

## 5.3

## 习题解答

**5.1** 在自由空间中, 已知电场  $\mathbf{E}(z, t) = \mathbf{e}_y 10^3 \sin(\omega t - \beta z)$  V/m, 试求磁场强度  $\mathbf{H}(z, t)$ 。

解 以余弦为基准, 重新写出已知的电场表示式

$$\mathbf{E}(z, t) = \mathbf{e}_y 10^3 \cos\left(\omega t - \beta z - \frac{\pi}{2}\right) \text{ V/m}$$

这是一个沿  $+z$  方向传播的均匀平面波的电场, 其初相位为  $-90^\circ$ , 与之相伴的磁场为

$$\begin{aligned} \mathbf{H}(z, t) &= \frac{1}{\eta_0} \mathbf{e}_z \times \mathbf{E}(z, t) = \frac{1}{\eta_0} \mathbf{e}_z \times \mathbf{e}_y 10^3 \cos\left(\omega t - \beta z - \frac{\pi}{2}\right) \\ &= -\mathbf{e}_x \frac{10^3}{120\pi} \cos\left(\omega t - \beta z - \frac{\pi}{2}\right) \end{aligned}$$

$$= -\mathbf{e}_x 2 \cdot 65 \sin(\omega t - \beta z) \quad \text{A/m}$$

**5.2** 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

$$\mathbf{E}(x, t) = \mathbf{e}_y 377 \cos(10^9 t - 5x) \quad \text{V/m}$$

试求：（1）该理想介质的相对介电常数；（2）与  $\mathbf{E}(x, t)$  相伴的磁场  $\mathbf{H}(x, t)$ ；（3）该平面波的平均功率密度。

解 （1）理想介质中的均匀平面波的电场  $\mathbf{E}$  应满足波动方程

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

据此即可求出欲使给定的  $\mathbf{E}$  满足方程所需的媒质参数。

方程中

$$\nabla^2 \mathbf{E} = \mathbf{e}_y \nabla^2 E_y = \mathbf{e}_y \frac{\partial^2 E_y}{\partial x^2} = -\mathbf{e}_y 9\,425 \cos(10^9 t - 5x)$$

$$\frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial t^2} = \mathbf{e}_y \frac{\partial^2 E_y}{\partial t^2} = -\mathbf{e}_y 377 \times 10^{18} \cos(10^9 t - 5x)$$

故得

$$-9\,425 \cos(10^9 t - 5x) + \mu \varepsilon [377 \times 10^{18} \cos(10^9 t - 5x)] = 0$$

即

$$\mu \varepsilon = \frac{9\,425}{377 \times 10^{18}} = 25 \times 10^{-18}$$

故

$$\varepsilon_r = \frac{25 \times 10^{-18}}{\mu_0 \varepsilon_0} = 25 \times 10^{-18} \times (3 \times 10^8)^2 = 2.25$$

其实，观察题目给定的电场表达式，可知它表征一个沿  $+x$  方向传播的均匀平面波，其相速为

$$v_p = \frac{\omega}{k} = \frac{10^9}{5} \text{ m/s} = 2 \times 10^8 \text{ m/s}$$

而

$$v_p = \frac{1}{\sqrt{\mu \varepsilon}} = \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \varepsilon_r \varepsilon_0}} = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon_r}} \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \varepsilon_0}} = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon_r}} \times 3 \times 10^8$$

故

$$\epsilon_r = \left(\frac{3}{2}\right)^2 = 2.25$$

(2) 与电场  $\mathbf{E}$  相伴的磁场  $\mathbf{H}$  可由  $\nabla \times \mathbf{E} = -j\omega\mu_0\mathbf{H}$  求得。先写出  $\mathbf{E}$  的复数形式  $\mathbf{E} = \mathbf{e}_y 377e^{-j5x} \text{ V/m}$ , 故

$$\begin{aligned}\mathbf{H} &= -\frac{1}{j\omega\mu_0} \nabla \times \mathbf{E} = -\frac{1}{j\omega\mu_0} \mathbf{e}_z \frac{\partial E_y}{\partial x} = -\mathbf{e}_z \frac{1}{j\omega\mu_0} 377e^{-j5x} (-j5) \\ &= \mathbf{e}_z \frac{1}{10^9 \times 4\pi \times 10^{-7}} e^{-j5x} \\ &= \mathbf{e}_z 1.5e^{-j5x} \text{ A/m}\end{aligned}$$

则得磁场的瞬时值表达式

$$\begin{aligned}\mathbf{H}(x, t) &= \text{Re}[\mathbf{H}e^{j\omega t}] = \text{Re}[\mathbf{e}_z 1.5e^{-j5x} e^{j10^9 t}] \\ &= \mathbf{e}_z 1.5 \cos(10^9 t - 5x) \text{ A/m}\end{aligned}$$

也可以直接从关系式  $\mathbf{H} = \frac{1}{\eta} \mathbf{e}_n \times \mathbf{E}$  得到  $\mathbf{H}$

$$\mathbf{H} = \frac{1}{\eta} \mathbf{e}_x \times \mathbf{e}_y 377e^{-j5x} = \mathbf{e}_z \frac{\sqrt{\epsilon_r}}{\eta_0} \times 377e^{-j5x} = \mathbf{e}_z 1.5e^{-j5x} \text{ A/m}$$

(3) 平均坡印廷矢量为

$$\mathbf{S}_{av} = \frac{1}{2} \text{Re}[\mathbf{E} \times \mathbf{H}^*] = \frac{1}{2} \text{Re}[\mathbf{e}_y 377e^{-j5x} \times \mathbf{e}_z 1.5e^{j5x}] = \mathbf{e}_x 282.75 \text{ W/m}^2$$

**5.3** 在空气中, 沿  $\mathbf{e}_y$  方向传播的均匀平面波的频率  $f = 400 \text{ MHz}$ 。当  $y = 0.5 \text{ m}$ ,  $t = 0.2 \text{ ns}$  时, 电场强度  $\mathbf{E}$  的最大值为  $250 \text{ V/m}$ , 表征其方向的单位矢量为  $\mathbf{e}_x 0.6 - \mathbf{e}_z 0.8$ 。试求出电场  $\mathbf{E}$  和磁场  $\mathbf{H}$  的瞬时表示式。

解 沿  $\mathbf{e}_y$  方向传播的均匀平面波的电场强度的一般表达式为

$$\mathbf{E}(y, t) = \mathbf{E}_m \cos(\omega t - ky + \phi)$$

根据本题所给条件可知, 式中各参数为

$$\omega = 2\pi f = 8\pi \times 10^8 \text{ rad/s}$$

$$k = \omega \sqrt{\mu_0 \epsilon_0} = \frac{\omega}{c} = \frac{8\pi \times 10^8}{3 \times 10^8} \text{ rad/s} = \frac{8\pi}{3} \text{ rad/m}$$

$$E_m = 250(e_x 0.6 - e_z 0.8) \quad \text{V/m}$$

由于  $y = 0.5 \text{ m}$ 、 $t = 0.2 \text{ ns}$  时,  $E$  达到最大值, 即

$$E_m \cos\left(8\pi \times 10^8 \times 0.2 \times 10^{-9} - \frac{8\pi}{3} \times \frac{1}{2} + \phi\right) = E_m$$

于是得到

$$\phi = \frac{4\pi}{3} - \frac{4\pi}{25} = \frac{88\pi}{75}$$

故

$$E = (e_x 150 - e_z 200) \cos\left(8\pi \times 10^8 t - \frac{8\pi}{3} y + \frac{88\pi}{75}\right) \quad \text{V/m}$$

$$H = \frac{1}{\eta_0} e_y \times E = -\left(e_x \frac{5}{3\pi} + e_z \frac{5}{4\pi}\right) \cos\left(8\pi \times 10^8 t - \frac{8\pi}{3} y + \frac{88\pi}{75}\right) \quad \text{A/m}$$

**5.4** 有一均匀平面波在  $\mu = \mu_0$ 、 $\varepsilon = 4\varepsilon_0$ 、 $\sigma = 0$  的媒质中传播, 其电场强度  $E = E_m \sin\left(\omega t - kz + \frac{\pi}{3}\right)$ 。若已知平面波的频率  $f = 150 \text{ MHz}$ , 平均功率密度为  $0.265 \text{ } \mu\text{W/m}^2$ 。试求: (1) 电磁波的波数、相速、波长和波阻抗; (2)  $t = 0$ 、 $z = 0$  时的电场  $E(0,0)$  值; (3) 经过  $t = 0.1 \text{ } \mu\text{s}$  后, 电场  $E(0,0)$  出现在什么位置?

解 (1) 由  $E$  的表达式可看出这是沿  $+z$  方向传播的均匀平面波, 其波数为

$$\begin{aligned} k &= \omega \sqrt{\mu\varepsilon} = 2\pi f \sqrt{4\varepsilon_0\mu_0} = 2\pi \times 150 \times 10^6 \sqrt{4\mu_0\varepsilon_0} \\ &= 2\pi \times 150 \times 10^6 \times 2 \times \frac{1}{3 \times 10^8} \\ &= 2\pi \text{ rad/m} \end{aligned}$$

相速为

$$v_p = \frac{1}{\sqrt{\mu\varepsilon}} = \frac{1}{\sqrt{4\mu_0\varepsilon_0}} = 1.5 \times 10^8 \text{ m/s}$$

波长为

$$\lambda = \frac{2\pi}{k} = 1 \text{ m}$$

波阻抗为

$$\eta = \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} = \sqrt{\frac{\mu_0}{4\varepsilon_0}} = 60\pi \Omega \approx 188.5 \Omega$$

(2) 平均坡印廷矢量为

$$S_{av} = \frac{1}{2\eta} E_m^2 = 0.265 \times 10^{-6} \text{ W/m}$$

故得

$$E_m = (2\eta \times 0.265 \times 10^{-6})^{1/2} \approx 10^{-2} \text{ V/m}$$

因此

$$E(0,0) = E_m \sin\left(\frac{\pi}{3}\right) = 8.66 \times 10^{-3} \text{ V/m}$$

(3) 随着时间  $t$  的增加, 波将沿  $+z$  方向传播, 当  $t = 0.1 \mu\text{s}$  时, 电场为

$$\begin{aligned} E &= 10^{-2} \sin\left(2\pi ft - kz + \frac{\pi}{3}\right) \\ &= 10^{-2} \sin\left(2\pi \times 150 \times 10^6 \times 0.1 \times 10^{-6} - 2\pi z + \frac{\pi}{3}\right) \\ &= 8.66 \times 10^{-3} \end{aligned}$$

得

$$\sin\left(30\pi - 2\pi z + \frac{\pi}{3}\right) = 0.866$$

即

$$30\pi - 2\pi z + \frac{\pi}{3} = \frac{\pi}{3}$$

则

$$z = 15 \text{ m}$$

**5.5 理想介质中的均匀平面波的电场和磁场分别为**

$$\mathbf{E} = \mathbf{e}_x 10 \cos(6\pi \times 10^7 t - 0.8\pi z) \text{ V/m}$$

$$\mathbf{H} = \mathbf{e}_y \frac{1}{6\pi} \cos(6\pi \times 10^7 t - 0.8\pi z) \text{ V/m}$$

试求该介质的相对磁导率  $\mu_r$  和相对介电常数  $\varepsilon_r$ 。

解 由给出的  $\mathbf{E}$  和  $\mathbf{H}$  的表达式可知, 它表征沿  $+z$  方向传播的均匀平面波, 其相关参数为

$$\text{角频率} \quad \omega = 6\pi \times 10^7 \text{ rad/s}$$

$$\text{波数} \quad k = 0.8\pi \text{ rad/m}$$

$$\text{波阻抗} \quad \eta = \frac{E}{H} = \frac{10}{\frac{1}{6\pi}} \Omega = 60\pi \Omega$$

而

$$k = \omega \sqrt{\mu\epsilon} = \omega \sqrt{\mu_r \mu_0 \epsilon_r \epsilon_0} = \frac{\omega}{c} \sqrt{\mu_r \epsilon_r} = 0.8\pi \text{ rad/m} \quad (1)$$

$$\eta = \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} = \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}} \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_0}} = 60\pi \Omega \quad (2)$$

联立解方程式 (1) 和 (2), 得

$$\mu_r = 2, \epsilon_r = 8$$

**5.6** 在自由空间传播的均匀平面波的电场强度复矢量为

$$\mathbf{E} = \mathbf{e}_x 10^{-4} e^{-j20\pi z} + \mathbf{e}_y 10^{-4} e^{-j(20\pi z - \frac{\pi}{2})} \text{ V/m}$$

试求: (1) 平面波的传播方向和频率;

(2) 波的极化方式;

(3) 磁场强度  $\mathbf{H}$ ;

(4) 流过沿传播方向单位面积的平均功率。

解 (1) 传播方向为  $\mathbf{e}_z$

由题意知  $k = 20\pi = \omega \sqrt{\mu_0 \epsilon_0}$ , 故

$$\omega = \frac{20\pi}{\sqrt{\mu_0 \epsilon_0}} = 6\pi \times 10^9 \text{ rad/s}$$

$$f = \frac{\omega}{2\pi} = 3 \times 10^9 \text{ Hz} = 3 \text{ GHz}$$

(2) 原电场可表示为

$$\mathbf{E} = (\mathbf{e}_x + j\mathbf{e}_y) 10^{-4} e^{-j20\pi z}$$

是左旋圆极化波。

(3) 由

$$\mathbf{H} = \frac{1}{\eta_0} \mathbf{e}_z \times \mathbf{E}$$

得

$$\begin{aligned} \mathbf{H} &= \frac{10^{-4}}{120\pi} (\mathbf{e}_y - j\mathbf{e}_x) e^{-j20\pi z} \\ &= -\mathbf{e}_x 2.65 \times 10^{-7} e^{-j(20\pi z - \frac{\pi}{2})} + \mathbf{e}_y 2.65 \times 10^{-7} e^{-j20\pi z} \\ (4) \quad \mathbf{S}_{av} &= \frac{1}{2} \operatorname{Re}[\mathbf{E} \times \mathbf{H}^*] \\ &= \frac{1}{2} \operatorname{Re}\{ [\mathbf{e}_x 10^{-4} e^{-j20\pi z} + \mathbf{e}_y 10^{-4} e^{-j(20\pi z - \frac{\pi}{2})}] \times \\ &\quad [\mathbf{e}_y 2.65 \times 10^{-7} e^{j20\pi z} - \mathbf{e}_x 2.65 \times 10^{-7} e^{j(20\pi z - \frac{\pi}{2})}] \} \\ &= \mathbf{e}_z 2.65 \times 10^{-11} \text{ W/m}^2 \end{aligned}$$

即  $P_{av} = 2.65 \times 10^{-11} \text{ W/m}^2$

**5.7** 在空气中，一均匀平面波的波长为 12 cm，当该波进入某无损媒质中传播时，其波长减小为 8 cm，且已知在媒质中的  $\mathbf{E}$  和  $\mathbf{H}$  的振幅分别为 50 V/m 和 0.1 A/m。试求该平面波的频率、媒质的相对磁导率和相对介电常数。

解 在自由空间中，波的相速  $v_p = c = 3 \times 10^8 \text{ m/s}$ ，故波的频率为

$$f = \frac{v_p}{\lambda_0} = \frac{c}{\lambda_0} = \frac{3 \times 10^8}{12 \times 10^{-2}} \text{ Hz} = 2.5 \times 10^9 \text{ Hz}$$

在无损耗媒质中，波的相速为

$$v_p = f\lambda = 2.5 \times 10^9 \times 8 \times 10^{-2} \text{ m/s} = 2 \times 10^8 \text{ m/s}$$

又

$$v_p = \frac{1}{\sqrt{\mu_r \mu_0 \epsilon_r \epsilon_0}} = \frac{c}{\sqrt{\mu_r \epsilon_r}}$$

故

$$\mu_r \epsilon_r = \left( \frac{c}{v_p} \right)^2 = \frac{9}{4} \quad (1)$$

无损耗媒质中的波阻抗为

$$\eta = \frac{|\mathbf{E}|}{|\mathbf{H}|} = \frac{E_m}{H_m} = \frac{50}{0.1} \Omega = 500 \Omega$$

又由于

$$\eta = \sqrt{\frac{\mu_r \mu_0}{\epsilon_r \epsilon_0}} = \eta_0 \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}}$$

故

$$\frac{\mu_r}{\epsilon_r} = \left( \frac{\eta}{\eta_0} \right)^2 = \left( \frac{500}{377} \right)^2 \quad (2)$$

联解式(1)和式(2), 得

$$\mu_r = 1.99, \quad \epsilon_r = 1.13$$

**5.8** 在自由空间中, 一均匀平面波的相位常数为  $\beta_0 = 0.524 \text{ rad/m}$ , 当该波进入到理想介质后, 其相位常数变为  $\beta = 1.81 \text{ rad/m}$ 。设该理想介质的  $\mu_r = 1$ , 试求该理想介质的  $\epsilon_r$  和波在该理想介质中的传播速度。

解 自由空间的相位常数

$$\beta_0 = \omega \sqrt{\mu_0 \epsilon_0}$$

故 
$$\omega = \frac{\beta_0}{\sqrt{\mu_0 \epsilon_0}} = 0.524 \times 3 \times 10^8 \text{ Hz} = 1.572 \times 10^8 \text{ rad/s}$$

在理想电介质中, 相位常数  $\beta = \omega \sqrt{\mu_0 \epsilon_r \epsilon_0} = 1.81 \text{ rad/m}$ , 故得到

$$\epsilon_r = \frac{1.81^2}{\omega^2 \mu_0 \epsilon_0} = 11.93$$

电介质中的波速则为

$$v_p = \frac{1}{\sqrt{\mu \epsilon}} = \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \epsilon_r \epsilon_0}} = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_r}} = \frac{3 \times 10^8}{\sqrt{11.93}} \text{ m/s} = 0.87 \times 10^8 \text{ m/s}$$

**5.9** 在自由空间中, 一均匀平面波的波长为  $\lambda_0 = 0.2 \text{ m}$ , 当该波进入到理想介质后, 其波长变为  $\lambda = 0.09 \text{ m}$ 。设该理想介质的  $\mu_r = 1$ , 试求该理想介质的  $\epsilon_r$  和波在该理想介质中的传播速度。

解 在自由空间, 波的相速  $v_p = c = 3 \times 10^8 \text{ m/s}$ , 故波的频率为

$$f = \frac{v_p}{\lambda_0} = \frac{3 \times 10^8}{0.2} \text{ Hz} = 1.5 \times 10^9 \text{ Hz}$$

在理想介质中, 波长  $\lambda = 0.09 \text{ m}$ , 故波的相速为

$$v_p = f\lambda = 1.5 \times 10^9 \times 0.09 \text{ m/s} = 1.35 \times 10^8 \text{ m/s}$$

另一方面



$$v_p = \frac{1}{\sqrt{\mu\epsilon}} = \frac{1}{\sqrt{\mu_0\epsilon_r\epsilon_0}} = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_r}}$$

故

$$\epsilon_r = \left(\frac{c}{v_p}\right)^2 = \left(\frac{3 \times 10^8}{1.35 \times 10^8}\right)^2 = 4.94$$

**5.10** 均匀平面波的磁场强度  $\mathbf{H}$  的振幅为  $\frac{1}{3\pi}$  A/m, 在自由空间沿  $-\mathbf{e}$  方向传播, 其相位常数  $\beta = 30$  rad/m。当  $t=0, z=0$  时,  $\mathbf{H}$  在  $-\mathbf{e}_y$  方向。

(1) 写出  $\mathbf{E}$  和  $\mathbf{H}$  的表达式;

(2) 求频率和波长。

解 以余弦为基准, 按题意先写出磁场表示式

$$\mathbf{H} = -\mathbf{e}_y \frac{1}{3\pi} \cos(\omega t + \beta z) \quad \text{A/m}$$

与之相伴的电场为

$$\begin{aligned} \mathbf{E} &= \eta_0 [\mathbf{H} \times (-\mathbf{e}_z)] = 120\pi \left[ -\mathbf{e}_y \frac{1}{3\pi} \cos(\omega t + \beta z) \times (-\mathbf{e}_z) \right] \\ &= \mathbf{e}_x 40 \cos(\omega t + \beta z) \quad \text{V/m} \end{aligned}$$

由  $\beta = 30$  rad/m 得波长  $\lambda$  和频率  $f$  分别为

$$\lambda = \frac{2\pi}{\beta} = 0.21 \text{ m}$$

$$f = \frac{v_p}{\lambda} = \frac{c}{\lambda} = \frac{3 \times 10^8}{0.21} \text{ Hz} = 1.43 \times 10^9 \text{ Hz}$$

$$\omega = 2\pi f = 2\pi \times 1.43 \times 10^9 \text{ rad/s} = 9 \times 10^9 \text{ rad/s}$$

则磁场和电场分别为

$$\mathbf{H} = -\mathbf{e}_y \frac{1}{3\pi} \cos(9 \times 10^9 t + 30z) \quad \text{A/m}$$

$$\mathbf{E} = \mathbf{e}_x 40 \cos(9 \times 10^9 t + 30z) \quad \text{V/m}$$

**5.11** 在空气中, 一均匀平面波沿  $\mathbf{e}_y$  方向传播, 其磁场强度的瞬时表达式为

$$\mathbf{H}(y, t) = \mathbf{e}_z 4 \times 10^{-6} \cos\left(10^7 \pi t - \beta y + \frac{\pi}{4}\right)$$

(1) 求相位常数  $\beta$  和  $t = 3 \text{ ms}$  时,  $H_z = 0$  的位置;

(2) 求电场强度的瞬时表达式  $E(y, t)$ 。

解 (1)  $\beta = \omega \sqrt{\mu_0 \epsilon_0} = 10^7 \pi \times \frac{1}{3 \times 10^8} \text{ rad/m} = \frac{\pi}{30} \text{ rad/m}$

在  $t = 3 \text{ ms}$  时, 欲使  $H_z = 0$ , 则要求

$$\cos\left(10^7 \pi \times 3 \times 10^{-3} - \frac{\pi}{30}y + \frac{\pi}{4}\right) = \cos\left(-\frac{\pi}{30}y + \frac{\pi}{4}\right) = 0$$

即

$$-\frac{\pi}{30}y + \frac{\pi}{4} = \frac{\pi}{2} \pm n\pi, \quad n = 0, 1, 2, \dots$$

故

$$y = -\frac{30}{4} \pm 30n, \quad n = 0, 1, 2, \dots$$

考虑到波长  $\lambda = \frac{2\pi}{\beta} = 60 \text{ m}$ , 故  $t = 3 \text{ ms}$  时,  $H_z = 0$  的位置为

$$y = 22.5 \pm n \frac{\lambda}{2} \text{ m}, \quad n = 0, 1, 2, \dots$$

(2) 电场的瞬时表达式为

$$\begin{aligned} E &= (\mathbf{H} \times \mathbf{e}_y) \eta_0 = \left[ \mathbf{e}_z 4 \times 10^{-6} \cos\left(10^7 \pi t - \beta y + \frac{\pi}{4}\right) \times \mathbf{e}_y \right] \times 120 \pi \\ &= -\mathbf{e}_x 1.508 \times 10^{-3} \cos\left(10^7 \pi t - \frac{\pi}{30}y + \frac{\pi}{4}\right) \text{ V/m} \end{aligned}$$

**5.12** 已知在自由空间传播的均匀平面波的磁场强度为

$$\mathbf{H}(z, t) = (\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y) \times 0.8 \cos(6\pi \times 10^8 t - 2\pi z) \text{ A/m}$$

(1) 求该均匀平面波的频率、波长、相位常数、相速;

(2) 求与  $\mathbf{H}(z, t)$  相伴的电场强度  $\mathbf{E}(z, t)$ ;

(3) 计算瞬时坡印廷矢量。

解 (1) 从给定的磁场表达式, 可直接得出

频率  $f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{6\pi \times 10^8}{2\pi} \text{ Hz} = 3 \times 10^8 \text{ Hz}$

相位常数  $\beta = 2\pi \text{ rad/m}$

波长  $\lambda = \frac{2\pi}{\beta} = \frac{2\pi}{2\pi} \text{ m} = 1 \text{ m}$

相速  $v_p = \frac{\omega}{\beta} = \frac{6\pi \times 10^8}{2\pi} \text{ m/s} = 3 \times 10^8 \text{ m/s}$

(2) 与  $\mathbf{H}(z, t)$  相伴的电场强度

$$\begin{aligned}\mathbf{E}(z, t) &= \eta_0 \mathbf{H}(z, t) \times \mathbf{e}_z = (\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y) \times \mathbf{e}_z 0.8 \times 120 \pi \cos(6\pi \times 10^8 t - 2\pi z) \\ &= (\mathbf{e}_x - \mathbf{e}_y) 96 \pi \cos(6\pi \times 10^8 t - 2\pi z)\end{aligned}$$

(3) 瞬时坡印廷矢量为

$$\mathbf{S}(z, t) = \mathbf{E}(z, t) \times \mathbf{H}(z, t) = \mathbf{e}_z 153.6 \pi \cos^2(6\pi \times 10^8 t - 2\pi z) \text{ W/m}^2$$

**5.13** 频率  $f = 500 \text{ kHz}$  的正弦均匀平面波在理想介质中传播, 其电场振幅矢量  $\mathbf{E}_m = \mathbf{e}_x 4 - \mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z 2 \text{ kV/m}$ , 磁场振幅矢量  $\mathbf{H}_m = \mathbf{e}_x 6 + \mathbf{e}_y 18 - \mathbf{e}_z 3 \text{ A/m}$ 。试求: (1) 波传播方向的单位矢量; (2) 介质的相对介电常数  $\epsilon_r$ ; (3) 电场  $\mathbf{E}$  和磁场  $\mathbf{H}$  的复数表达式。

解 (1) 表征电场方向的单位矢量为

$$\mathbf{e}_E = \frac{\mathbf{E}}{E} = \frac{\mathbf{e}_x 4 - \mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z 2}{\sqrt{4^2 + 1 + 2^2}} = \frac{1}{\sqrt{21}}(\mathbf{e}_x 4 - \mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z 2)$$

表征磁场方向的单位矢量为

$$\mathbf{e}_H = \frac{\mathbf{H}}{H} = \frac{\mathbf{e}_x 6 + \mathbf{e}_y 18 - \mathbf{e}_z 3}{\sqrt{6^2 + 18^2 + 3^2}} = \frac{1}{\sqrt{41}}(\mathbf{e}_x 2 + \mathbf{e}_y 6 - \mathbf{e}_z)$$

由此得到波传播方向的单位矢量为

$$\begin{aligned}\mathbf{e}_n &= \mathbf{e}_E \times \mathbf{e}_H = \frac{1}{\sqrt{21}}(\mathbf{e}_x 4 - \mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z 2) \times \frac{1}{\sqrt{41}}(\mathbf{e}_x 2 + \mathbf{e}_y 6 - \mathbf{e}_z) \\ &= \frac{1}{\sqrt{861}}(-\mathbf{e}_x 11 + \mathbf{e}_y 8 + \mathbf{e}_z 26) \\ &= -\mathbf{e}_x 0.375 + \mathbf{e}_y 0.273 + \mathbf{e}_z 0.886\end{aligned}$$

(2) 由  $\eta = \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_r \epsilon_0}} = \frac{120 \pi}{\sqrt{\epsilon_r}} = \frac{|\mathbf{E}_m|}{|\mathbf{H}_m|} = \frac{\sqrt{21} \times 10^3}{\sqrt{369}}$ , 可得到

$$\epsilon_r = 2.5$$

(3) 电场  $\mathbf{E}$  和磁场  $\mathbf{H}$  的复数表达式分别为

$$\mathbf{E} = \mathbf{E}_m e^{-jk\mathbf{e}_n \cdot \mathbf{r}} = (\mathbf{e}_x 4 - \mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z) 10^3 e^{-jk\mathbf{e}_n \cdot \mathbf{r}}$$

$$\mathbf{H} = \mathbf{H}_m e^{-jk\mathbf{e}_n \cdot \mathbf{r}} = (\mathbf{e}_x 6 + \mathbf{e}_y 18 - \mathbf{e}_z 3) e^{-jk\mathbf{e}_n \cdot \mathbf{r}}$$

式中

$$\begin{aligned} k &= \omega \sqrt{\mu_0 \epsilon_r \epsilon_0} = 2\pi \times 500 \times 10^3 \sqrt{\epsilon_r} \sqrt{\mu_0 \epsilon_0} \\ &= \frac{\pi \times 10^6}{3 \times 10^8} \sqrt{2.5} \text{ rad/m} \\ &= \frac{\pi \sqrt{2.5}}{3} \times 10^{-2} \text{ rad/m} \end{aligned}$$

**5.14** 已知自由空间传播的均匀平面波的磁场强度为

$$\mathbf{H} = \left( \mathbf{e}_x \frac{3}{2} + \mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z \right) 10^{-6} \cos \left[ \omega t - \pi \left( -x + y + \frac{1}{2}z \right) \right] \text{ A/m}$$

试求：(1) 波的传播方向；(2) 波的频率和波长；(3) 与磁场  $\mathbf{H}$  相伴的电场  $\mathbf{E}$  (4) 平均坡印廷矢量。

解 (1) 波的传播方向由波矢量  $\mathbf{k}$  来确定。由给出的  $\mathbf{H}$  的表达式可知

$$\mathbf{k} \cdot \mathbf{r} = k_x x + k_y y + k_z z = -\pi x + \pi y + 0.5 \pi z$$

故

$$k_x = -\pi, \quad k_y = \pi, \quad k_z = 0.5 \pi$$

即

$$\mathbf{k} = -\mathbf{e}_x \pi + \mathbf{e}_y \pi + \mathbf{e}_z 0.5 \pi$$

$$k = \pi \sqrt{(-1)^2 + 1 + (0.5)^2} \text{ rad/m} = \frac{3}{2} \pi \text{ rad/m}$$

则波传播方向单位矢量为

$$\mathbf{e}_n = \frac{\mathbf{k}}{k} = \frac{1}{1.5 \pi} \left( -\mathbf{e}_x \pi + \mathbf{e}_y \pi + \mathbf{e}_z \frac{\pi}{2} \right) = -\mathbf{e}_x \frac{2}{3} + \mathbf{e}_y \frac{2}{3} + \mathbf{e}_z \frac{1}{3}$$

$$(2) \quad \lambda = \frac{2\pi}{k} = \frac{2\pi}{3\pi/2} \text{ m} = \frac{4}{3} \text{ m}$$

$$f = \frac{v_p}{\lambda} = \frac{3 \times 10^8}{4/3} \text{ Hz} = \frac{9}{4} \times 10^8 \text{ Hz}$$

(3) 与  $\mathbf{H}$  相伴的  $\mathbf{E}$  为

$$\begin{aligned}
\mathbf{E} &= (\mathbf{H} \times \mathbf{e}_n) \eta_0 \\
&= \left( \mathbf{e}_x \frac{3}{2} + \mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z \right) 10^{-6} \cos \left[ \omega t - \pi \left( -x + y + \frac{1}{2}z \right) \right] \times \\
&\quad \left( -\mathbf{e}_x \frac{2}{3} + \mathbf{e}_y \frac{2}{3} + \mathbf{e}_z \frac{1}{3} \right) \times 377 \\
&= 377 \times 10^{-6} \left( -\mathbf{e}_x \frac{1}{3} - \mathbf{e}_y \frac{7}{6} + \mathbf{e}_z \frac{5}{3} \right) \times \\
&\quad \cos \left[ \frac{9\pi}{2} \times 10^8 t - \pi(-x + y + 0.5z) \right] \quad \text{V/m}
\end{aligned}$$

(4) 平均坡印廷矢量

$$\begin{aligned}
\mathbf{S}_{av} &= \frac{1}{2} \text{Re}[\mathbf{E} \times \mathbf{H}^*] \\
&= \frac{1}{2} \text{Re} \left[ 377 \times 10^{-6} \left( -\mathbf{e}_x \frac{1}{3} - \mathbf{e}_y \frac{7}{6} + \mathbf{e}_z \frac{5}{3} \right) e^{-j\pi(-x+y+0.5z)} \times \right. \\
&\quad \left. 10^{-6} \left( \mathbf{e}_x \frac{3}{2} + \mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z \right) e^{j\pi(-x+y+0.5z)} \right] \\
&= 1.7\pi \times 10^{-10} \left( -\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z \frac{1}{2} \right) \text{W/m}^2
\end{aligned}$$

**5.15** 频率为 100 MHz 的正弦均匀平面波, 沿  $\mathbf{e}_z$  方向传播。当  $t=0$  时, 在自由空间点  $P(4, -2, 6)$  的电场强度为  $\mathbf{E} = \mathbf{e}_x 100 - \mathbf{e}_y 70$  V/m, 试求:

- (1)  $t=0$  时,  $P$  点的  $|\mathbf{E}|$ ;
- (2)  $t=1$  ns 时,  $P$  点的  $|\mathbf{E}|$ ;
- (3)  $t=2$  ns 时, 点  $Q(3, 5, 8)$  的  $|\mathbf{E}|$ 。

解 在自由空间中

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

$$\omega = 2\pi f = 2\pi \times 10^8 \text{ rad/s}$$

$$k = \frac{\omega}{v_p} = \frac{2\pi \times 10^8}{3 \times 10^8} \text{ rad/m} = \frac{2\pi}{3} \text{ rad/m}$$

由题意可设电场强度的瞬时表达式为

$$\mathbf{E} = (\mathbf{e}_x 100 - \mathbf{e}_y 70) \cos \left( 2\pi \times 10^8 t - \frac{2\pi}{3} z + \phi \right) \text{V/m}$$

当  $t=0, z=6$  时, 应有

$$(\mathbf{e}_x 100 - \mathbf{e}_y 70) \cos\left(-\frac{2\pi}{3} \times 6 + \phi\right) = \mathbf{e}_x 100 - \mathbf{e}_y 70$$

所以

$$\phi = 0$$

故得到: (1) 当  $t=0$  时, 在  $P$  点

$$\begin{aligned} |\mathbf{E}| &= \left| (\mathbf{e}_x 100 - \mathbf{e}_y 70) \cos\left(-\frac{2\pi}{3} \times 6\right) \right| \\ &= \sqrt{100^2 + 70^2} \text{ V/m} = 122.1 \text{ V/m} \end{aligned}$$

(2) 当  $t=1 \text{ ns}$  时, 在  $P$  点

$$\begin{aligned} |\mathbf{E}| &= |(\mathbf{e}_x 100 - \mathbf{e}_y 70) \cos(2\pi \times 10^8 \times 10^{-9} - 4\pi)| \\ &= \sqrt{100^2 + 70^2} \times 0.809 \text{ V/m} = 98.8 \text{ V/m} \end{aligned}$$

(3) 当  $t=2 \text{ ns}$  时, 在  $Q$  点

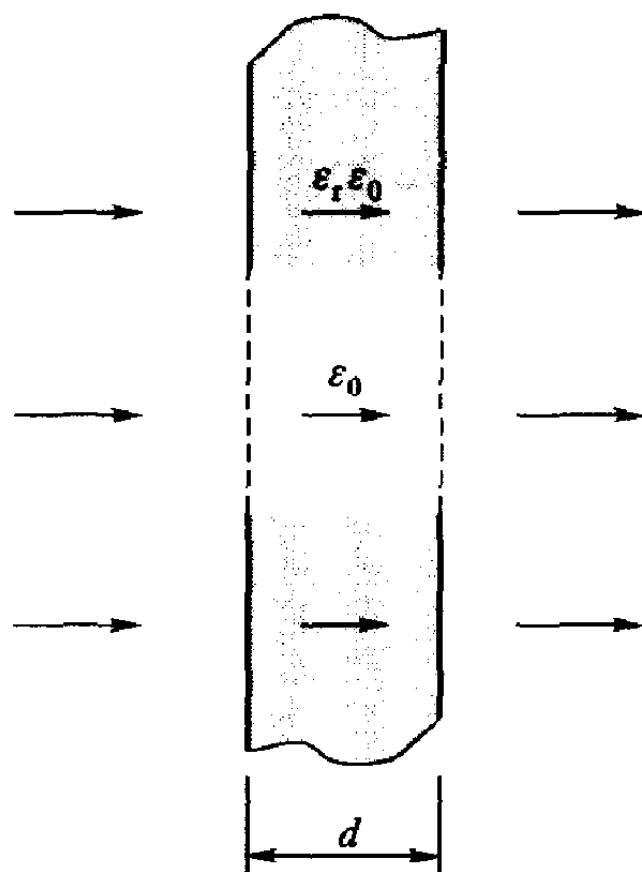
$$\begin{aligned} |\mathbf{E}| &= \left| (\mathbf{e}_x 100 - \mathbf{e}_y 70) \cos\left(2\pi \times 10^8 \times 2 \times 10^{-9} - \frac{2\pi}{3} \times 8\right) \right| \\ &= \sqrt{100^2 + 70^2} \times 0.978 \text{ V/m} = 119.4 \text{ V/m} \end{aligned}$$

**5.16** 频率  $f=3 \text{ GHz}$  的均匀平面波垂直入射到有一个大孔的聚苯乙烯 ( $\epsilon_r=2.7$ ) 介质板上, 平面波将分别通过孔洞和介质板达到的右侧界面, 如图题 5.16 所示。试求介质板的厚度  $d$  为多少时, 才能使通过孔洞和通过介质板的平面波有相同的相位? (注: 计算此题时不考虑边缘效应, 也不考虑在界面上的反射)

解 相位常数与媒质参数及波的频率有关, 对于介质板

$$\beta = \omega \sqrt{\mu\epsilon} = 2\pi f \sqrt{\mu_0(2.7\epsilon_0)}$$

对孔洞



图题 5.16

$$\beta_0 = \omega \sqrt{\mu_0\epsilon_0} = 2\pi f \sqrt{\mu_0\epsilon_0}$$

可见，波在介质板中传播单位距离引起的相位移要大于空气中的相位移。按题目要求，介质板的厚度  $d$  应满足下式

$$\beta d = \beta_0 d + 2\pi$$

故得

$$\begin{aligned} d &= \frac{2\pi}{\beta - \beta_0} = \frac{2\pi}{2\pi f \sqrt{\mu_0 \epsilon_0} (\sqrt{2.7} - 1)} \\ &= \frac{3 \times 10^8}{3 \times 10^9 (\sqrt{2.7} - 1)} \text{ m} = 155.5 \text{ mm} \end{aligned}$$

**5.17** 证明：一个椭圆极化波可以分解为两个旋向相反的圆极化波。

证 表征沿  $+z$  方向传播的椭圆极化波的电场可表示为

$$\mathbf{E} = (\mathbf{e}_x E_{xm} e^{-j\phi_x} + \mathbf{e}_y E_{ym} e^{-j\phi_y}) e^{-j\beta z}$$

设两个旋向相反的圆极化波分别为

$$\mathbf{E}_1 = (\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y j) E_{1m} e^{-j\beta z}$$

$$\mathbf{E}_2 = (\mathbf{e}_x - \mathbf{e}_y j) E_{2m} e^{-j\beta z}$$

其中  $E_{1m}$ 、 $E_{2m}$  均为复数。

令  $\mathbf{E}_1 + \mathbf{E}_2 = \mathbf{E}$ ，即

$$(\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y j) E_{1m} e^{-j\beta z} + (\mathbf{e}_x - \mathbf{e}_y j) E_{2m} e^{-j\beta z} = (\mathbf{e}_x E_{xm} e^{-j\phi_x} + \mathbf{e}_y E_{ym} e^{-j\phi_y}) e^{-j\beta z}$$

则有

$$E_{1m} + E_{2m} = E_{xm} e^{-j\phi_x}$$

$$E_{1m} - E_{2m} = -j E_{ym} e^{-j\phi_y}$$

由此可解得

$$E_{1m} = \frac{1}{2} (E_{xm} e^{-j\phi_x} - j E_{ym} e^{-j\phi_y})$$

$$E_{2m} = \frac{1}{2} (E_{xm} e^{-j\phi_x} + j E_{ym} e^{-j\phi_y})$$

故得到两个旋向相反的圆极化波分别为

$$\mathbf{E}_1 = \frac{1}{2} (\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y j) (E_{xm} e^{-j\phi_x} - j E_{ym} e^{-j\phi_y}) e^{-j\beta z}$$

$$\mathbf{E}_2 = \frac{1}{2}(\mathbf{e}_x - \mathbf{e}_y \mathbf{j})(E_{xm} e^{-j\phi_x} + jE_{ym} e^{-j\phi_y}) E_{2m} e^{-j\beta z}$$

5.18 已知一右旋圆极化波的波矢量为

$$\mathbf{k} = (\mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z) \omega \sqrt{\mu\epsilon/2}$$

且  $t=0$  时, 坐标原点处的电场为  $\mathbf{E}(0) = \mathbf{e}_x E_0$ 。试求此右旋圆极化波的电场、磁场表达式。

解 波矢量的方向即均匀平面波的传播方向, 用其单位矢量  $\mathbf{e}_n$  表示, 即

$$\mathbf{e}_n = \frac{\mathbf{k}}{k} = \frac{(\mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z) \omega \sqrt{\mu\epsilon/2}}{\sqrt{(1^2 + 1^2)} \omega \sqrt{\mu\epsilon/2}} = \frac{1}{\sqrt{2}}(\mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z)$$

沿  $\mathbf{e}_n$  方向传播的均匀平面波的电场和磁场均位于与  $\mathbf{e}_n$  方向垂直的横向平面内。设电场的两个分量的方向单位矢量分别为  $\mathbf{e}_{n1}$  和  $\mathbf{e}_{n2}$ , 则应有  $\mathbf{e}_n = \mathbf{e}_{n1} \times \mathbf{e}_{n2}$ 。因此, 沿  $\mathbf{e}_n$  方向传播的右旋圆极化波的电场可表示为

$$\mathbf{E}(\mathbf{r}) = E_0(\mathbf{e}_{n1} - \mathbf{e}_{n2} \mathbf{j}) e^{-jk\mathbf{e}_n \cdot \mathbf{r}}$$

根据题中所给条件  $t=0$  时, 坐标原点处的电场为  $\mathbf{E}(0) = \mathbf{e}_x E_0$ , 故得

$$\mathbf{e}_{n1} = \mathbf{e}_x$$

而

$$\mathbf{e}_{n2} = \mathbf{e}_n \times \mathbf{e}_{n1} = \frac{1}{\sqrt{2}}(\mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z) \times \mathbf{e}_x = \frac{1}{\sqrt{2}}(\mathbf{e}_y - \mathbf{e}_z)$$

故

$$\mathbf{E}(\mathbf{r}) = \left[ \mathbf{e}_x - \frac{j}{\sqrt{2}}(\mathbf{e}_y - \mathbf{e}_z) \right] E_0 e^{-jk\mathbf{e}_n \cdot \mathbf{r}}$$

$$\begin{aligned} \mathbf{H}(\mathbf{r}) &= \frac{1}{\eta} \mathbf{e}_n \times \mathbf{E}(\mathbf{r}) = \sqrt{\frac{\epsilon}{\mu}} \cdot \frac{1}{\sqrt{2}}(\mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z) \times E_0 \left[ \mathbf{e}_x - \frac{j}{\sqrt{2}}(\mathbf{e}_y - \mathbf{e}_z) \right] e^{-jk\mathbf{e}_n \cdot \mathbf{r}} \\ &= \left( \mathbf{e}_x \mathbf{j} + \mathbf{e}_y \frac{1}{\sqrt{2}} - \mathbf{e}_z \frac{1}{\sqrt{2}} \right) \sqrt{\frac{\epsilon}{\mu}} E_0 e^{-jk\mathbf{e}_n \cdot \mathbf{r}} \end{aligned}$$

写成瞬时值形式

$$\mathbf{E}(\mathbf{r}, t) = \text{Re}[\mathbf{E}(\mathbf{r}) e^{j\omega t}] = \text{Re} \left[ \left( \mathbf{e}_x - \mathbf{e}_y \frac{j}{\sqrt{2}} + \mathbf{e}_z \frac{j}{\sqrt{2}} \right) E_0 e^{-jk\mathbf{e}_n \cdot \mathbf{r}} e^{j\omega t} \right]$$



$$\begin{aligned}
&= E_0 \left[ \mathbf{e}_x \cos(\omega t - \mathbf{k} \cdot \mathbf{r}) + \mathbf{e}_y \frac{1}{\sqrt{2}} \cos\left(\omega t - \mathbf{k} \cdot \mathbf{r} - \frac{\pi}{2}\right) + \right. \\
&\quad \left. \mathbf{e}_z \frac{1}{\sqrt{2}} \cos\left(\omega t - \mathbf{k} \cdot \mathbf{r} + \frac{\pi}{2}\right) \right] \\
\mathbf{H}(\mathbf{r}, t) &= \sqrt{\frac{\varepsilon}{\mu}} E_0 \left[ \mathbf{e}_x \cos\left(\omega t - \mathbf{k} \cdot \mathbf{r} + \frac{\pi}{2}\right) + \mathbf{e}_y \frac{1}{\sqrt{2}} \cos(\omega t - \mathbf{k} \cdot \mathbf{r}) - \right. \\
&\quad \left. \mathbf{e}_z \frac{1}{\sqrt{2}} \cos(\omega t - \mathbf{k} \cdot \mathbf{r}) \right]
\end{aligned}$$

**5.19** 自由空间的均匀平面波的电场表达式为

$$\mathbf{E}(\mathbf{r}, t) = (\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y 2 + \mathbf{e}_z E_{zm}) 10 \cos(\omega t + 3x - y - z) \quad \text{V/m}$$

式中的  $E_{zm}$  为待定量。试由该表达式确定波的传播方向、角频率  $\omega$ 、极化状态, 并求与  $\mathbf{E}(\mathbf{r}, t)$  相伴的磁场  $\mathbf{H}(\mathbf{r}, t)$ 。

解 设波的传播方向的单位矢量为  $\mathbf{e}_n$ , 则电场的复数形式可表示为

$$\mathbf{E}(\mathbf{r}) = \mathbf{E}_m e^{-j\mathbf{k} \cdot \mathbf{r}}$$

题目中给定的电场的复数形式为

$$\mathbf{E}(\mathbf{r}, t) = (\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y 2 + \mathbf{e}_z E_{zm}) 10 e^{-j(-3x+y+z)} \quad \text{V/m}$$

于是有

$$\mathbf{E}_m = \mathbf{e}_x 10 + \mathbf{e}_y 20 + \mathbf{e}_z 10 E_{zm}$$

$$\mathbf{k} \cdot \mathbf{r} = k \mathbf{e}_n \cdot \mathbf{r} = -3x + y + z$$

又

$$\mathbf{k} \cdot \mathbf{r} = k_x x + k_y y + k_z z$$

可见

$$k_x = -3, \quad k_y = 1, \quad k_z = 1$$

故波矢量

$$\mathbf{k} = -\mathbf{e}_x 3 + \mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z$$

$$k = \sqrt{3^2 + 1^2 + 1^2} \text{ rad/m} = \sqrt{11} \text{ rad/m}$$

波传播方向的单位矢量  $\mathbf{e}_n$  为

$$\mathbf{e}_n = \frac{\mathbf{k}}{k} = \frac{-\mathbf{e}_x 3 + \mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z}{\sqrt{11}}$$

波的角频率为

$$\omega = kv_p = kc = \sqrt{11} \times 3 \times 10^8 \text{ rad/s} = 9.95 \times 10^8 \text{ rad/s}$$

为了确定  $E_{zm}$ , 可利用均匀平面波的电场矢量垂直于波的传播方向这一性质, 故有  $\mathbf{k} \cdot \mathbf{E}_m = 0$ , 即

$$(-\mathbf{e}_x 3 + \mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z) \cdot (\mathbf{e}_x 10 + \mathbf{e}_y 20 + \mathbf{e}_z 10E_m) = 0$$

由此得

$$-30 + 20 + 10E_{zm} = 0$$

故得到

$$E_{zm} = 1$$

因此, 自由空间任意一点  $\mathbf{r}$  处的电场为

$$\mathbf{E}(\mathbf{r}, t) = 10(\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y 2 + \mathbf{e}_z) \cos(9.95 \times 10^8 t + 3x - y - z) \text{ V/m}$$

上式表明电场的各个分量同相位, 故  $\mathbf{E}(\mathbf{r}, t)$  表示一个直线极化波。

与  $\mathbf{E}(\mathbf{r}, t)$  相伴的磁场  $\mathbf{H}(\mathbf{r}, t)$  为

$$\begin{aligned} \mathbf{H}(\mathbf{r}, t) &= \frac{1}{\eta_0} \mathbf{e}_n \times \mathbf{E}(\mathbf{r}, t) \\ &= \frac{1}{120\pi} \times \frac{1}{\sqrt{11}} (-\mathbf{e}_x 3 + \mathbf{e}_y + \mathbf{e}_z) \times (\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y 2 + \mathbf{e}_z) \times \\ &\quad 10 \cos(9.95 \times 10^8 t - \mathbf{k} \cdot \mathbf{r}) \\ &= 8 \times 10^{-3} (-\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y 4 - \mathbf{e}_z 7) \cos(9.95 \times 10^8 t + 3x - y - z) \text{ A/m} \end{aligned}$$

**5.20** 已知自由空间的均匀平面波的电场表达式为

$$\mathbf{E}(\mathbf{r}) = (\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y 2 + \mathbf{e}_z j\sqrt{5}) e^{-j(2x+by+cz)} \text{ V/m}$$

试由此表达式确定波的传播方向、波长、极化状态, 并求与  $\mathbf{E}(\mathbf{r})$  相伴的磁场  $\mathbf{H}(\mathbf{r})$ 。

解 波的传播方向由波矢量的方向确定。由

$$\mathbf{k} \cdot \mathbf{r} = k_x x + k_y y + k_z z = 2x + by + cz$$

有

$$k_x = 2, \quad k_y = b, \quad k_z = c$$

为确定  $b$  和  $c$ , 利用  $\mathbf{k} \cdot \mathbf{E}_m = 0$ , 得

$$(\mathbf{e}_x 2 + \mathbf{e}_y b + \mathbf{e}_z c) \cdot (\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y 2 + \mathbf{e}_z j\sqrt{5}) = 2 + 2b + j\sqrt{5}c = 0$$

故

$$b = -1, \quad c = 0$$

则波矢量为

$$\mathbf{k} = \mathbf{e}_x 2 - \mathbf{e}_y$$

波传播方向的单位矢量为

$$\mathbf{e}_n = \frac{\mathbf{k}}{k} = \frac{\mathbf{e}_x 2 - \mathbf{e}_y}{\sqrt{2^2 + 1^2}} = \frac{1}{\sqrt{5}}(\mathbf{e}_x 2 - \mathbf{e}_y)$$

波长为

$$\lambda = \frac{2\pi}{k} = \frac{2\pi}{\sqrt{5}} \text{ m} = 2.81 \text{ m}$$

已知的电场复振幅可写为

$$\mathbf{E}_m = (\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y 2) + \mathbf{e}_z j\sqrt{5} = \mathbf{E}_{mR} + \mathbf{E}_{mI}$$

其中

$$\mathbf{E}_{mR} = \mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y 2 = \frac{1}{\sqrt{5}}(\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y 2) \sqrt{5} = \mathbf{e}_R \sqrt{5}$$

$$\mathbf{E}_{mI} = \mathbf{e}_z j\sqrt{5}$$

可见,  $\mathbf{E}_{mR}$  与  $\mathbf{E}_{mI}$  的大小相等, 即

$$|\mathbf{E}_{mR}| = \sqrt{1 + 2^2} = \sqrt{5}, \quad |\mathbf{E}_{mI}| = \sqrt{5}$$

且

$$\mathbf{e}_R \times \mathbf{e}_z = \frac{1}{\sqrt{5}}(\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y 2) \times \mathbf{e}_z = \frac{1}{\sqrt{5}}(2\mathbf{e}_x - \mathbf{e}_y) = \mathbf{e}_n$$

$$\mathbf{e}_R \cdot \mathbf{e}_z = \frac{1}{\sqrt{5}}(\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y 2) \cdot \mathbf{e}_z = 0$$

由于  $\mathbf{E}_{mR}$  与  $\mathbf{E}_{mI}$  的相位相差  $90^\circ$ , 即  $\phi_R = 0, \phi_I = 90^\circ$ , 故  $\mathbf{E}(\mathbf{r})$  表示一个左旋圆极

化波。

与  $E(\mathbf{r})$  相伴的磁场为

$$\begin{aligned} \mathbf{H}(\mathbf{r}) &= \frac{1}{\eta_0} \mathbf{e}_n \times \mathbf{E}(\mathbf{r}) = \frac{1}{120\pi} \cdot \frac{1}{\sqrt{5}} (\mathbf{e}_x 2 - \mathbf{e}_y) \times (\mathbf{e}_x + \mathbf{e}_y 2 + \mathbf{e}_z j\sqrt{5}) e^{-j(2x-y)} \\ &= \frac{1}{120\pi} (-\mathbf{e}_x j - \mathbf{e}_y j 2 + \mathbf{e}_z \sqrt{5}) e^{-j(2x-y)} \quad \text{A/m} \end{aligned}$$

**5.21** 证明：电磁波在良导体中传播时，场强每经过一个波长振幅衰减 55 dB。

证 在良导体中  $\alpha \approx \beta = \frac{2\pi}{\lambda}$ ，故场强的衰减因子为

$$e^{-\alpha z} \approx e^{-\frac{2\pi}{\lambda} z}$$

场强的振幅经过  $z = \lambda$  的距离后

$$\left| \frac{E_m(\lambda)}{E_m(0)} \right| = e^{-2\pi} = 0.002$$

即衰减到起始值的 0.002。用分贝表示，则为

$$20 \lg \left| \frac{E_m(\lambda)}{E_m(0)} \right| = 20 \lg e^{-2\pi} = -2\pi \times 20 \lg e \approx -55 \text{ dB}$$

**5.22** 有一线极化的均匀平面波在海水 ( $\epsilon_r = 81, \mu_r = 1, \sigma = 4 \text{ S/m}$ ) 中沿  $+y$  方向传播，其磁场强度在  $y=0$  处为

$$\mathbf{H}(0, t) = \mathbf{e}_x 0.1 \sin(10^{10} \pi t - \pi/3) \quad \text{A/m}$$

(1) 求衰减常数、相位常数、本征阻抗、相速、波长及透入深度；(2) 求出  $\mathbf{H}$  的振幅为 0.01 A/m 时的位置；(3) 写出  $\mathbf{E}(y, t)$  和  $\mathbf{H}(y, t)$  的表示式。

$$\text{解 (1) } \frac{\sigma}{\omega \epsilon} = \frac{4 \times 36 \pi \times 10^9}{10^{10} \pi \times 81} = \frac{16}{90} \approx 0.18$$

可见，在角频率  $\omega = 10^{10} \pi$  时，海水为一般有损耗媒质，故

$$\begin{aligned} \alpha &= \omega \sqrt{\frac{\mu \epsilon}{2} \left[ \sqrt{1 + \left( \frac{\sigma}{\omega \epsilon} \right)^2} - 1 \right]} = 10^{10} \pi \sqrt{\frac{81 \mu_0 \epsilon_0}{2} [\sqrt{1 + 0.18^2} - 1]} \\ &= 83.9 \text{ Np/m} \end{aligned}$$

$$\beta = \omega \sqrt{\frac{\mu \epsilon}{2} \left[ \sqrt{1 + \left( \frac{\sigma}{\omega \epsilon} \right)^2} + 1 \right]} = 10^{10} \pi \sqrt{\frac{81 \mu_0 \epsilon_0}{2} [\sqrt{1 + 0.18^2} + 1]}$$

$$\approx 300 \pi \text{ rad/m}$$

$$\eta_c = \frac{\sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}}}{\sqrt{1 - j \frac{\sigma}{\omega \varepsilon}}} = \frac{\sqrt{\frac{\mu_0}{81 \varepsilon_0}}}{\sqrt{1 - j0.18}} = \frac{41.89}{1.008 e^{-j0.028\pi}} \Omega = 41.56 e^{j0.028\pi} \Omega$$

$$v_p = \frac{\omega}{\beta} = \frac{10^{10} \pi}{300 \pi} = 0.333 \times 10^8 \text{ m/s}$$

$$\lambda = \frac{2\pi}{\beta} = \frac{2\pi}{300\pi} = 6.67 \times 10^{-3} \text{ m}$$

$$\delta = \frac{1}{\alpha} = \frac{1}{83.9} \text{ m} = 11.92 \times 10^{-3} \text{ m}$$

(2) 由  $0.01 = 0.1 e^{-\alpha y}$ , 即  $e^{-\alpha y} = 0.1$ , 得

$$y = \frac{1}{\alpha} \ln 10 = \frac{1}{83.9} \times 2.303 \text{ m} = 27.4 \times 10^{-3} \text{ m}$$

$$(3) \quad \mathbf{H}(y, t) = \mathbf{e}_x 0.1 e^{-83.9y} \sin\left(10^{10}\pi t - 300\pi y - \frac{\pi}{3}\right) \text{ A/m}$$

其复数形式为

$$\mathbf{H}(y) = -\mathbf{e}_x 0.1 j e^{-83.9y} e^{-j300\pi y} e^{-j\frac{\pi}{3}} \text{ A/m}$$

故电场的复数表示式为

$$\begin{aligned} \mathbf{E}(y) &= \eta_c \mathbf{H}(y) \times \mathbf{e}_y = \mathbf{e}_x \times \mathbf{e}_y 41.56 e^{j0.028\pi} \times 0.1 e^{-83.9y} \times e^{-j(300\pi y + \frac{\pi}{3} + \frac{\pi}{2})} \\ &= \mathbf{e}_x 4.156 e^{-83.9y} e^{-j(300\pi y + \frac{\pi}{3} - 0.028\pi + \frac{\pi}{2})} \text{ V/m} \end{aligned}$$

则

$$\begin{aligned} \mathbf{E}(y, t) &= \text{Re}[\mathbf{E}(y) e^{j\omega t}] \\ &= \mathbf{e}_x 4.156 e^{-83.9y} \sin\left(10^{10}\pi t - 300\pi y - \frac{\pi}{3} + 0.028\pi\right) \text{ V/m} \end{aligned}$$

**5.23** 海水的电导率  $\sigma = 4 \text{ S/m}$ 、相对介电常数  $\varepsilon_r = 81$ 。求频率为  $10 \text{ kHz}$ 、 $100 \text{ kHz}$ 、 $1 \text{ MHz}$ 、 $10 \text{ MHz}$ 、 $100 \text{ MHz}$ 、 $1 \text{ GHz}$  的电磁波在海水中的波长、衰减系数和波阻抗。

解 先判定海水在各频率下的属性

$$\frac{\sigma}{\omega \varepsilon} = \frac{\sigma}{2\pi f \varepsilon_r \varepsilon_0} = \frac{4}{2\pi f \times 81 \varepsilon_0} = \frac{8.89 \times 10^8}{f}$$

可见,当  $f \leq 10^7$  Hz 时,满足  $\frac{\sigma}{\omega \epsilon} \gg 1$ ,海水可视为良导体,此时

$$\alpha \approx \beta \approx \sqrt{\pi f \mu_0 \sigma}, \quad \eta_c \approx (1 + j) \sqrt{\frac{\pi f \mu_0}{\sigma}}$$

$f = 10$  kHz 时

$$\alpha = \sqrt{\pi \times 10 \times 10^3 \times 4\pi \times 10^{-7} \times 4} = 0.126\pi \text{ Np/m} = 0.396 \text{ Np/m}$$

$$\lambda = \frac{2\pi}{\beta} = \frac{2\pi}{0.126\pi} \text{ m} = 15.87 \text{ m}$$

$$\eta_c = (1 + j) \sqrt{\frac{\pi \times 10 \times 10^3 \times 4\pi \times 10^{-7}}{4}} \Omega = 0.099(1 + j) \Omega$$

$f = 100$  kHz 时

$$\alpha = \sqrt{\pi \times 100 \times 10^3 \times 4\pi \times 10^{-7} \times 4} \text{ Np/m} = 1.26\pi \text{ Np/m}$$

$$\lambda = \frac{2\pi}{\beta} = \frac{2\pi}{1.26} \text{ m} = 5 \text{ m}$$

$$\eta_c = (1 + j) \sqrt{\frac{\pi \times 100 \times 10^3 \times 4\pi \times 10^{-7}}{4}} \Omega = 0.314(1 + j) \Omega$$

$f = 1$  MHz 时

$$\alpha = \sqrt{\pi \times 10^6 \times 4\pi \times 10^{-7} \times 4} \text{ Np/m} = 3.96 \text{ Np/m}$$

$$\lambda = \frac{2\pi}{\beta} = \frac{2\pi}{3.96} \text{ m} = 1.587 \text{ m}$$

$$\eta_c = (1 + j) \sqrt{\frac{\pi \times 10^6 \times 4\pi \times 10^{-7}}{4}} \Omega = 0.99(1 + j) \Omega$$

$f = 10$  MHz 时

$$\alpha = \sqrt{\pi \times 10 \times 10^6 \times 4\pi \times 10^{-7} \times 4} \text{ Np/m} = 12.6 \text{ Np/m}$$

$$\lambda = \frac{2\pi}{\beta} = \frac{2\pi}{12.6} \text{ m} = 0.5 \text{ m}$$

$$\eta_c = (1 + j) \sqrt{\frac{\pi \times 10 \times 10^6 \times 4\pi \times 10^{-7}}{4}} \Omega = 3.14(1 + j) \Omega$$

当  $f = 100 \text{ MHz}$  及以上时,  $\frac{\sigma}{\omega\epsilon} \gg 1$  不再满足, 海水属一般有损耗媒质, 此时,

$$\alpha = 2\pi f \sqrt{\frac{\mu_0 \epsilon_r \epsilon_0}{2} \left[ \sqrt{1 + \left( \frac{\sigma}{2\pi f \epsilon_r \epsilon_0} \right)^2} - 1 \right]}$$

$$\beta = 2\pi f \sqrt{\frac{\mu_0 \epsilon_r \epsilon_0}{2} \left[ \sqrt{1 + \left( \frac{\sigma}{2\pi f \epsilon_r \epsilon_0} \right)^2} + 1 \right]}$$

$$\eta_c = \frac{\sqrt{\mu_0 / (\epsilon_r \epsilon_0)}}{\sqrt{1 - j\sigma / (2\pi f \epsilon_r \epsilon_0)}}$$

$f = 100 \text{ MHz}$  时

$$\alpha = 37.57 \text{ Np/m}$$

$$\beta = 42.1 \text{ rad/m}$$

$$\lambda = \frac{2\pi}{\beta} = 0.149 \text{ m}$$

$$\eta_c = \frac{42}{\sqrt{1 - j8.9}} \Omega = 14.05 e^{j41.8^\circ} \Omega$$

$f = 1 \text{ GHz}$  时

$$\alpha = 69.12 \text{ Np/m}$$

$$\beta = 203.58 \text{ rad/m}$$

$$\lambda = \frac{2\pi}{\beta} = 0.03 \text{ m}$$

$$\eta_c = \frac{42}{\sqrt{1 - j0.89}} \Omega = 36.5 e^{j20.8^\circ} \Omega$$

**5.24** 已知某区域内的电场强度表达式为

$$\mathbf{E} = (\mathbf{e}_x 4 + \mathbf{e}_y 3e^{-j\frac{\pi}{2}}) e^{-(0.1z + j0.3z)} \text{ V/m}$$

试讨论电场所表示的均匀平面波的极化特性。

解 由给定的电场表达式可看出, 这是在有损耗媒质中沿  $+z$  方向传播的均匀平面波。写出电场强度的两个分量的瞬时表达式

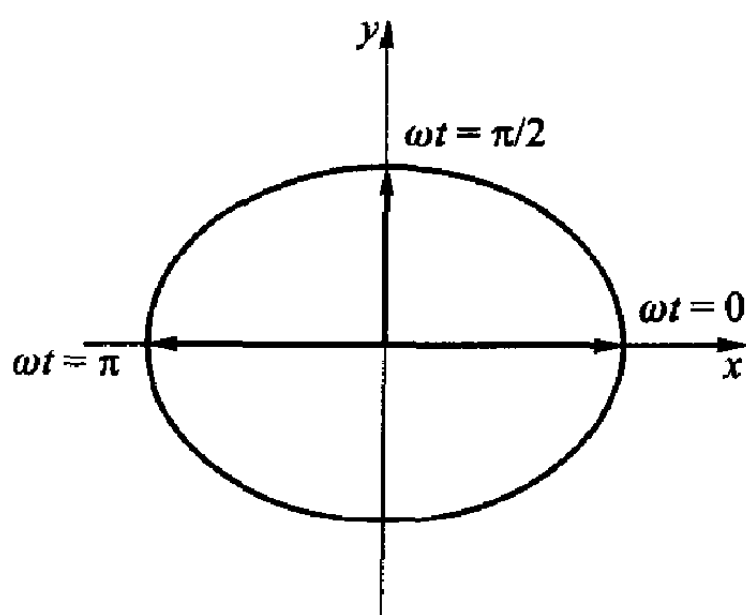
$$E_x(z, t) = \text{Re}[E_x e^{j\omega t}] = \text{Re}[4e^{-(0.1z + j0.3z)} e^{j\omega t}] = 4e^{-0.1z} \cos(\omega t - 0.3z)$$

$$\begin{aligned}
 E_y(z,t) &= \operatorname{Re}[E_y e^{j\omega t}] \\
 &= \operatorname{Re}[3e^{-j\frac{\pi}{2}} e^{-(0.1z+j0.3z)} e^{j\omega t}] \\
 &= 3e^{-0.1z} \cos\left(\omega t - 0.3z - \frac{\pi}{2}\right)
 \end{aligned}$$

为简化讨论,取  $z=0$ ,得

$$E_x(0,t) = 4\cos \omega t$$

$$E_y(z,t) = 3\sin \omega t$$



图题 5.24

将以上两式平方后再相加,得

$$\frac{E_x^2(0,t)}{16} + \frac{E_y^2(0,t)}{9} = 1$$

这是一个标准的椭圆方程,半长轴  $a=4$ ,半短轴  $b=3$ 。因此,题目给定的  $\mathbf{E}$  表示一个椭圆极化波。取以下时间:

$$\omega t = 0, \frac{\pi}{2}, \pi$$

有

$$E_x(0,t) = 4, 0, -4$$

$$E_y(0,t) = 0, 3, 0$$

由此得出,在  $z=0$  的平面上,  $\mathbf{E}$  矢量的端点随时间变化的轨迹如图题 5.24 所示。可见,  $\mathbf{E} = (\mathbf{e}_x 4 + \mathbf{e}_y 3e^{-j\frac{\pi}{2}}) e^{-(0.1z+j0.3z)}$  表示一个右旋椭圆极化波。

**5.25** 在相对介电常数  $\epsilon_r = 2.5$ 、损耗角正切值为  $10^{-2}$  的非磁性媒质中,频率为  $3 \text{ GHz}$ 、 $\mathbf{e}_y$  方向极化的均匀平面波沿  $\mathbf{e}_x$  方向传播。

(1) 求波的振幅衰减一半时,传播的距离;

(2) 求媒质的本征阻抗、波的波长和相速;

(3) 设在  $x=0$  处的  $\mathbf{E}(0,t) = \mathbf{e}_y 50 \sin\left(6\pi \times 10^9 t + \frac{\pi}{2}\right)$ , 写出  $\mathbf{H}(x,t)$  的表达式。

$$\begin{aligned}
 \text{解 (1) 由 } \frac{\sigma}{\omega\epsilon} &= \frac{\sigma}{2\pi f\epsilon_r\epsilon_0} = \frac{\sigma}{2\pi \times 3 \times 10^9 \times 2.5 \times 10^{-9} / (36\pi)} = \frac{18\sigma}{3 \times 2.5} \\
 &= 10^{-2}
 \end{aligned}$$

得

$$\sigma = \frac{3 \times 2.5 \times 10^{-2}}{18} \text{ S/m} = 0.417 \times 10^{-2} \text{ S/m}$$



而

$$\frac{\sigma}{\omega \varepsilon} = 10^{-2} \ll 1$$

该媒质在  $f = 3 \text{ GHz}$  时可视为弱导电媒质, 故衰减常数为

$$\alpha \approx \frac{\sigma}{2} \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} = \frac{0.417 \times 10^{-2}}{2} \sqrt{\frac{\mu_0}{2.5 \varepsilon_0}} = 0.497 \text{ Np/m}$$

由  $e^{-\alpha x} = \frac{1}{2}$ , 得波的振幅衰减一半时, 传播的距离

$$x = \frac{1}{\alpha} \ln 2 = \frac{1}{0.497} \ln 2 \text{ m} = 1.395 \text{ m}$$

(2) 对于弱导电媒质, 本征阻抗为

$$\begin{aligned} \eta_c &\approx \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} \left( 1 + j \frac{\sigma}{2\omega \varepsilon} \right) = \sqrt{\frac{\mu_0}{2.5 \varepsilon_0}} \left( 1 + j \frac{10^{-2}}{2} \right) = 238.44 (1 + j0.005) \\ &= 238.44 e^{j0.286^\circ} = 238.44 e^{j0.0016\pi} \Omega \end{aligned}$$

而相位常数

$$\begin{aligned} \beta &\approx \omega \sqrt{\mu \varepsilon} = 2\pi f \sqrt{2.5 \mu_0 \varepsilon_0} \\ &= 2\pi \times 3 \times 10^9 \times \frac{\sqrt{2.5}}{3 \times 10^8} \text{ rad/m} \\ &= 31.6\pi \text{ rad/m} \end{aligned}$$

故波长和相速分别为

$$\begin{aligned} \lambda &= \frac{2\pi}{\beta} = \frac{2\pi}{31.6\pi} \text{ m} = 0.063 \text{ m} \\ v_p &= \frac{\omega}{\beta} = \frac{2\pi \times 3 \times 10^9}{31.6\pi} \text{ m/s} = 1.899 \times 10^8 \text{ m/s} \end{aligned}$$

(3) 在  $x=0$  处,

$$E(0, t) = e_y 50 \sin \left( 6\pi \times 10^9 t + \frac{\pi}{3} \right) \text{ V/m}$$

故

$$E(x, t) = e_y 50 e^{-0.497x} \sin \left( 6\pi \times 10^9 t - 31.6\pi x + \frac{\pi}{3} \right) \text{ V/m}$$

则

$$\begin{aligned} H(x) &= \frac{1}{|\eta_c|} \mathbf{e}_x \times \mathbf{E}(x) e^{-j\phi} \\ &= \frac{1}{238.44} \mathbf{e}_x \times \mathbf{e}_y 50 e^{-0.497x} e^{-j31.6\pi x} e^{j\frac{\pi}{3}} e^{-j\frac{\pi}{2}} e^{-j0.0016\pi} \\ &= \mathbf{e}_z 0.21 e^{-0.497x} e^{-j31.6\pi x} e^{j\frac{\pi}{3}} e^{-j0.0016\pi} e^{-j\frac{\pi}{2}} \quad \text{A/m} \end{aligned}$$

故

$$\begin{aligned} H(x, t) &= \operatorname{Re}[H(x) e^{j\omega t}] \\ &= \mathbf{e}_z 0.21 e^{-0.497x} \sin\left(6\pi \times 10^9 t - 31.6\pi x + \frac{\pi}{3} - 0.0016\pi\right) \quad \text{A/m} \end{aligned}$$

**5.26** 已知在 100 MHz 时, 石墨的趋肤深度为 0.16 mm, 试求:

(1) 石墨的电导率;

(2) 1 GHz 的电磁波在石墨中传播多远距离其振幅衰减了 30 dB?

解 (1) 由趋肤深度

$$\delta = \frac{1}{\sqrt{\pi f \mu \sigma}}$$

得到石墨的电导率

$$\sigma = \frac{1}{\pi f \mu \delta^2} = 0.99 \times 10^5 \quad \text{S/m}$$

(2) 当  $f = 10^9$  Hz 时

$$\alpha = \sqrt{\pi f \mu \sigma} = 1.98 \times 10^4 \quad \text{Np/m}$$

要求

$$20 \lg e^{-\alpha z} = -30 \text{ dB}$$

故得到

$$z = \frac{1.5}{\alpha \lg e} = 1.75 \times 10^{-4} \text{ m}$$

**5.27** 频率为 150 MHz 的均匀平面波在损耗媒质中传播, 已知  $\epsilon_r = 1.4$ ,  $\mu_r = 1$  及  $\frac{\sigma}{\omega \epsilon} = 10^{-4}$ , 问电磁波在该媒质中传播几米后, 波的相位改变  $90^\circ$ ?

解 因  $\frac{\sigma}{\omega\epsilon} = 10^{-4} \ll 1$ , 为弱导电媒质, 故

$$\begin{aligned}\beta &= \omega \sqrt{\mu\epsilon} = 2\pi f \sqrt{\mu_0\epsilon_0} \sqrt{\epsilon_r} \\ &= 2\pi \times 150 \times 10^6 \times \frac{\sqrt{1.4}}{3 \times 10^8} \text{ rad/m} \\ &= 1.18\pi \text{ rad/m}\end{aligned}$$

由相移量

$$\beta z = 1.18\pi z = \frac{\pi}{2}$$

故得到

$$z = 0.424 \text{ m}$$