(2) 
$$\vec{S} = \vec{E} \times \vec{H} = -\hat{\rho} \frac{t^2}{2\pi r^2 r^2}$$

由安培环路定理得
$$\oint_{L} \vec{H} \cdot d\vec{l} = I \Rightarrow \vec{H} = \hat{\varphi} \frac{I}{2\pi\rho}$$

$$(2) \vec{S} = \vec{E} \times \vec{H} = -\hat{\rho} \frac{I^{2}}{2\sigma\pi^{2}a^{2}\rho}$$

$$(3) P_{\sigma} = \int_{V} \sigma E^{2} \cdot dV = \sigma \cdot \frac{I^{2}}{\sigma^{2}\pi^{2}a^{4}} \cdot \pi a^{2} L = I^{2} R$$

(4) 
$$P = -\oint_{S} \vec{s} \cdot d\vec{s} = \frac{l^2}{2\sigma\pi^2 a^2} \int_0^L dz \int_0^{2\pi} \frac{1}{\rho} \rho \cdot d\varphi$$

$$= \frac{l^2}{2\sigma\pi^2 a^2} \cdot L \cdot 2\pi = l^2 R = P\sigma$$
即:流入导体表面的电磁功率等于热损耗

#### **五、【水木路研解析】**

边界条件:

令

$$X(x) = Ane^{kx} + B_n e^{-kx} \qquad Y(y) = C_n \sin ky + D_n \cos ky$$

$$\phi(x,y) = (A_0x + B_0)(C_0y + D_0) + \sum_{n=1}^{\infty} (A_ne^{bx} + B_ne^{-kx})(C_n\sin ky + D_n\cos ky)$$

由①

得 
$$\phi(x,0) = (A_0x + B_0) + \sum_{n=1}^{\infty} \left( A_n e^{bx} + B_n e^{bx} \right) \cdot D_n = 0$$

$$D_0 = D_n = 0$$

$$\phi(x,y) = y(A_0' x + B_0') + \sum_{n=1}^{\infty} \sin ky (A_n' e^{bx} + B_n' e^{-kx})$$
曲③
$$\phi(+\infty,y) = y(A_0' + \infty + B_0') + \sum_{n=1}^{\infty} \sin ky A_n' = 0$$

$$B_0' = A_0' = A_n' = 0$$

$$\phi(x,y) = \sum_{n=1}^{\infty} B_n' e^{-kx} \sin ky$$
曲②
$$\phi(x,d) = \sum_{n=1}^{\infty} B_n' e^{kx} \sin kd = 0$$

$$k = \frac{n\pi}{d} n = 1,2,3 \cdots$$

$$k = \frac{n\pi}{d}n = 1,2,3 \dots$$

$$\phi(x,y) = \sum_{n=1}^{\infty} B_n' e^{-\frac{n\pi}{d}x} \sin\frac{n\pi}{d}y$$

由④ 
$$\phi(0,y) = \sum\nolimits_{n=1}^{\infty} B_n^i \sin \frac{n\pi}{d} y = U_0$$
 两边同 $\times \sin \frac{n\pi}{d} y$  对 $y$ 作 0 到 $d$ 上的积分

$$\int_0^d B_n' \sin \frac{n\pi y}{d} \cdot \sin \frac{m\pi y}{d} dy = \int_0^d U_0 \cdot \sin \frac{m\pi y}{d} dy$$

当m = n时

$$B_n \cdot \frac{d}{2} = \begin{cases} \frac{2dU_0}{n\pi}, n = 1, 3, 5 \cdots \\ 0, n = 2, 4, 6 \cdots \end{cases}$$

$$\therefore B_n = \begin{cases} \frac{4U_0}{n\pi}, n = 1, 3, 5, \cdots \\ 0, n = 2, 4, 6, \cdots \\ 0, n = 2, 4, 6, \cdots \end{cases}$$

$$\therefore \phi(x, y) = \frac{4U_0}{\pi} \sum_{n=1, 3, 5, \cdots} \frac{1}{n} e^{-\frac{n\pi x}{d}} \sin \frac{n\pi y}{d}$$

$$\vec{E} = -\nabla \phi = -\left(\hat{x} \frac{\partial \phi}{\partial x} + \hat{y} \frac{\partial \phi}{\partial y}\right) = \frac{4U_0}{d} \sum_{n=1, 3, 5, \cdots} \left(\hat{x} \sin \frac{n\pi y}{d} - \hat{y} \cos \frac{n\pi y}{d}\right) (\nu/m)$$

#### 六、【水木路研解析】

(1) 反射系数:

$$R = \frac{\eta_2 - \eta_1}{\eta_2 + \eta_1} = \frac{n_1 - n_2}{n_1 + n_2} = \frac{1 - 3}{3 + 1} = -0.5$$

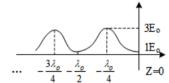
透射系数:

$$T = 1 + R = 0.5$$

$$z = -\frac{n\pi}{k} = -\frac{-n\lambda_0}{2}, \ n = 0,1,2 \cdots$$

波腹:

$$z = \frac{-(2n+1)\pi}{2k} = -\frac{(2n+1)\lambda_0}{4}, \ n = 0,1,2 \cdots$$



(3) 
$$\overrightarrow{E_2} = \hat{y}E_0e^{-j\frac{\lambda_2}{b}k_2} = \hat{y}E_0e^{-j\frac{\pi}{3}}(v/m)$$
  $\eta_2 = \sqrt{\frac{\mu_2}{\epsilon_2}} = 40\pi(\Omega)$  
$$\overrightarrow{H_2} = \hat{z} \times \frac{\overrightarrow{E_2}}{\eta_2} = \frac{-\hat{x}E_0}{40\pi}e^{-j\frac{\pi}{3}}(A/m)$$

(4) 
$$\tau = \frac{|S_{\overline{t}}^{\overline{QP}} \cdot \hat{z}|}{|S_{\overline{t}}^{\overline{QP}} \cdot \hat{z}|} = \frac{\eta_1 \mathcal{E}_{to}^2}{\eta_2 \mathcal{E}_{to}^2} = \frac{\eta_1}{\eta_2} |T|^2 = 3 \times \frac{1}{4} = \frac{3}{4} = 75\%$$

#### 七、【水木路研解析】

(a) 
$$\hat{s}_i = \frac{\vec{k}_i}{k_i} = \frac{\pi(\hat{x} + \sqrt{3}\hat{z})/2}{\pi\sqrt{1+3}/2} = (\hat{x} + \sqrt{3}\hat{z})/2$$

(a) 
$$\hat{s}_i = \frac{\vec{k}_i}{k_i} = \frac{\pi(\hat{x} + \sqrt{3}\hat{z})/2}{\pi\sqrt{1+3}/2} = (\hat{x} + \sqrt{3}\hat{z})/2$$

$$\cos\theta_1 = \hat{s}_i \cdot \hat{z} = \sqrt{3}/2, \ \theta_1 = 30^{\circ}$$
(b)  $\vec{H}_i = \frac{1}{\eta_1} \hat{s}_i \times \vec{E}_i = \frac{1}{2\eta_1} (\hat{x} + \sqrt{3}\hat{z}) \times (\sqrt{3}\hat{x} - \hat{z}) \frac{E_0}{2} e^{-j\pi(x + \sqrt{3}z)/2}$ 

$$= \hat{y} \frac{E_0}{\eta_1} e^{-j\pi(x + \sqrt{3}z)/2}, \ \eta_1 = 377\Omega$$

$$\vec{E}_r = -\left(\sqrt{3}\hat{x} + \hat{z}\right) \frac{R_{\parallel}E_0}{2} e^{-j\pi(x - \sqrt{3}z)/2}$$

$$R_{\parallel} = \frac{n_2 \cos\theta_1 - n_1 \cos\theta_2}{n_2 \cos\theta_1 + n_1 \cos\theta_2} = \frac{3\cos30^\circ - \cos9.594^\circ}{3\cos30^\circ + \cos9.594^\circ} = 0.45$$

$$\gamma = \frac{\overline{S}_i^{av} \cdot \hat{z}}{\overline{S}_i^{av} \cdot \hat{z}} = \frac{E_{r0}^2}{E_{i0}^2} = |R_{\parallel}|^2 = 0.2025 = 20.25\%$$

(c) 
$$\theta_1 = \theta_B = \tan^{-1} \sqrt{\varepsilon_r} = \tan^{-1} 3 = 71.565^{\circ}$$

#### 八、【水木路研解析】

(1)

电流元

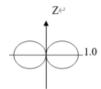
$$\vec{E} = \hat{\theta} j \frac{\eta_0 l l}{2 \lambda r} \sin \theta e^{-jkr} \qquad \vec{H} = \hat{\varphi} j \frac{l l}{2 \lambda r} \sin \theta e^{-jkr}$$

磁流元

$$\overrightarrow{E}^{m} = -\widehat{\varphi}j\frac{I_{M}l}{2\lambda r}\sin\theta e^{-jkr}$$

$$\overrightarrow{H}^{\overrightarrow{m}} = \hat{\theta} j \frac{1}{\eta_0} \frac{I_M l}{2\lambda r} \sin \theta e^{-jkr}$$

(2)  $F(\theta, \varphi) = \sin \theta$ 



(3) 
$$\frac{|E_1|}{|E_0|} = \frac{r_0}{r_1} = \frac{1}{2} \Rightarrow |E_1| = \frac{1}{2}|E_0| = 1 (mv/m)$$

$$|E_2| = |E_0| \cdot \cos 60^\circ = 1 (mv/m)$$

(3) 
$$\frac{|E_1|}{|E_0|} = \frac{r_0}{r_1} = \frac{1}{2} \Rightarrow |E_1| = \frac{1}{2}|E_0| = 1 (mv/m)$$
  
 $|E_2| = |E_0| \cdot \cos 60^\circ = 1 (mv/m)$   
(4)  $P_r = 40\pi^2 \left(\frac{II}{\lambda}\right)^2 = 40\pi^2 \cdot (0.3I)^2 = 3.55 \times 10^{-5} (W)$   
(5)

$$P_{em} = \left(\frac{\lambda}{4\pi r}\right)^2 \cdot P_r \cdot G_t \cdot G_r = \left(\frac{2}{4\pi \times 5 \times 10^3}\right)^2 \times 3.55 \times 10^{-5} \times 1.5 \times 1.5$$
$$= 8.1 \times 10^{-14} (W)$$