

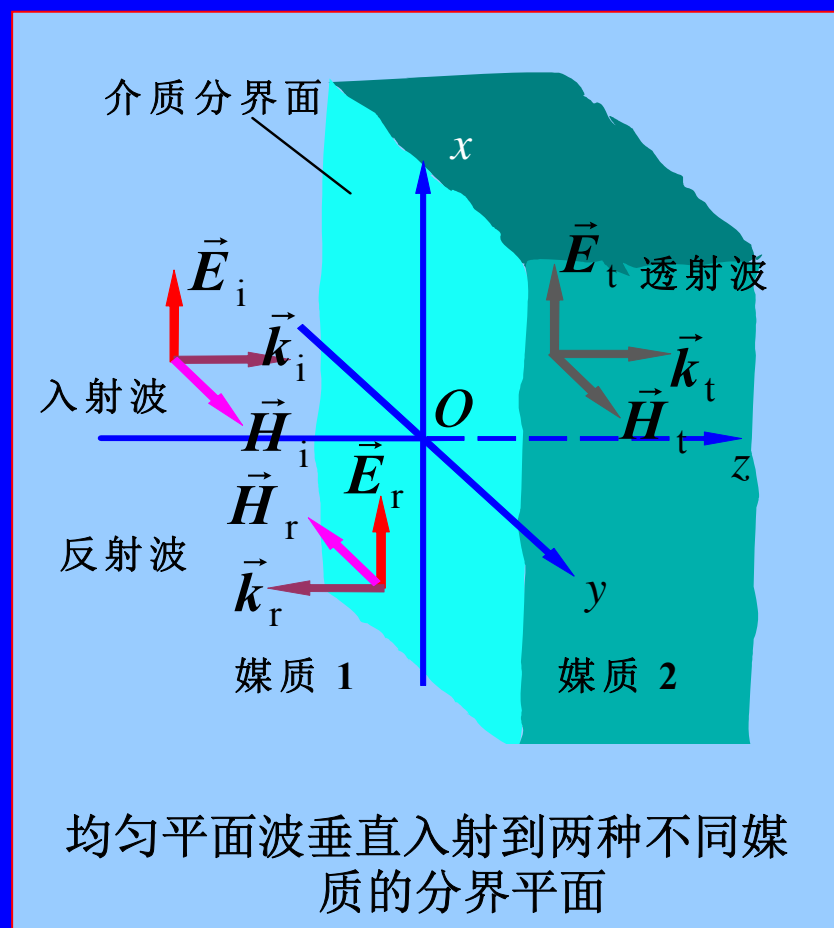
第6章 均匀平面波的反射与透射

讨论内容

- 6.1 均匀平面波对分界面的垂直入射
- 6.2 均匀平面波对多层介质分界平面的垂直入射
- 6.3 均匀平面波对理想介质分界平面的斜入射
- 6.4 均匀平面波对理想导体表面的斜入射

- 现象：电磁波入射到不同媒质分界面上时，一部分波被分界面反射，一部分波透过分界面。
- 入射方式：垂直入射、斜入射；
- 媒质类型：
理想导体、理想介质、导电媒质
- 分析方法：

入射波（已知） + 反射波（未知） $\xleftrightarrow{\text{边界条件}}$ 透射波（未知）



6.1 均匀平面波对分界平面的垂直入射

6.1.1 对导电媒质分界面的垂直入射

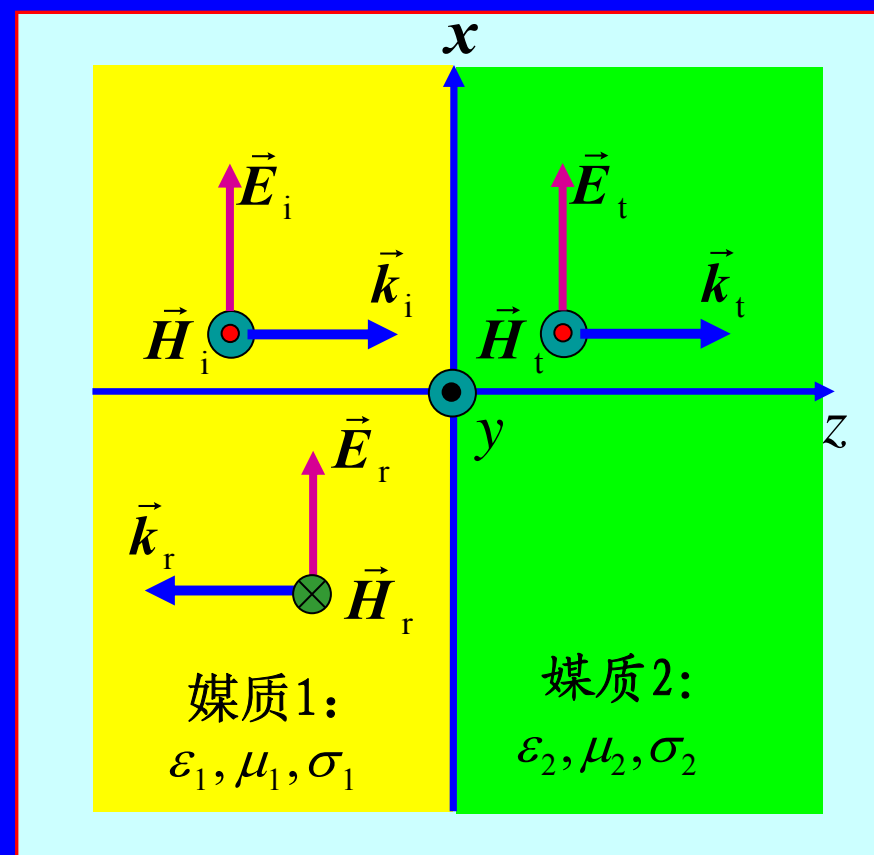
- $z < 0$ 中，导电媒质1 的参数为

$$\mu_1, \varepsilon_1, \sigma_1$$

- $z > 0$ 中，导电媒质2 的参数为

$$\mu_2, \varepsilon_2, \sigma_2$$

- 沿x方向极化的均匀平面波从媒质1 垂直入射到与导电媒质2 的分界平面上。



媒质1中的入射波:

$$\vec{E}_i(z) = \vec{e}_x E_{im} e^{-\gamma_1 z}$$

$$\vec{H}_i(z) = \vec{e}_y \frac{E_{im}}{\eta_{lc}} e^{-\gamma_1 z}$$

媒质1中的反射波:

$$\vec{E}_r(z) = \vec{e}_x E_{rm} e^{\gamma_1 z}$$

$$\vec{H}_r(z) = -\vec{e}_y \frac{E_{rm}}{\eta_{lc}} e^{\gamma_1 z}$$

媒质1中的合成波:

$$\vec{E}_1(z) = \vec{E}_i(z) + \vec{E}_r(z) = \vec{e}_x E_{im} e^{-\gamma_1 z} + \vec{e}_x E_{rm} e^{\gamma_1 z}$$

$$\vec{H}_1(z) = \vec{H}_i(z) + \vec{H}_r(z) = \vec{e}_y \frac{E_{im}}{\eta_{lc}} e^{-\gamma_1 z} - \vec{e}_y \frac{E_{rm}}{\eta_{lc}} e^{\gamma_1 z}$$

$$\begin{aligned}\gamma_1 &= jk_{lc} = j\omega\sqrt{\mu_1\epsilon_{lc}} \\ &= j\omega\sqrt{\mu_1\epsilon_1} \left(1 - j\frac{\sigma_1}{\omega\epsilon_1}\right)^{1/2}\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}\eta_{lc} &= \sqrt{\frac{\mu_1}{\epsilon_{lc}}} = \sqrt{\frac{\mu_1}{\epsilon_1}} \left(1 - j\frac{\sigma_1}{\omega\epsilon_1}\right)^{-1/2} \\ &= \eta_1 \left(1 - j\frac{\sigma_1}{\omega\epsilon_1}\right)^{-1/2}\end{aligned}$$

媒质2中的透射波:

$$\vec{E}_t(z) = \vec{e}_x E_{tm} e^{-\gamma_2 z}, \quad \vec{H}_t(z) = \vec{e}_y \frac{E_{tm}}{\eta_{2c}} e^{-\gamma_2 z}$$

$$\gamma_2 = jk_{2c} = j\omega\sqrt{\mu_2\epsilon_{2c}} = j\omega\sqrt{\mu_2\epsilon_2}\left(1 - j\frac{\sigma_2}{\omega\epsilon_2}\right)^{1/2}$$

$$\eta_{2c} = \sqrt{\frac{\mu_2}{\epsilon_{2c}}} = \sqrt{\frac{\mu_2}{\epsilon_2}}\left(1 - j\frac{\sigma_2}{\omega\epsilon_2}\right)^{-1/2} = \eta_2\left(1 - j\frac{\sigma_2}{\omega\epsilon_2}\right)^{-1/2}$$

在分界面 $z=0$ 上, 电场强度和磁场强度切向分量连续, 即

$$\begin{cases} E_1(0) = E_2(0) \\ H_1(0) = H_2(0) \end{cases} \quad \Rightarrow \quad \begin{cases} E_{im} + E_{rm} = E_{tm} \\ \frac{1}{\eta_{1c}}(E_{im} - E_{rm}) = \frac{1}{\eta_{2c}}E_{tm} \end{cases}$$

定义分界面上的**反射系数** Γ 为反射波电场的振幅与入射波电场振幅之比、**透射系数** τ 为透射波电场的振幅与入射波电场振幅之比，则

■ 讨论:
$$\begin{cases} E_{\text{im}} + E_{\text{rm}} = E_{\text{tm}} \\ \frac{1}{\eta_{1c}}(E_{\text{im}} - E_{\text{rm}}) = \frac{1}{\eta_{2c}}E_{\text{tm}} \end{cases} \longrightarrow \begin{cases} \Gamma = \frac{E_{\text{rm}}}{E_{\text{im}}} = \frac{\eta_{2c} - \eta_{1c}}{\eta_{2c} + \eta_{1c}} \\ \tau = \frac{E_{\text{tm}}}{E_{\text{im}}} = \frac{2\eta_{2c}}{\eta_{2c} + \eta_{1c}} \end{cases}$$

● $1 + \Gamma = \tau$

● Γ 和 τ 是复数，表明反射波和透射波的振幅和相位与入射波都不同。

● 若媒质2为理想导体，即 $\sigma_2 = \infty$ ，则 $\eta_{2c} = 0$ ，故有

$$\Gamma = -1, \tau = 0$$

● 若两种媒质均为理想介质，即 $\sigma_1 = \sigma_2 = 0$ ，则得到

$$\Gamma = \frac{\eta_2 - \eta_1}{\eta_2 + \eta_1}, \quad \tau = \frac{2\eta_2}{\eta_2 + \eta_1}$$

6.1.2 对理想导体表面的垂直入射

媒质1为理想介质, $\sigma_1 = 0$

媒质2为理想导体, $\sigma_2 = \infty$

则 $\beta_1 = \omega\sqrt{\mu_1\epsilon_1}$, $\eta_1 = \sqrt{\frac{\mu_1}{\epsilon_1}}$, $\eta_2 = 0$

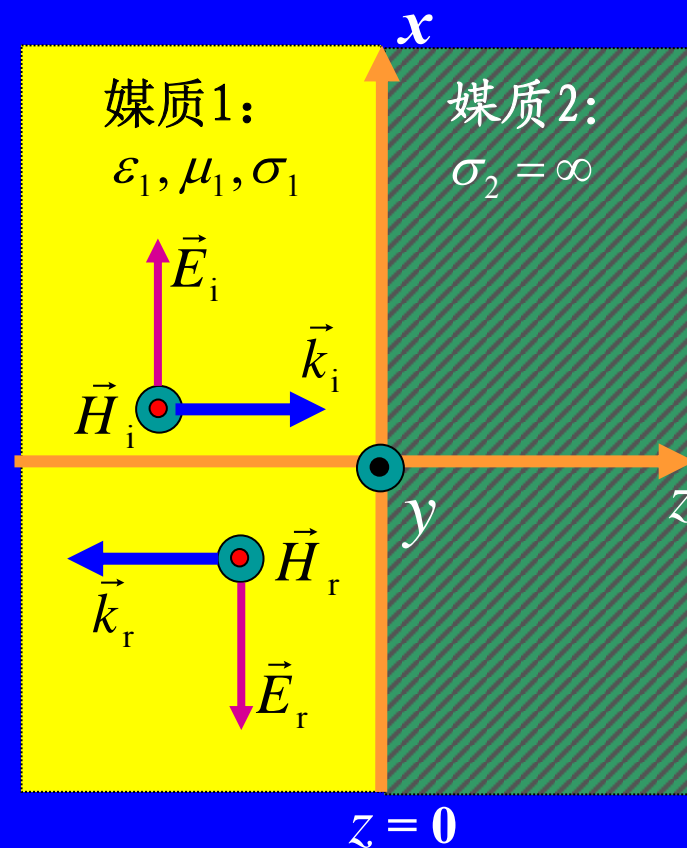
故 $\Gamma = -1$ 、 $\tau = 0$

$\Rightarrow E_{\text{rm}} = -E_{\text{im}}$

在分界面上, 反射波电场与入射波电场的相位差为 π

媒质1中的入射波: $\vec{E}_i(z) = \vec{e}_x E_{\text{im}} e^{-j\beta_1 z}$, $\vec{H}_i(z) = \vec{e}_y \frac{E_{\text{im}}}{\eta_1} e^{-j\beta_1 z}$

媒质1中的反射波: $\vec{E}_r(z) = -\vec{e}_x E_{\text{im}} e^{j\beta_1 z}$, $\vec{H}_r(z) = \vec{e}_y \frac{E_{\text{im}}}{\eta_1} e^{j\beta_1 z}$



媒质1中合成波的电磁场为

$$\vec{E}_1(z) = \vec{e}_x E_{\text{im}} (e^{-j\beta_1 z} - e^{j\beta_1 z}) = -\vec{e}_x j2E_{\text{im}} \sin(\beta_1 z)$$

$$\vec{H}_1(z) = \vec{e}_y \frac{E_{\text{im}}}{\eta_1} (e^{-j\beta_1 z} + e^{j\beta_1 z}) = \vec{e}_y \frac{2E_{\text{im}} \cos(\beta_1 z)}{\eta_1}$$

瞬时值形式 $\vec{E}_1(z, t) = \text{Re}[\vec{E}_1(z)e^{j\omega t}] = \vec{e}_x 2E_{\text{im}} \sin(\beta_1 z) \sin(\omega t)$

$$\vec{H}_1(z, t) = \text{Re}[\vec{H}_1(z)e^{j\omega t}] = \vec{e}_y \frac{2E_{\text{im}}}{\eta_1} \cos(\beta_1 z) \cos(\omega t)$$

合成波的平均能流密度矢量

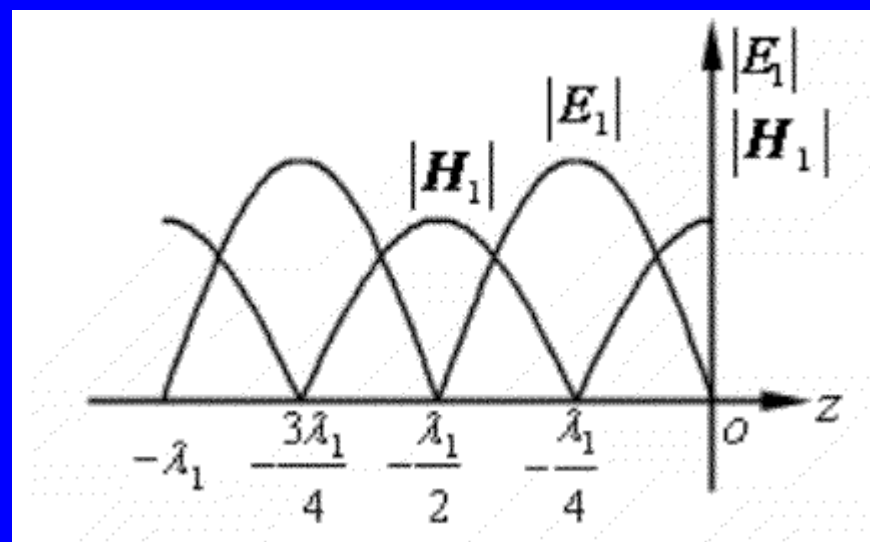
$$\vec{S}_{\text{av}} = \frac{1}{2} \text{Re}[\vec{E}_1 \times \vec{H}_1^*] = \frac{1}{2} \text{Re} \left[-\vec{e}_x j2E_{\text{im}} \sin(\beta_1 z) \times \vec{e}_y \left(\frac{2E_{\text{im}} \cos(\beta_1 z)}{\eta_1} \right)^* \right] = 0$$

理想导体表面上的感应电流

$$\vec{J}_S = \vec{e}_n \times \vec{H}_1(z) \big|_{z=0} = -\vec{e}_z \times \vec{e}_y \frac{2E_{\text{im}} \cos(\beta_1 z)}{\eta_1} \big|_{z=0} = \vec{e}_x \frac{2E_{\text{im}}}{\eta_1}$$

■ 合成波的特点 P268

- 媒质1中的合成波是驻波。
电场振幅的最大值为 $2E_{im}$ ，
最小值为0；磁场振幅的最大值为 $2E_{im}/\eta_1$ ，最小值也为0。



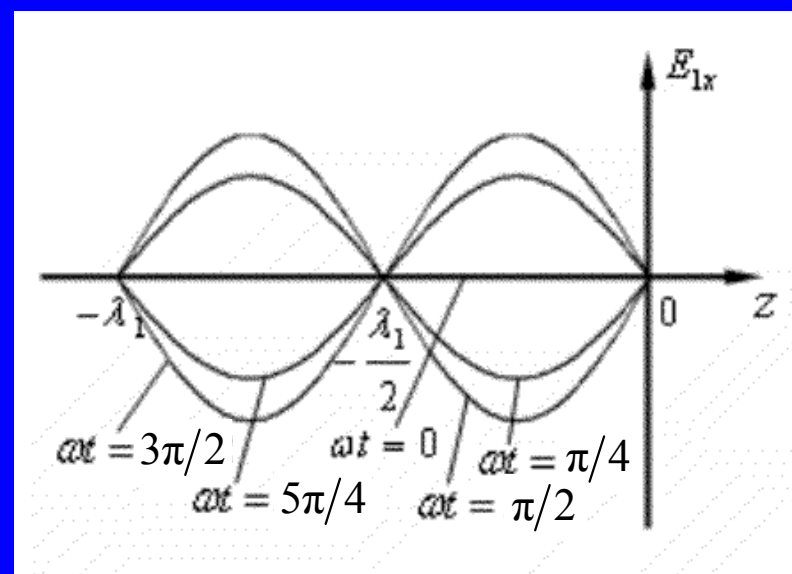
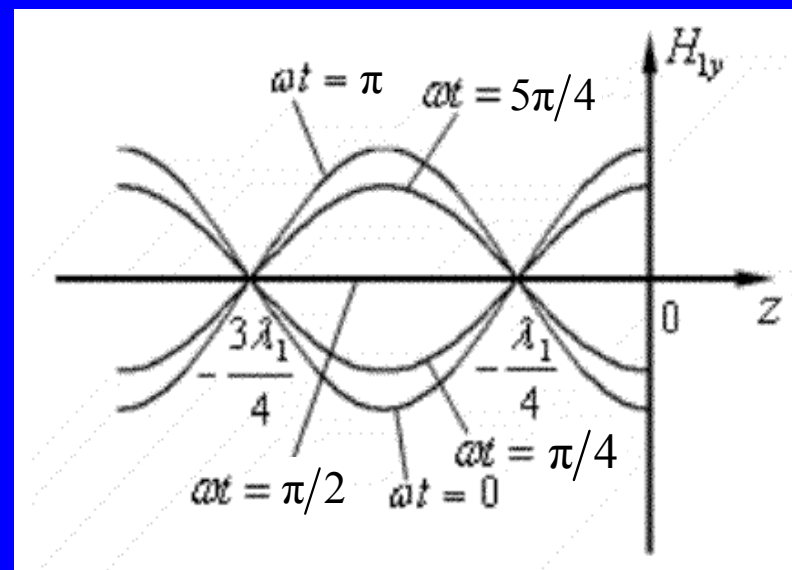
- 电场波节点 ($|E_1(z)|$ 的最小值的位置)

$$\beta_1 z_{\min} = -n\pi \longrightarrow z_{\min} = -\frac{n\lambda_1}{2} \quad (n = 0, 1, 2, 3, \dots)$$

- 电场波腹点 ($|\vec{E}_1(z)|$ 的最大值的位置)

$$\beta_1 z_{\min} = -(2n+1)\pi/2 \longrightarrow z_{\max} = -\frac{(2n+1)\lambda_1}{4} \quad (n = 0, 1, 2, 3, \dots)$$

- 两相邻波节点之间任意两点的电场同相。同一波节点两侧的电场反相。
- \vec{E}_1 、 \vec{H}_1 在时间上有 $\pi/2$ 的相移。
- \vec{E}_1 、 \vec{H}_1 在空间上错开 $\lambda/4$ ，电场的波腹（节）点正好是磁场的波节腹）点。
- 坡印廷矢量的平均值为零，不发生能量传输过程，仅在两个波节间进行电场能量和磁场能的交换。



例6.1.1 一均匀平面波沿+z方向传播，其电场强度矢量为

$$\vec{E}_i = \vec{e}_x 100 \sin(\omega t - \beta z) + \vec{e}_y 200 \cos(\omega t - \beta z) \text{ V/m}$$

(1) 求相伴的磁场强度；

(2) 若在传播方向上 $z=0$ 处，放置一无限大的理想导体平板，求区域 $z < 0$ 中的电场强度和磁场强度；

(3) 求理想导体板表面的电流密度。

解：(1) 电场强度的复数表示

$$\vec{E}_i = \vec{e}_x 100 e^{-j\beta z} e^{-j\pi/2} + \vec{e}_y 200 e^{-j\beta z}$$

则
$$\vec{H}_i(z) = \frac{1}{\eta_0} \vec{e}_z \times \vec{E}_i = \frac{1}{\eta_0} (-\vec{e}_x 200 e^{-j\beta z} + \vec{e}_y 100 e^{-j\beta z} e^{-j\pi/2})$$

写成瞬时表达式

$$\begin{aligned}\vec{H}_i(z, t) &= \text{Re}[\vec{H}_i(z) e^{j\omega t}] \\ &= \frac{1}{\eta_0} \left[-\vec{e}_x 200 \cos(\omega t - \beta z) + \vec{e}_y 100 \cos(\omega t - \beta z - \frac{1}{2}\pi) \right]\end{aligned}$$

(2) 反射波的电场为

$$\vec{E}_r(z) = -\vec{e}_x 100 e^{j\beta z} e^{-j\pi/2} - \vec{e}_y 200 e^{j\beta z}$$

反射波的磁场为

$$\vec{H}_r(z) = \frac{1}{\eta_0} (-\vec{e}_z \times \vec{E}_r) = \frac{1}{\eta_0} (-\vec{e}_x 200 e^{j\beta z} + \vec{e}_y 100 e^{j\beta z} e^{-j\pi/2})$$

在区域 $z < 0$ 的合成波电场和磁场分别为

$$\vec{E}_1 = \vec{E}_i + \vec{E}_r = -\vec{e}_x j200 e^{-j\pi/2} \sin(\beta z) - \vec{e}_y j400 \sin(\beta z)$$

$$\vec{H}_1 = \vec{H}_i + \vec{H}_r = \frac{1}{\eta_0} [-\vec{e}_x 400 \cos(\beta z) + \vec{e}_y 200 e^{-j\pi/2} \cos(\beta z)]$$

(3) 理想导体表面电流密度为

$$\begin{aligned} \vec{J}_s &= -\vec{e}_z \times \vec{H}_1 \Big|_{z=0} \\ &= \vec{e}_x \frac{200}{\eta_0} e^{-j\pi/2} + \vec{e}_y \frac{400}{\eta_0} = -\vec{e}_x j0.53 + \vec{e}_y 1.06 \end{aligned}$$

6.1.3 对理想介质分界面的垂直入射

设两种媒质均为理想介质，即

$$\sigma_1 = \sigma_2 = 0$$

则 $\gamma_1 = j\beta_1 = j\omega\sqrt{\mu_1\epsilon_1}$

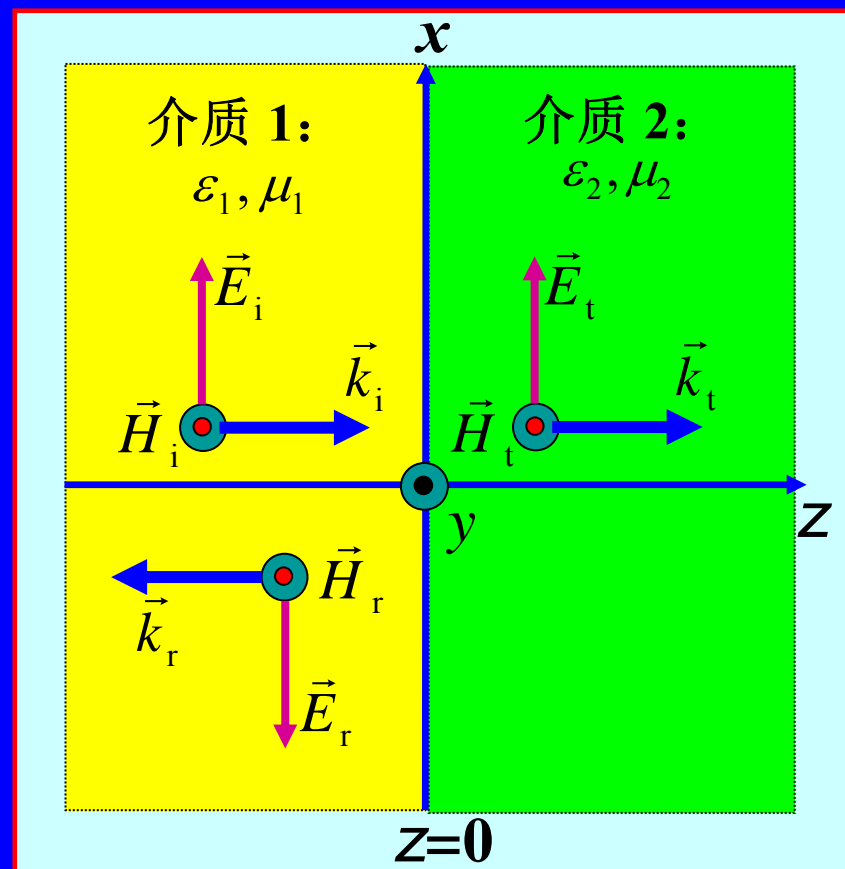
$$\gamma_2 = j\beta_2 = j\omega\sqrt{\mu_2\epsilon_2}$$

$$\eta_{1c} = \eta_1 = \sqrt{\frac{\mu_1}{\epsilon_1}}, \quad \eta_{2c} = \eta_2 = \sqrt{\frac{\mu_2}{\epsilon_2}}$$

$$\Gamma = \frac{\eta_2 - \eta_1}{\eta_2 + \eta_1}, \quad \tau = \frac{2\eta_2}{\eta_2 + \eta_1}$$

讨论

- 当 $\eta_2 > \eta_1$ 时， $\Gamma > 0$ ，反射波电场与入射波电场同相。
- 当 $\eta_2 < \eta_1$ 时， $\Gamma < 0$ ，反射波电场与入射波电场反相。



媒质1中的入射波: $\vec{E}_i(z) = \vec{e}_x E_{im} e^{-j\beta_1 z}$

$$\vec{H}_i(z) = \vec{e}_y \frac{E_{im}}{\eta_1} e^{-j\beta_1 z}$$

媒质1中的反射波: $\vec{E}_r(z) = \vec{e}_x \Gamma E_{im} e^{j\beta_1 z}$

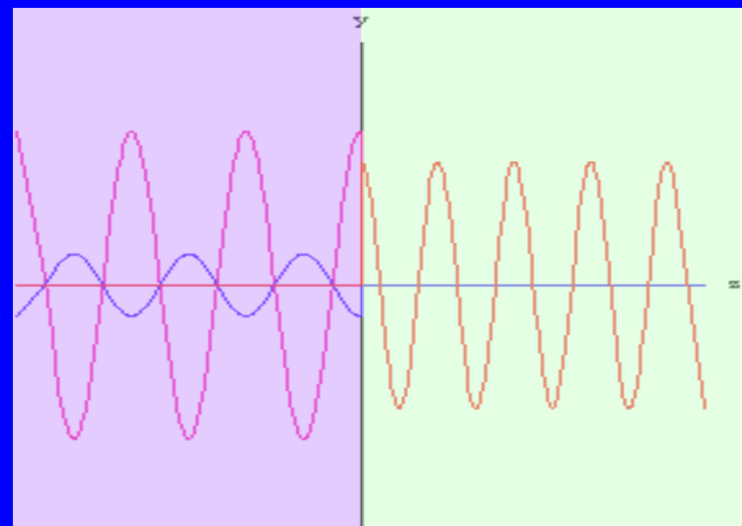
$$\vec{H}_r(z) = -\vec{e}_y \frac{\Gamma E_{im}}{\eta_1} e^{j\beta_1 z}$$

媒质1中的合成波: $\vec{E}_1(z) = \vec{E}_i(z) + \vec{E}_r(z) = \vec{e}_x E_{im} (e^{-j\beta_1 z} + \Gamma e^{j\beta_1 z})$

$$\vec{H}_1(z) = \vec{H}_i(z) + \vec{H}_r(z) = \vec{e}_y \frac{E_{im}}{\eta_1} (e^{-j\beta_1 z} - \Gamma e^{j\beta_1 z})$$

媒质2中的透射波: $\vec{E}_2(z) = \vec{E}_t(z) = \vec{e}_x \tau E_{im} e^{-j\beta_2 z}$

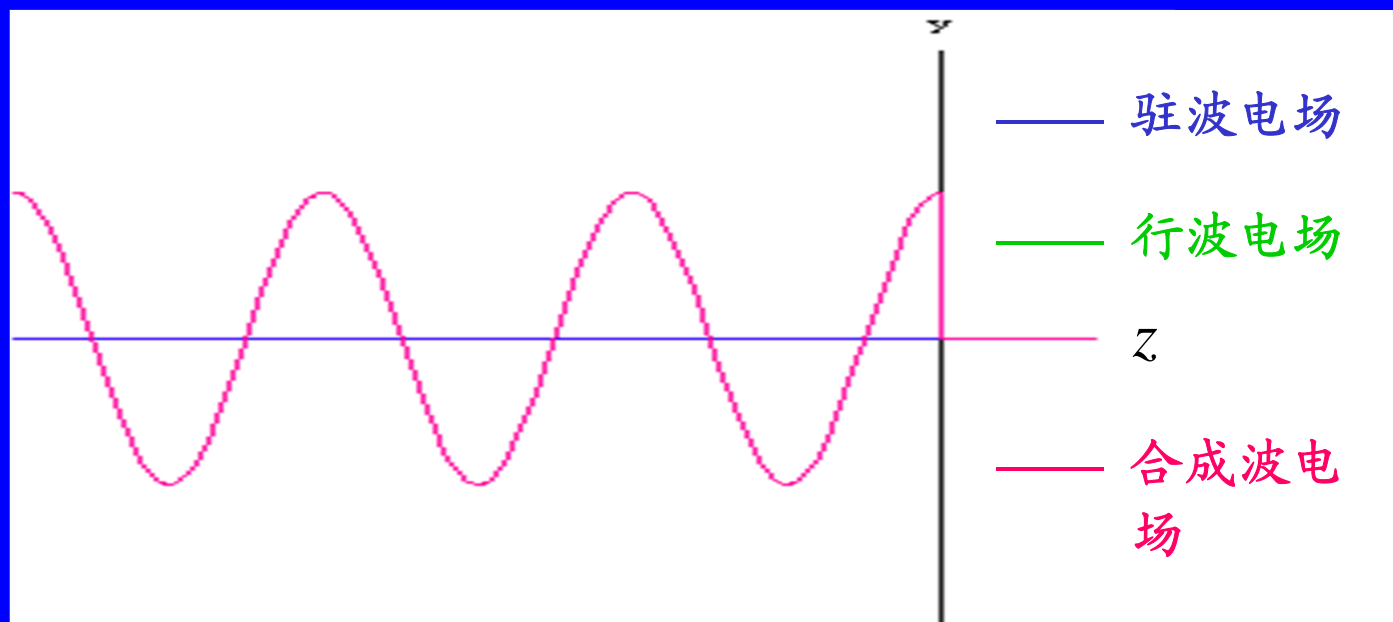
$$\vec{H}_2(z) = \vec{H}_t(z) = \vec{e}_y \frac{\tau E_{im}}{\eta_2} e^{-j\beta_2 z}$$



■ 合成波的特点

$$\begin{aligned}\vec{E}_1(z) &= \vec{e}_x E_{im} (e^{-j\beta_1 z} + \Gamma e^{j\beta_1 z}) \\ &= \vec{e}_x E_{im} \left[(1 + \Gamma) e^{-j\beta_1 z} + \Gamma (e^{j\beta_1 z} - e^{-j\beta_1 z}) \right] \\ &= \vec{e}_x E_{im} \left[(1 + \Gamma) e^{-j\beta_1 z} + j2\Gamma \sin(\beta_1 z) \right]\end{aligned}$$

● 这种由行波和纯驻波合成的波称为**混合波**



● 合成波电场振幅 ($\Gamma > 0$)

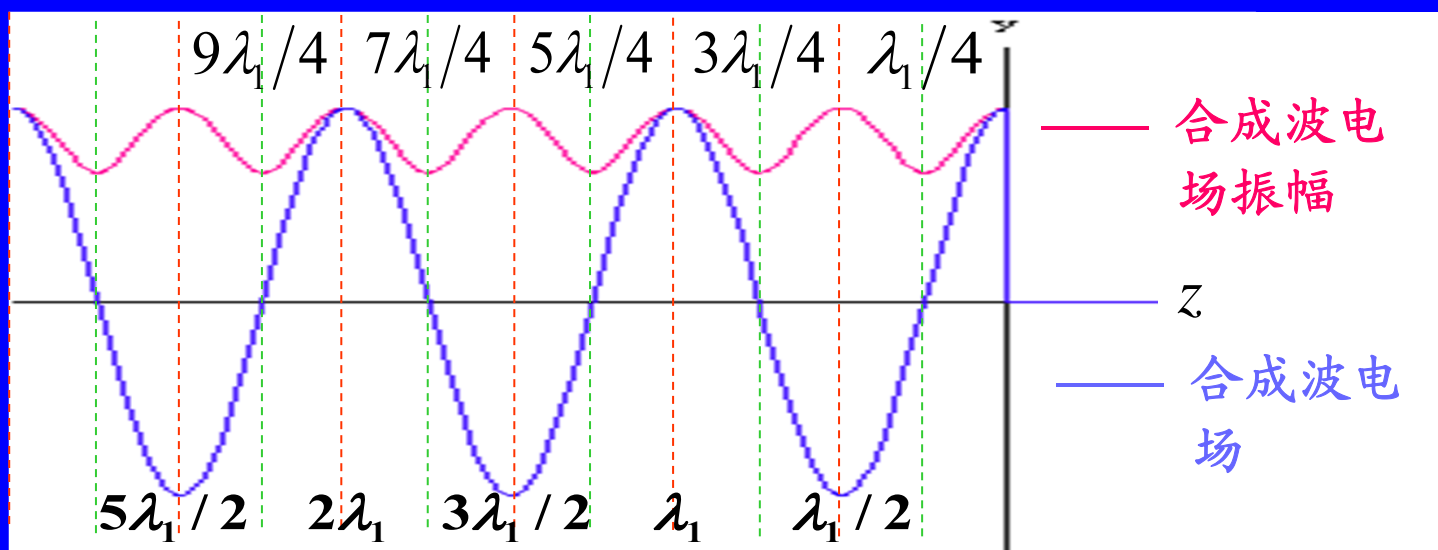
$$|\vec{E}_1(z)| = E_{im} |1 + \Gamma e^{j2\beta_1 z}| = E_{im} \sqrt{1 + \Gamma^2 + 2\Gamma \cos(2\beta_1 z)}$$

当 $\beta_1 z = -n\pi$, 即 $z = -n\lambda_1/2$ ($n = 0, 1, 2, \dots$ 时), 有

$$|\vec{E}_1(z)|_{\max} = E_{im} |1 + \Gamma|$$

当 $\beta_1 z = -(2n + 1)\pi/2$, 即 $z = -(n/2 + 1/4)\lambda_1$ ($n = 0, 1, 2, \dots$ 时), 有

$$|\vec{E}_1(z)|_{\min} = E_{im} |1 - \Gamma|$$



● 合成波电场振幅 ($\Gamma < 0$)

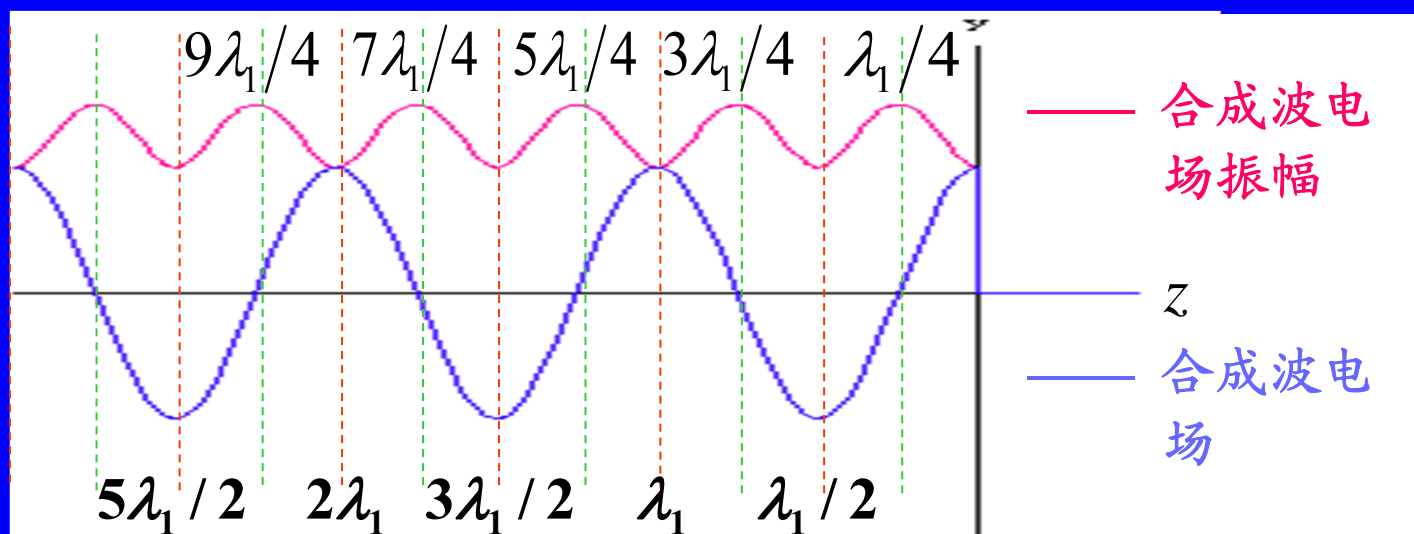
$$|\vec{E}_1(z)| = E_{im} |1 + \Gamma e^{j2\beta_1 z}| = E_{im} \sqrt{1 + \Gamma^2 + 2\Gamma \cos(2\beta_1 z)}$$

当 $\beta_1 z = -n\pi$, 即 $z = -n\lambda_1/2$ ($n = 0, 1, 2, \dots$ 时), 有

$$|\vec{E}_1(z)|_{\min} = E_{im} |1 + \Gamma|$$

当 $\beta_1 z = -(2n + 1)\pi/2$, 即 $z = -(n/2 + 1/4)\lambda_1$ ($n = 0, 1, 2, \dots$ 时), 有

$$|\vec{E}_1(z)|_{\max} = E_{im} |1 - \Gamma|$$



驻波系数(驻波比) S

驻波系数 S 定义为驻波的电场强度振幅的最大值与最小值之比, 即

$$S = \frac{|\vec{E}|_{\max}}{|\vec{E}|_{\min}} = \frac{1+|\Gamma|}{1-|\Gamma|} \longleftrightarrow |\Gamma| = \frac{S-1}{S+1}$$

■ 讨论

- 当 $\Gamma = 0$ 时, $S = 1$, 为行波。
- 当 $\Gamma = \pm 1$ 时, $S = \infty$, 是纯驻波。
- 当 $0 < |\Gamma| < 1$ 时, $1 < S < \infty$, 为混合波。 S 越大, 驻波分量越大, 行波分量越小;

■ 电磁能流密度

媒质1中沿 z 方向传播的平均功率密度

$$\vec{S}_{\text{ia}} = \frac{1}{2} \text{Re} [\vec{E}_i \times \vec{H}_i^*] = \vec{e}_z \frac{1}{2\eta_1} E_{\text{im}}^2$$

$$\vec{S}_{\text{ra}} = \frac{1}{2} \text{Re} [\vec{E}_r \times \vec{H}_r^*] = -\vec{e}_z \frac{1}{2\eta_1} \Gamma^2 E_{\text{im}}^2$$

$$\vec{S}_{\text{la}} = \frac{1}{2} \text{Re} [\vec{E}_1 \times \vec{H}_1^*] = \vec{e}_z \frac{E_{\text{im}}^2}{2\eta_1} (1 - \Gamma^2)$$

入射波平均功率
密度减去反射波
平均功率密度

媒质2中的平均功率密度

$$\vec{S}_{\text{2av}} = \frac{1}{2} \text{Re} [\vec{E}_2 \times \vec{H}_2^*] = \vec{e}_z \frac{E_{\text{im}}^2}{2\eta_2} \tau^2$$

$$\text{由 } 1 - \Gamma^2 = (1 + \Gamma)(1 - \Gamma) = \frac{\eta_1}{\eta_2} \tau^2 \quad \longrightarrow \quad \vec{S}_{\text{la}} = \vec{S}_{\text{2av}}$$

例 6.1.2 已知媒质1的 $\varepsilon_{r1}=4$ 、 $\mu_{r1}=1$ 、 $\sigma_1=0$ ；媒质2的 $\varepsilon_{r2}=10$ 、 $\mu_{r2}=4$ 、 $\sigma_2=0$ 。角频率 $\omega=5\times 10^8$ 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 轴方向的线极化波，在 $t=0$ 、 $z=0$ 时，入射波电场的振幅为 2.4 V/m。求：

- (1) β_1 和 β_2 ；
- (2) 反射系数 Γ_1 和 Γ_2 ；
- (3) 1区的电场 $\vec{E}_1(z,t)$ ；
- (4) 2区的电场 $\vec{E}_2(z,t)$ 。

解：(1) $\beta_1 = \omega\sqrt{\mu_1\varepsilon_1} = \omega\sqrt{\mu_0\varepsilon_0}\sqrt{\mu_{r1}\varepsilon_{r1}} = \frac{5\times 10^8}{3\times 10^8} \times 2 = 3.33$ rad/m

$$\beta_2 = \omega\sqrt{\mu_0\varepsilon_0}\sqrt{\mu_{r2}\varepsilon_{r2}} = \frac{5\times 10^8}{3\times 10^8} \sqrt{10\times 4} = 10.54$$
 rad/m

$$(2) \quad \eta_1 = \sqrt{\frac{\mu_1}{\varepsilon_1}} = \eta_0 \sqrt{\frac{\mu_{r1}}{\varepsilon_{r1}}} = \eta_0 \frac{1}{2} = 60\pi \quad \Omega$$

$$\eta_2 = \sqrt{\frac{\mu_2}{\varepsilon_2}} = \eta_0 \sqrt{\frac{\mu_{r2}}{\varepsilon_{r2}}} = \eta_0 \sqrt{\frac{4}{10}} \approx 75.9\pi \quad \Omega$$

$$\Gamma = \frac{\eta_2 - \eta_1}{\eta_2 + \eta_1} = \frac{75.9 - 60}{60 + 75.9} = 0.117$$

(3) 1区的电场

$$\begin{aligned} \vec{E}_1(z) &= \vec{E}_i(z) + \vec{E}_r(z) = \vec{e}_x E_{im} (e^{-j\beta_1 z} + \Gamma e^{j\beta_1 z}) \\ &= \vec{e}_x E_{im} [(1 + \Gamma)e^{-j\beta_1 z} + j2\Gamma \sin(\beta_1 z)] \\ &= \vec{e}_x 2.4 [1.117e^{-j3.33z} + j0.234 \sin(3.33z)] \end{aligned}$$

$$\text{或 } \vec{E}_1(z) = \vec{E}_i(z) + \vec{E}_r(z) = \vec{e}_x 2.4 e^{-j3.33z} + \vec{e}_x 0.281 e^{j3.33z}$$

$$\begin{aligned}\vec{E}_1(z, t) &= \text{Re} \left[\vec{E}_1(z) e^{j\omega t} \right] \\ &= \vec{e}_x 2.4 \cos(5 \times 10^8 t - 3.33z) + \vec{e}_x 0.281 \cos(5 \times 10^8 t + 3.33z)\end{aligned}$$

$$(4) \quad \tau = \frac{2\eta_2}{\eta_1 + \eta_2} \approx 1.12$$

$$\begin{aligned}\text{故 } \vec{E}_2(z) &= \vec{e}_x E_{\text{tm}} e^{-j\beta_2 z} = \vec{e}_x \tau E_{\text{im}} e^{-j\beta_2 z} \\ &= \vec{e}_x 1.12 \times 2.4 e^{-j10.54z} = \vec{e}_x 2.68 e^{-j10.54z}\end{aligned}$$

$$\vec{E}_2(z, t) = \vec{e}_x 2.68 \cos(5 \times 10^8 t - 10.54z)$$

6.2 均匀平面波对多层介质分界平面的垂直入射

本节内容

6.2.1 多层介质中的场量关系与等效波阻抗

6.2.2 四分之一波长匹配层

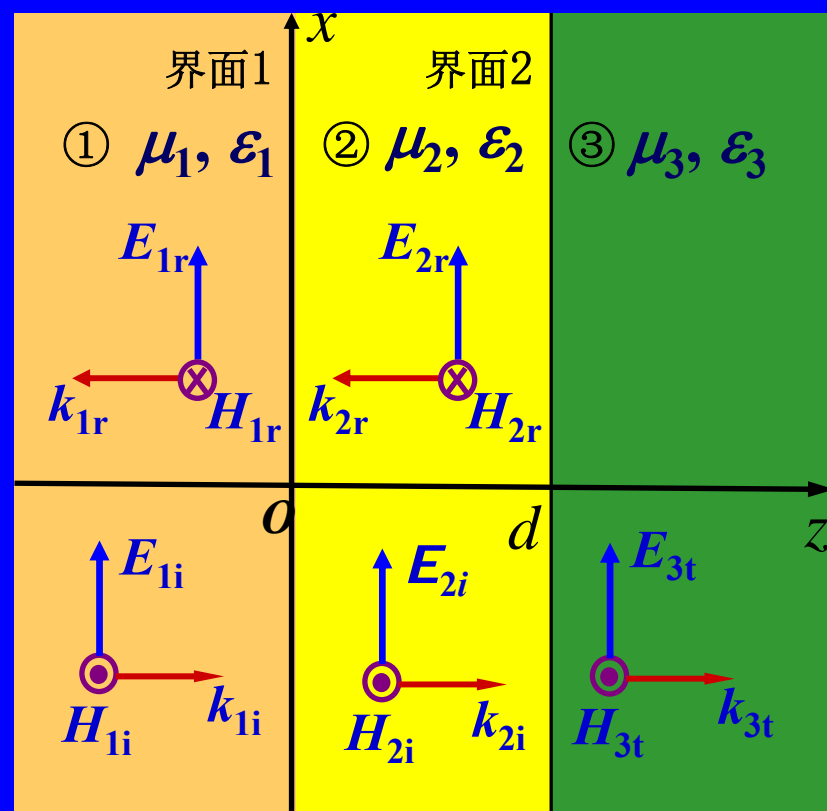
6.2.3 半波长介质窗

6.2.1 多层介质中的场量关系与等效波阻抗

电磁波在多层介质中的传播具有普遍的实际意义。

以三种介质形成的多层媒质为例，说明平面波在多层媒质中的传播过程及其求解方法。

如图所示，当平面波自媒质①向分界面垂直入射时，在媒质①和②之间的分界面上发生反射和透射。当透射波到达媒质②和③的分界面时，又发生反射与透射，而且此分界面上的反射波回到媒质①和②的分界面上时再次发生反射与透射。



由此可见，在两个分界面上发生多次反射与透射现象。

媒质①和②中存在两种平面波，其一是向正 z 方向传播的波，另一是向负 z 方向传播的波，在媒质③中仅存在向正 z 方向传播的波。因此，各个媒质中的电场和磁场强度可以分别表示为

$$\vec{E}_1(z) = \vec{e}_x (E_{1im} e^{-j\beta_1 z} + E_{1rm} e^{j\beta_1 z}) = \vec{e}_x E_{1im} (e^{-j\beta_1 z} + \Gamma_1 e^{j\beta_1 z})$$

$$\vec{H}_1(z) = \vec{e}_y \frac{E_{1im}}{\eta_1} (e^{-j\beta_1 z} - \Gamma_1 e^{j\beta_1 z})$$

$$\Gamma_1 = \frac{E_{1rm}}{E_{1im}}$$

$$\vec{E}_2(z) = \vec{e}_x [E_{2im} e^{-j\beta_2(z-d)} + E_{2rm} e^{j\beta_2(z-d)}] = \vec{e}_x \tau_1 E_{1im} [e^{-j\beta_2(z-d)} + \Gamma_2 e^{j\beta_2(z-d)}]$$

$$\vec{H}_2(z) = \vec{e}_y \frac{\tau_1 E_{1im}}{\eta_2} [e^{-j\beta_2(z-d)} - \Gamma_2 e^{j\beta_2(z-d)}]$$

$$\tau_1 = \frac{E_{2im}}{E_{1im}}$$

$$\vec{E}_3(z) = \vec{e}_x E_{3tm} e^{-j\beta_3(z-d)} = \vec{e}_x \tau_1 \tau_2 E_{1im} e^{-j\beta_3(z-d)}$$

$$\Gamma_2 = \frac{E_{2rm}}{E_{2im}}$$

$$\vec{H}_3(z) = \vec{e}_y \frac{\tau_1 \tau_2 E_{1im}}{\eta_3} e^{-j\beta_3(z-d)}$$

$$\tau_2 = \frac{E_{3tm}}{E_{2im}}$$

根据边界条件，在分界面 $z = d$ 上， $E_2(d) = E_3(d)$ 、 $H_2(d) = H_3(d)$ 得

$$\begin{aligned} 1 + \Gamma_2 &= \tau_2 \\ \frac{1}{\eta_2}(1 - \Gamma_2) &= \frac{\tau_2}{\eta_3} \end{aligned} \quad \longrightarrow \quad \Gamma_2 = \frac{\eta_3 - \eta_2}{\eta_3 + \eta_2}, \quad \tau_2 = \frac{2\eta_3}{\eta_3 + \eta_2}$$

在分界面 $z = 0$ 上， $E_1(0) = E_2(0)$ 、 $H_1(0) = H_2(0)$ ，得

$$1 + \Gamma_1 = \tau_1 [e^{j\beta_2 d} + \Gamma_2 e^{-j\beta_2 d}]$$

$$\frac{1}{\eta_1}(1 - \Gamma_1) = \frac{\tau_1}{\eta_2} [e^{j\beta_2 d} - \Gamma_2 e^{-j\beta_2 d}]$$

$$\longrightarrow \Gamma_1 = \frac{\eta_{\text{ef}} - \eta_1}{\eta_{\text{ef}} + \eta_1}, \quad \tau_1 = \frac{1 + \Gamma_1}{e^{j\beta_2 d} + \Gamma_2 e^{-j\beta_2 d}}$$

等效波阻抗

$$\text{其中: } \eta_{\text{ef}} = \eta_2 \frac{e^{j\beta_2 d} + \Gamma_2 e^{-j\beta_2 d}}{e^{j\beta_2 d} - \Gamma_2 e^{-j\beta_2 d}} = \eta_2 \frac{\eta_3 + j\eta_2 \tan(\beta_2 d)}{\eta_2 + j\eta_3 \tan(\beta_2 d)}$$

在计算多层媒质的第一个分界面上的总反射系数时，引入等效波阻抗概念可以简化求解过程。

定义媒质中任一点的合成波电场与合成波磁场之比为该点的波阻抗 $\eta(z)$ ，即

$$\eta(z) = \frac{E(z)}{H(z)}$$

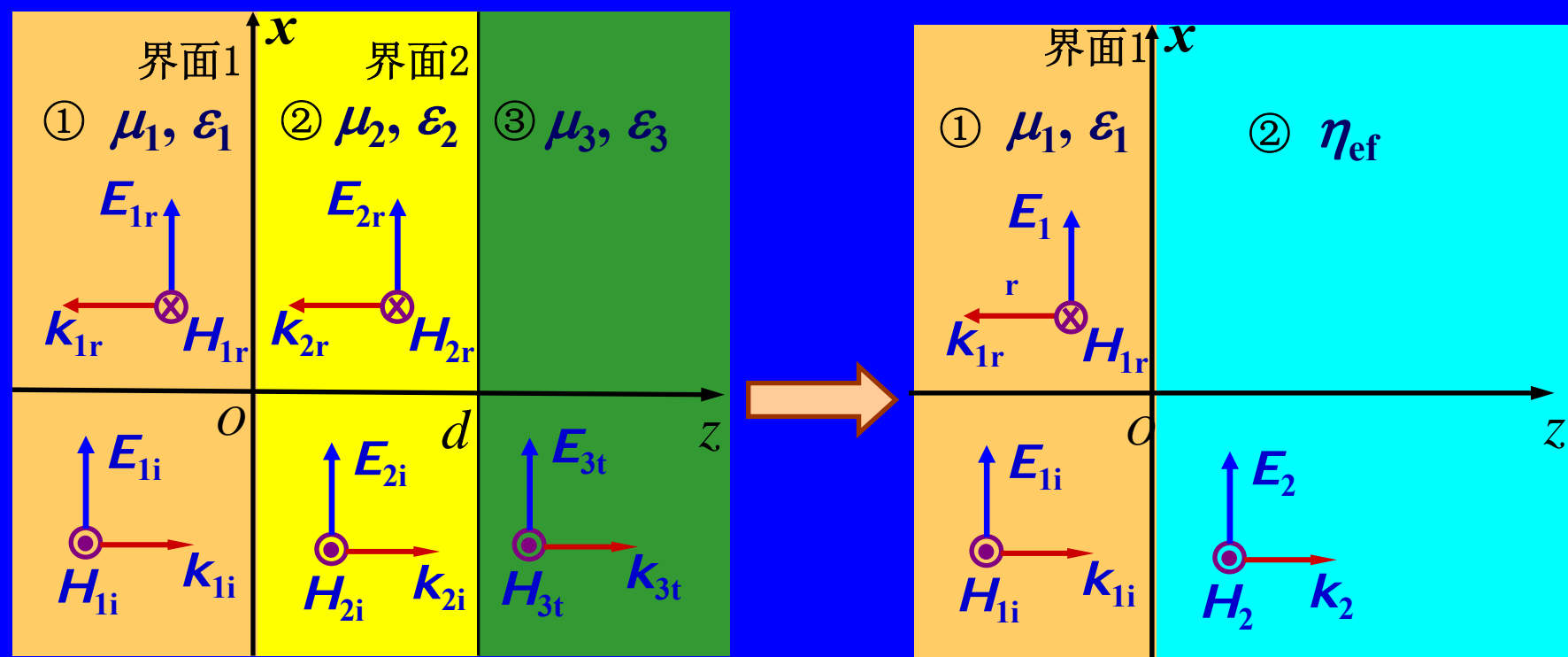
则媒质②中任一点的波阻抗为

$$\eta_2(z) = \frac{E_2(z)}{H_2(z)} = \eta_2 \frac{e^{-j\beta_2(z-d)} + \Gamma_2 e^{j\beta_2(z-d)}}{e^{-j\beta_2(z-d)} - \Gamma_2 e^{j\beta_2(z-d)}}$$

$$\text{在 } z=0 \text{ 处, 有 } \eta_2(0) = \eta_2 \frac{e^{j\beta_2 d} + \Gamma_2 e^{-j\beta_2 d}}{e^{j\beta_2 d} - \Gamma_2 e^{-j\beta_2 d}} = \eta_{\text{ef}}$$

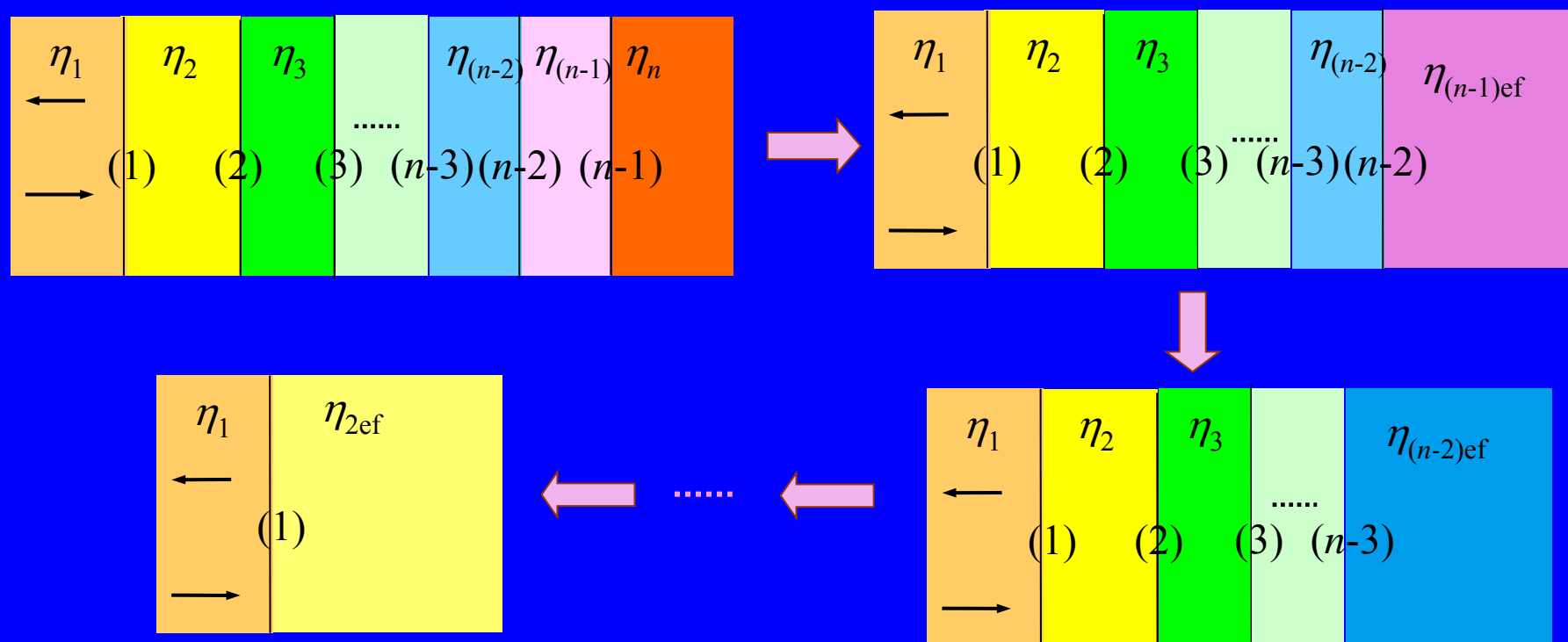
由此可见， η_{ef} 即为媒质②中 $z=0$ 处的波阻抗。

引入等效波阻抗以后，在计算第一层媒质分界面上的反射系数 Γ_1 时，第二层媒质和第三层媒质可以看作等效波阻抗为 η_{ef} 的一种媒质。



利用等效波阻抗计算 n 层媒质的第一条边界上的总反射系数时，首先求出第 $(n-2)$ 条分界面处的等效波阻抗 $\eta_{(n-2)\text{ef}}$ ，然后用波阻抗为 $\eta_{(n-2)\text{ef}}$ 的媒质代替第 $(n-1)$ 层及第 n 层媒质。

依次类推，自右向左逐一计算各条分界面处的等效波阻抗，直至求得第一条边界处的等效波阻抗后，即可计算总反射系数。

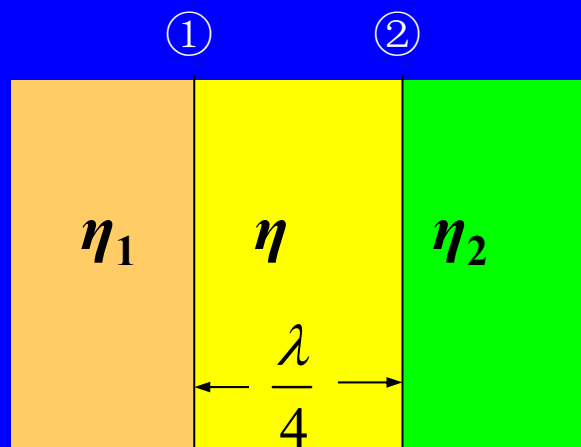


6.2.2 四分之一波长匹配层

设两种理想介质的波阻抗分别为 η_1 与 η_2 ，为了消除分界面的反射，可在两种理想介质中间插入厚度为四分之一波长（该波长是指平面波在夹层中的波长）的理想介质夹层，如图所示。

首先求出第一个分界面上的等

效波阻抗。考虑到



$$d = \frac{\lambda}{4} \longrightarrow \beta d = \frac{\pi}{2}$$

$$\longrightarrow \eta_{\text{ef}} = \eta \frac{\eta_2 + j\eta \tan(\beta d)}{\eta + j\eta_2 \tan(\beta d)} = \frac{\eta^2}{\eta_2}$$

为了消除反射，必须要求 $\eta_{\text{ef}} = \eta_1$ ，那么由上式得

$$\eta_1 = \frac{\eta^2}{\eta_2} \longrightarrow \eta = \sqrt{\eta_1 \eta_2}$$

6.2.3 半波长介质窗

如果介质1和介质3是相同的介质，即 $\eta_3 = \eta_1$ ，当介质2的厚度 $d = \lambda_2 / 2$ 时，有

$$\tan(\beta_2 d) = \tan\left(\frac{2\pi}{\lambda_2} \frac{\lambda_2}{2}\right) = \tan \pi = 0 \longrightarrow \eta_{\text{ef}} = \eta_2 \frac{\eta_3 + j\eta_2 \tan(\beta_2 d)}{\eta_2 + j\eta_3 \tan(\beta_2 d)} = \eta_3 = \eta_1$$

由此得到介质1与介质2的分界面上的反射系数 $\Gamma_1 = \frac{\eta_{\text{ef}} - \eta_1}{\eta_{\text{ef}} + \eta_1} = 0$

$$\text{同时, } d = \lambda_2 / 2 \longrightarrow \beta_2 d = \pi \longrightarrow \tau_1 = \frac{1 + \Gamma_1}{e^{j\beta_2 d} + \Gamma_2 e^{-j\beta_2 d}} = -\frac{1}{1 + \Gamma_2}$$

$$\longrightarrow \tau_1 \tau_2 = -1 \longrightarrow E_{3\text{tm}} = -E_{1\text{im}}$$

结论：电磁波可以无损耗地通过厚度为 $\lambda/2$ 的介质层。因此，这种厚度 $d = \lambda/2$ 的介质层又称为半波长介质窗。

应用：雷达天线罩的设计就利用了这个原理。为了使雷达天线免受恶劣环境的影响，通常用天线罩将天线保护起来，若天线罩的介质层厚度设计为该介质中的电磁波的半个波长，就可以消除天线罩对电磁波的反射。

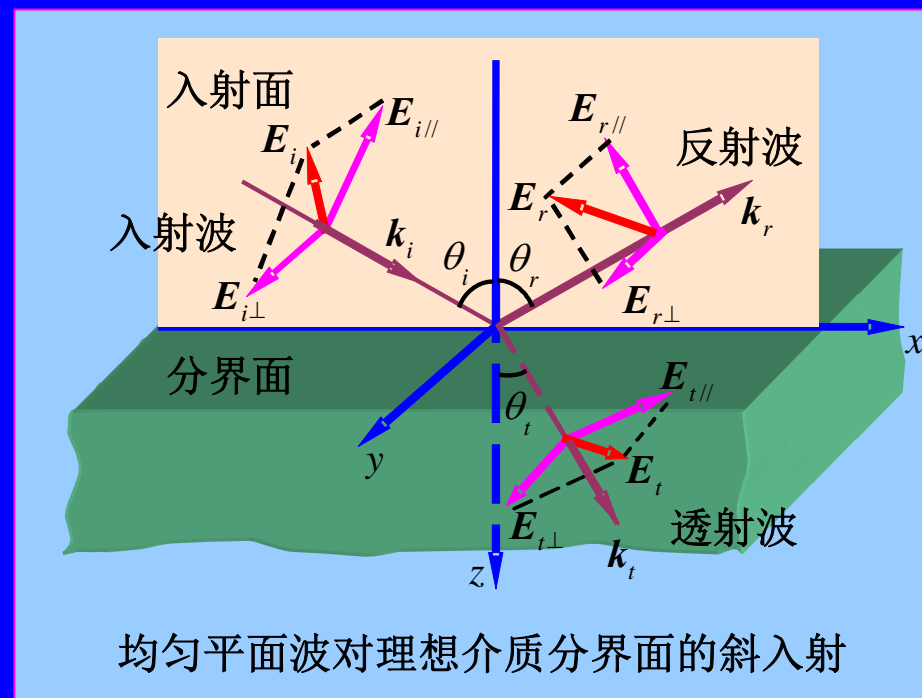
此外，如果夹层媒质的相对介电常数等于相对磁导率，即 $\varepsilon_r = \mu_r$ ，那么，夹层媒质的波阻抗等于真空的波阻抗。

当这种夹层置于空气中，平面波向其表面正投射时，无论夹层的厚度如何，反射现象均不可能发生。换言之，这种媒质对于电磁波似乎是完全“透明”的。

由此可见，若使用这种媒质制成保护天线的天线罩，其电磁特性十分优越。但是，普通媒质的磁导率很难与介电常数达到同一数量级。近来研发的新型磁性材料可以接近这种需求。

6.3 均匀平面波对理想介质分界平面的斜入射

当平面波向平面边界上以任意角度斜投射时，同样会发生反射与透射现象，而且通常透射波的方向与入射波不同，其传播方向发生弯折。因此，这种透射波又称为折射波。



入射面：入射线与边界面法线构成的平面

入射角 θ_i ：入射线与边界面法线之间的夹角

反射角 θ_r ：反射线与边界面法线之间的夹角

折射角 θ_t ：折射线与边界面法线之间的夹角

6.3.1 反射定律与折射定律

设入射面位于 xz 平面内

入射波电场强度 $\vec{E}_i(\vec{r}) = \vec{E}_{im} e^{-jk_1(x \sin \theta_i + z \cos \theta_i)}$

反射波电场强度 $\vec{E}_r(\vec{r}) = \vec{E}_{rm} e^{-jk_1(x \sin \theta_r - z \cos \theta_r)}$

折射波电场强度 $\vec{E}_t(\vec{r}) = \vec{E}_{tm} e^{-jk_2(x \sin \theta_t + z \cos \theta_t)}$

由于分界面 ($z=0$) 上电场切向分量连续, 得

$$\vec{e}_z \times [\vec{E}_{im} e^{-jk_1 x \sin \theta_i} + \vec{E}_{rm} e^{-jk_1 x \sin \theta_r}] = \vec{e}_z \times \vec{E}_{tm} e^{-jk_2 x \sin \theta_t}$$

上述等式对于任意 x 均应成立, 因此各项指数中对应的系数应该相等, 即

$$k_1 \sin \theta_i = k_1 \sin \theta_r = k_2 \sin \theta_t \quad \text{——相位匹配条件。}$$

由 $k_1 \sin \theta_i = k_1 \sin \theta_r$, 得

$$\theta_r = \theta_i \text{ —— 反射角 } \theta_r \text{ 等于入射角 } \theta_i$$

(斯耐尔反射定律)

由 $k_1 \sin \theta_i = k_2 \sin \theta_t$, 得

$$\frac{\sin \theta_i}{\sin \theta_t} = \frac{k_2}{k_1} \text{ —— 折射角 } \theta_t \text{ 与入射角 } \theta_i \text{ 的关系}$$

(斯耐尔折射定律)

式中 $k_1 = \omega \sqrt{\varepsilon_1 \mu_1}$, $k_2 = \omega \sqrt{\varepsilon_2 \mu_2}$ 。

上述两条结论总称为斯耐尔定律。

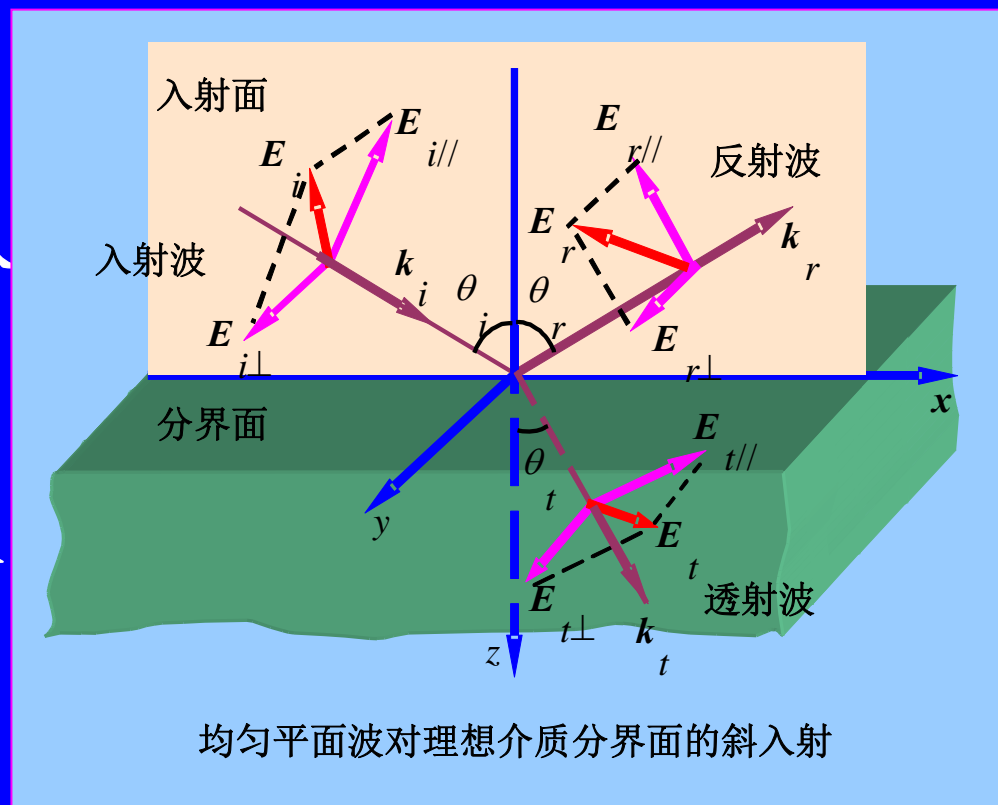
斯耐尔定律描述了电磁波的反射和折射规律, 具有广泛应用。

6.3.2 反射系数与折射系数

斜入射时的反射系数及透射系数与平面波的极化特性有关。

■ 定义 (如图所示)

- 垂直极化波: 电场方向与入射面垂直的平面波;
- 平行极化波: 电场方向与入射面平行的平面波。



任意极化波 = 平行极化波 + 垂直极化波

1. 垂直极化波的反射系数与透射系数

媒质1中的入射波:

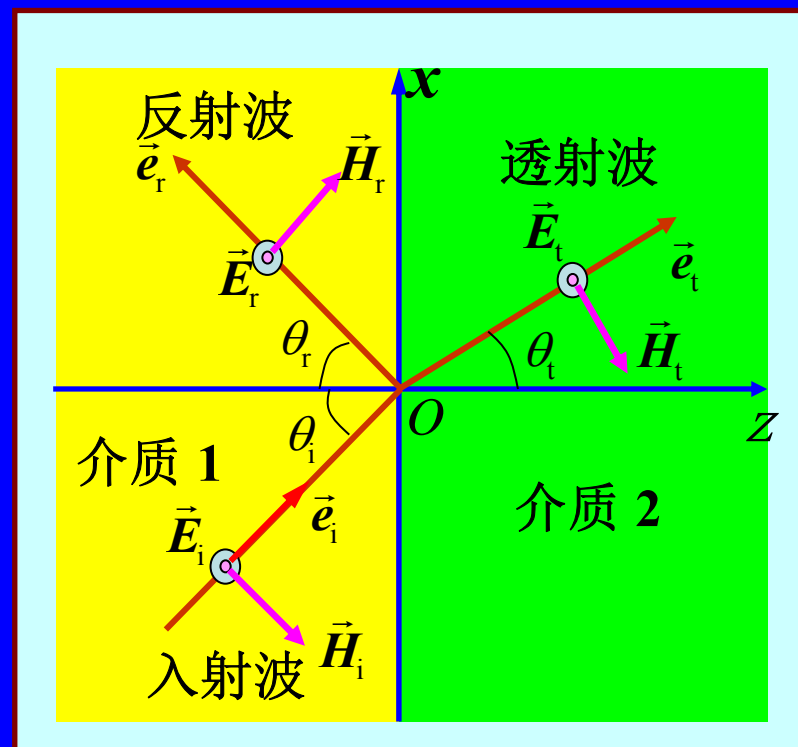
由于 $\vec{k}_i = \vec{e}_i k_1, \quad k_1 = \omega \sqrt{\mu_1 \epsilon_1}$

$$\vec{e}_i = \vec{e}_x \sin \theta_i + \vec{e}_z \cos \theta_i$$

$$\vec{r} = \vec{e}_x x + \vec{e}_y y + \vec{e}_z z$$

故 $\vec{E}_i(\vec{r}) = \vec{e}_y E_{im} e^{-jk_1(x \sin \theta_i + z \cos \theta_i)}$

$$\begin{aligned} \vec{H}_i(\vec{r}) &= \frac{1}{\eta_1} \vec{e}_i \times \vec{E}_i(\vec{r}) \\ &= \frac{1}{\eta_1} (\vec{e}_x \sin \theta_i + \vec{e}_z \cos \theta_i) \times \vec{e}_y E_{im} e^{-jk_1(x \sin \theta_i + z \cos \theta_i)} \\ &= (\vec{e}_z \sin \theta_i - \vec{e}_x \cos \theta_i) \frac{E_{im}}{\eta_1} e^{-jk_1(x \sin \theta_i + z \cos \theta_i)} \end{aligned}$$



媒质1中的反射波:

由于 $\vec{k}_r = \vec{e}_r k_1$, $k_1 = \omega \sqrt{\mu_1 \epsilon_1}$

$$\vec{e}_r = \vec{e}_x \sin \theta_i - \vec{e}_z \cos \theta_i$$

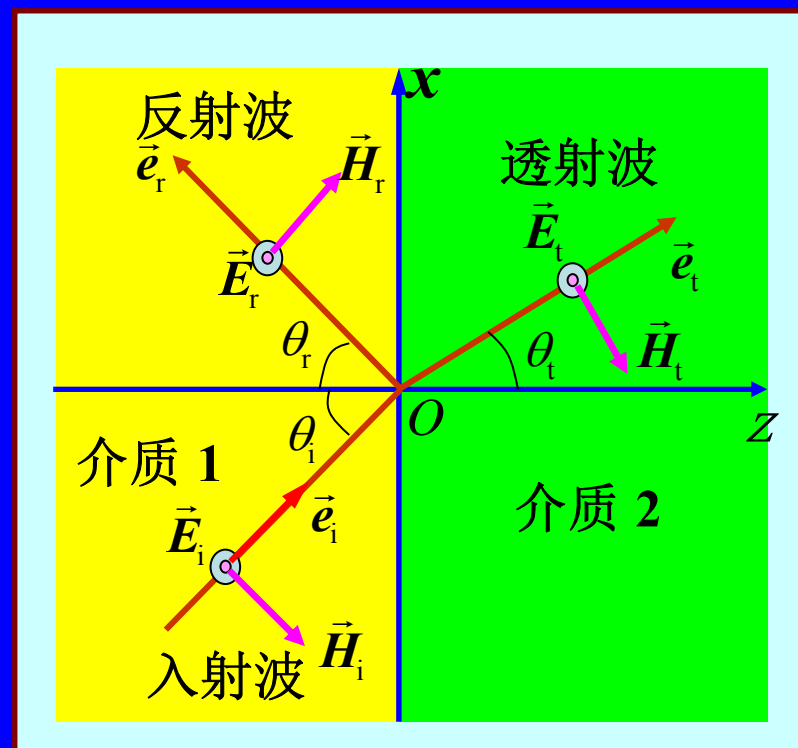
故
$$\vec{E}_r(\vec{r}) = \vec{e}_y \Gamma_{\perp} E_{im} e^{-j\vec{k}_r \cdot \vec{r}}$$

$$= \vec{e}_y \Gamma_{\perp} E_{im} e^{-jk_1(x \sin \theta_i - z \cos \theta_i)}$$

$$\vec{H}_r(\vec{r}) = \frac{1}{\eta_1} \vec{e}_r \times \vec{E}_r(\vec{r})$$

$$= \frac{1}{\eta_1} (\vec{e}_x \sin \theta_i - \vec{e}_z \cos \theta_i) \times \vec{e}_y \Gamma_{\perp} E_{im} e^{-jk_1(x \sin \theta_i - z \cos \theta_i)}$$

$$= (\vec{e}_z \sin \theta_i + \vec{e}_x \cos \theta_i) \frac{\Gamma_{\perp} E_{im}}{\eta_1} e^{-jk_1(x \sin \theta_i - z \cos \theta_i)}$$



媒质1中的合成波：

$$\begin{aligned}\vec{E}_1(\vec{r}) &= \vec{E}_i(\vec{r}) + \vec{E}_r(\vec{r}) \\ &= \vec{e}_y E_{im} [e^{-jk_1(x \sin \theta_i + z \cos \theta_i)} + \Gamma_{\perp} e^{-jk_1(x \sin \theta_i - z \cos \theta_i)}] \\ &= \vec{e}_y E_{im} (e^{-jk_1 z \cos \theta_i} + \Gamma_{\perp} e^{jk_1 z \cos \theta_i}) e^{-jk_1 x \sin \theta_i} \\ \vec{H}_1(\vec{r}) &= \vec{H}_i(\vec{r}) + \vec{H}_r(\vec{r}) \\ &= \vec{e}_z \frac{E_{im}}{\eta_1} \sin \theta_i [e^{-jk_1(x \sin \theta_i + z \cos \theta_i)} + \Gamma_{\perp} e^{-jk_1(x \sin \theta_i - z \cos \theta_i)}] \\ &\quad - \vec{e}_x \frac{E_{im}}{\eta_1} \cos \theta_i [e^{-jk_1(x \sin \theta_i + z \cos \theta_i)} - \Gamma_{\perp} e^{-jk_1(x \sin \theta_i - z \cos \theta_i)}] \\ &= \vec{e}_z \frac{E_{im}}{\eta_1} \sin \theta_i [e^{-jk_1 z \cos \theta_i} + \Gamma_{\perp} e^{jk_1 z \cos \theta_i}] e^{-jk_1 x \sin \theta_i} \\ &\quad - \vec{e}_x \frac{E_{im}}{\eta_1} \cos \theta_i [e^{-jk_1 z \cos \theta_i} - \Gamma_{\perp} e^{jk_1 z \cos \theta_i}] e^{-jk_1 x \sin \theta_i}\end{aligned}$$

媒质2中的透射波:

由于 $\vec{k}_t = k_2 \vec{e}_t$, $k_2 = \omega \sqrt{\mu_2 \epsilon_2}$

$$\vec{e}_t = \vec{e}_x \sin \theta_t + \vec{e}_z \cos \theta_t$$

$$\vec{r} = \vec{e}_x x + \vec{e}_y y + \vec{e}_z z$$

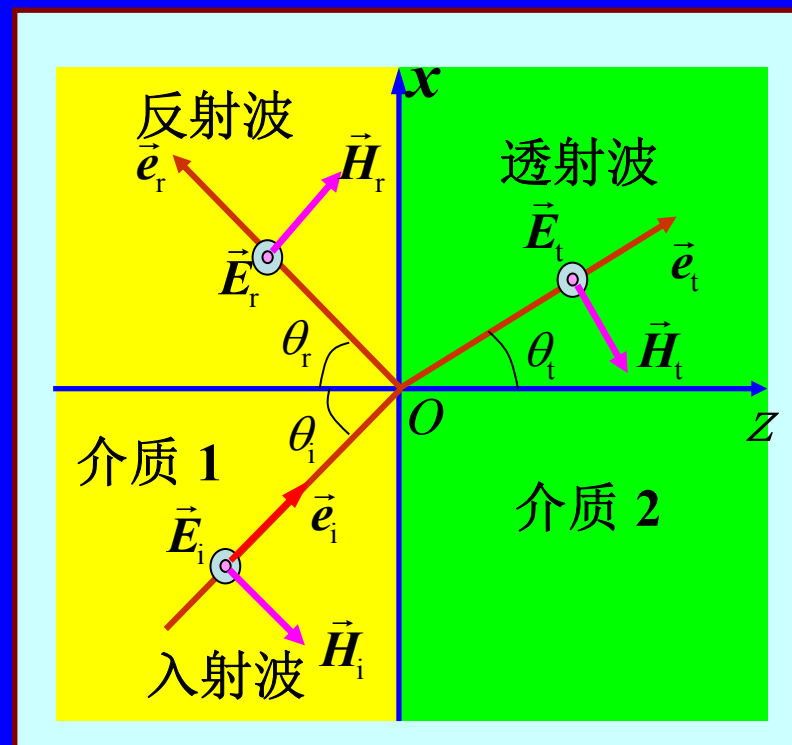
故 $\vec{E}_2(\vec{r}) = \vec{E}_t(\vec{r})$

$$= \vec{e}_y \tau_{\perp} E_{im} e^{-jk_2(x \sin \theta_t + z \cos \theta_t)}$$

$$\vec{H}_2(\vec{r}) = \vec{H}_t(\vec{r}) = \frac{1}{\eta_2} \vec{e}_t \times \vec{E}_t(\vec{r})$$

$$= \frac{1}{\eta_2} (\vec{e}_x \sin \theta_t + \vec{e}_z \cos \theta_t) \times \vec{e}_y \tau_{\perp} E_{im} e^{-jk_t \cdot \vec{r}}$$

$$= (\vec{e}_z \sin \theta_t - \vec{e}_x \cos \theta_t) \frac{\tau_{\perp} E_{im}}{\eta_2} e^{-jk_2(x \sin \theta_t + z \cos \theta_t)}$$



分界面上电场强度和磁场强度的切向分量连续, 有

$$E_{1y}(x,0) = E_{2y}(x,0) \quad \longrightarrow \quad 1 + \Gamma_{\perp} = \tau_{\perp}$$

$$H_{1x}(x,0) = H_{2x}(x,0) \quad \longrightarrow \quad \frac{\cos \theta_i}{\eta_1} (1 - \Gamma_{\perp}) = \frac{\cos \theta_t}{\eta_2} \tau_{\perp}$$

$$\longrightarrow \begin{cases} \Gamma_{\perp} = \frac{\eta_2 \cos \theta_i - \eta_1 \cos \theta_t}{\eta_2 \cos \theta_i + \eta_1 \cos \theta_t} \\ \tau_{\perp} = \frac{2\eta_2 \cos \theta_i}{\eta_2 \cos \theta_i + \eta_1 \cos \theta_t} \end{cases} \quad \longleftarrow \quad \text{菲涅尔公式}$$

对于非磁性介质, $\mu_1 = \mu_2 = \mu_0$, 则

$$\frac{\eta_1}{\eta_2} = \sqrt{\frac{\epsilon_1}{\epsilon_2}}, \quad \sin \theta_t = \sqrt{\frac{\epsilon_1}{\epsilon_2}} \sin \theta_i \quad \longrightarrow \quad \begin{cases} \Gamma_{\perp} = \frac{\cos \theta_i - \sqrt{\epsilon_2/\epsilon_1 - \sin^2 \theta_i}}{\cos \theta_i + \sqrt{\epsilon_2/\epsilon_1 - \sin^2 \theta_i}} \\ \tau_{\perp} = \frac{2 \cos \theta_i}{\cos \theta_i + \sqrt{\epsilon_2/\epsilon_1 - \sin^2 \theta_i}} \end{cases}$$

2. 平行极化波的反射系数与透射系数

■ 媒质1中的入射波

由于 $\vec{k}_i = \vec{e}_i k_i = \vec{e}_i \omega \sqrt{\mu_1 \epsilon_1}$,

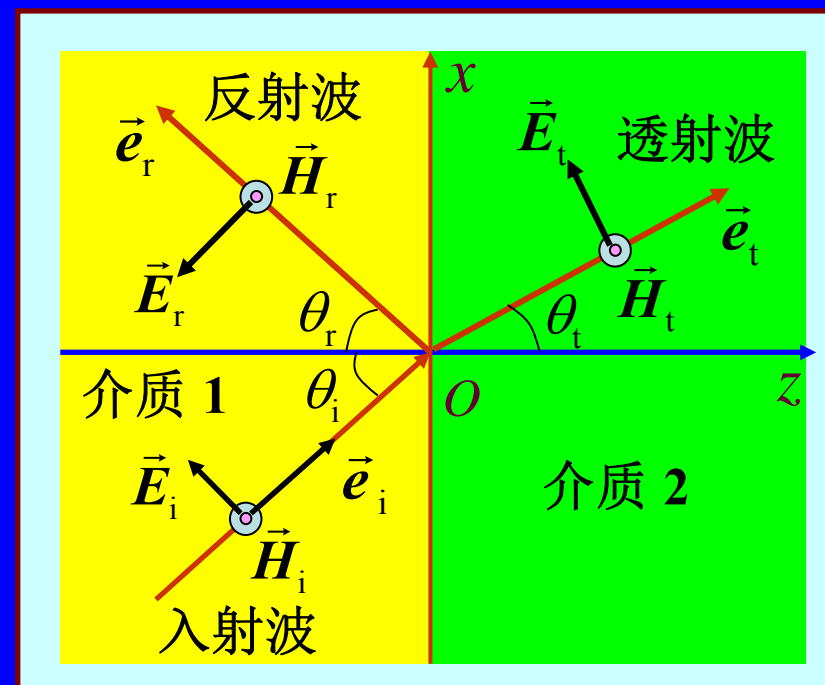
$$\vec{e}_i = \vec{e}_x \sin \theta_i + \vec{e}_z \cos \theta_i$$

故

$$\vec{H}_i(\vec{r}) = \vec{e}_y \frac{E_{im}}{\eta_1} e^{-jk_1(x \sin \theta_i + z \cos \theta_i)}$$

$$\vec{E}_i(\vec{r}) = \eta_1 \vec{H}_i(\vec{r}) \times \vec{e}_i$$

$$= (\vec{e}_x \cos \theta_i - \vec{e}_z \sin \theta_i) E_{im} e^{-jk_1(x \sin \theta_i + z \cos \theta_i)}$$



■ 媒质1中的反射波

由于 $\vec{k}_r = \vec{e}_r k_1$, $k_1 = \omega\sqrt{\mu_1\epsilon_1}$,

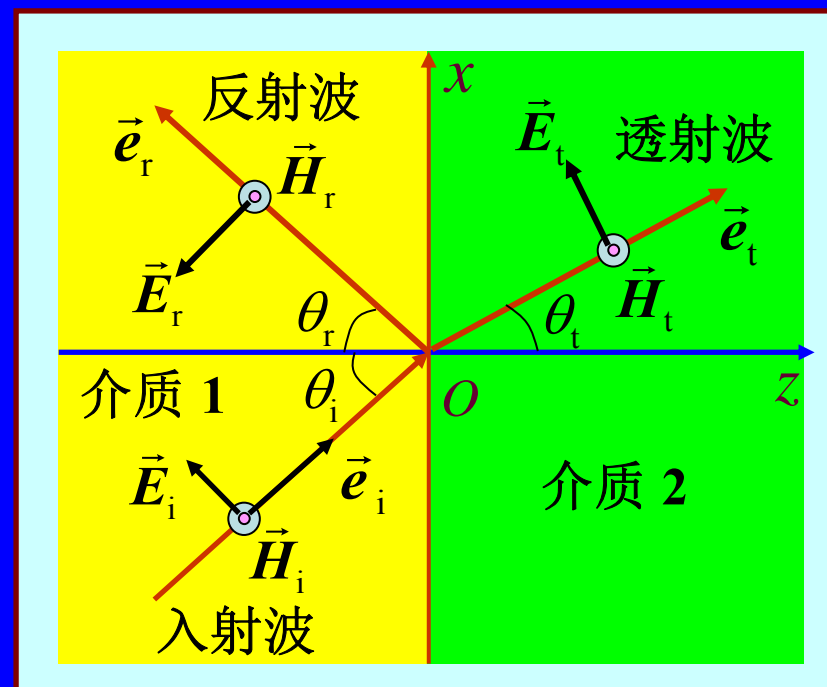
故 $\vec{e}_r = \vec{e}_x \sin \theta_i - \vec{e}_z \cos \theta_i$

$$\vec{H}_r(\vec{r}) = \vec{e}_y \frac{\Gamma_{//} E_{im}}{\eta_1} e^{-jk_1(x \sin \theta_i - z \cos \theta_i)}$$

$$\vec{E}_r(\vec{r}) = \eta_1 \vec{H}_r(\vec{r}) \times \vec{e}_r$$

$$= (-\vec{e}_x \cos \theta_i - \vec{e}_z \sin \theta_i) \Gamma_{//} E_{im} e^{-jk_1(x \sin \theta_i - z \cos \theta_i)}$$

其中 $\Gamma_{//} = \frac{E_{rm}}{E_{im}}$



■ 媒质1中的合成波

$$\begin{aligned}\vec{E}_1(\vec{r}) &= \vec{E}_i(\vec{r}) + \vec{E}_r(\vec{r}) \\ &= \vec{e}_z E_{\text{im}} \sin \theta_i (-e^{-jk_1 z \cos \theta_i} - \Gamma_{//} e^{jk_1 z \cos \theta_i}) e^{-jk_1 x \sin \theta_i} + \\ &\quad \vec{e}_x E_{\text{im}} \cos \theta_i (e^{-jk_1 z \cos \theta_i} - \Gamma_{//} e^{jk_1 z \cos \theta_i}) e^{-jk_1 x \sin \theta_i}\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}\vec{H}_1(\vec{r}) &= \vec{H}_i(\vec{r}) + \vec{H}_r(\vec{r}) \\ &= \vec{e}_y \frac{E_{\text{im}}}{\eta_1} (e^{-jk_1 z \cos \theta_i} + \Gamma_{//} e^{jk_1 z \cos \theta_i}) e^{-jk_1 x \sin \theta_i}\end{aligned}$$

■ 媒质2中的透射波

$$\vec{k}_t = k_2 \vec{e}_t, \quad k_2 = \omega \sqrt{\mu_2 \epsilon_2},$$

$$\vec{e}_t = \vec{e}_x \sin \theta_t + \vec{e}_z \cos \theta_t$$

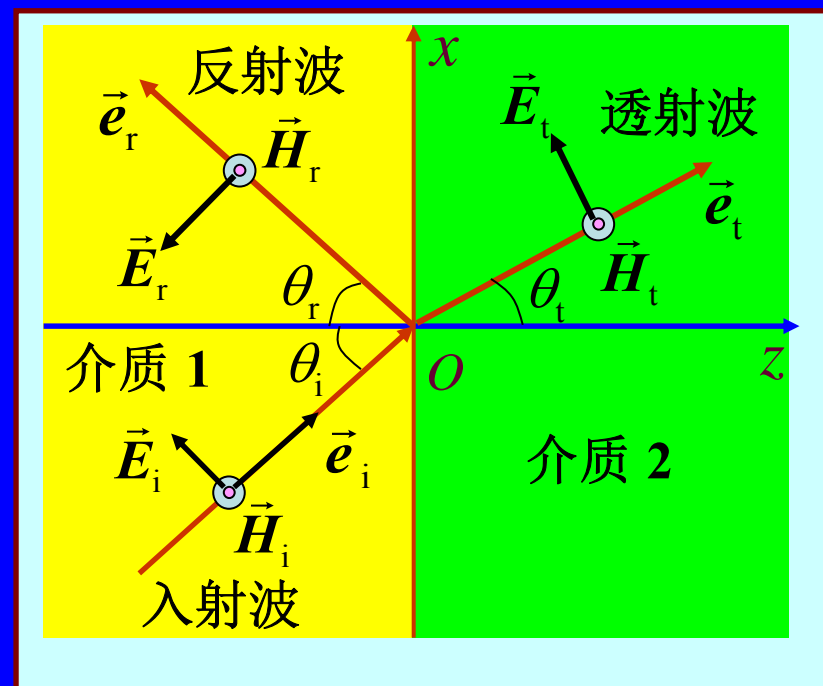
$$\vec{H}_2(\vec{r}) = \vec{H}_t(\vec{r})$$

$$= \vec{e}_y \frac{\tau_{//} E_{im}}{\eta_2} e^{-jk_2(x \sin \theta_t + z \cos \theta_t)}$$

$$\vec{E}_2(\vec{r}) = \vec{E}_t(\vec{r}) = \eta_2 \vec{H}_t(\vec{r}) \times \vec{e}_t$$

$$= (-\vec{e}_z \sin \theta_t + \vec{e}_x \cos \theta_t) \tau_{//} E_{im} e^{-jk_2(x \sin \theta_t + z \cos \theta_t)}$$

其中 $\tau_{//} = \frac{E_{tm}}{E_{im}}$



分界面上电场强度和磁场强度切向分量连续, 即

$$E_{1x}(\vec{r})|_{z=0} = E_{2x}(\vec{r})|_{z=0} \quad \longrightarrow \quad (1 - \Gamma_{//}) \cos \theta_i = \tau_{//} \cos \theta_t$$

$$H_{1y}(\vec{r})|_{z=0} = H_{2y}(\vec{r})|_{z=0} \quad \longrightarrow \quad \frac{1}{\eta_1} (1 + \Gamma_{//}) = \frac{1}{\eta_2} \tau_{//}$$

$$\longrightarrow \begin{cases} \Gamma_{//} = \frac{\eta_1 \cos \theta_i - \eta_2 \cos \theta_t}{\eta_1 \cos \theta_i + \eta_2 \cos \theta_t} \\ \tau_{//} = \frac{2\eta_2 \cos \theta_i}{\eta_1 \cos \theta_i + \eta_2 \cos \theta_t} \end{cases} \quad \longleftarrow \quad \text{菲涅尔公式}$$

对于非磁性介质, $\mu_1 = \mu_2 = \mu_0$, 则

$$\frac{\eta_1}{\eta_2} = \sqrt{\frac{\epsilon_1}{\epsilon_2}}, \quad \sin \theta_t = \sqrt{\frac{\epsilon_1}{\epsilon_2}} \sin \theta_i$$

$$\longrightarrow \begin{cases} \Gamma_{//} = \frac{(\epsilon_2/\epsilon_1) \cos \theta_i - \sqrt{(\epsilon_2/\epsilon_1) - \sin^2 \theta_i}}{(\epsilon_2/\epsilon_1) \cos \theta_i + \sqrt{(\epsilon_2/\epsilon_1) - \sin^2 \theta_i}} \\ \tau_{//} = \frac{2\sqrt{(\epsilon_2/\epsilon_1)} \cos \theta_i}{(\epsilon_2/\epsilon_1) \cos \theta_i + \sqrt{(\epsilon_2/\epsilon_1) - \sin^2 \theta_i}} \end{cases}$$

■ 小结

● 分界面上的相位匹配关系

$$k_1 \sin \theta_i = k_1 \sin \theta_r = k_2 \sin \theta_t$$

● 反射定律 $\theta_i = \theta_r$

● 折射定律 $k_1 \sin \theta_i = k_2 \sin \theta_t$ 或 $n_1 \sin \theta_i = n_2 \sin \theta_t$

● 反射系数、折射系数与两种媒质性质、入射角大小以及入射波的极化方式有关，由菲涅尔公式确定。

反射系数、折射系数

$$\begin{cases} \Gamma_{\perp} = \frac{\eta_2 \cos \theta_i - \eta_1 \cos \theta_t}{\eta_2 \cos \theta_i + \eta_1 \cos \theta_t} \\ \tau_{\perp} = \frac{2\eta_2 \cos \theta_i}{\eta_2 \cos \theta_i + \eta_1 \cos \theta_t} \end{cases}$$

$$\begin{cases} \Gamma_{\perp} = \frac{\cos \theta_i - \sqrt{\varepsilon_2/\varepsilon_1 - \sin^2 \theta_i}}{\cos \theta_i + \sqrt{\varepsilon_2/\varepsilon_1 - \sin^2 \theta_i}} \\ \tau_{\perp} = \frac{2 \cos \theta_i}{\cos \theta_i + \sqrt{\varepsilon_2/\varepsilon_1 - \sin^2 \theta_i}} \end{cases}$$

$$\begin{cases} \Gamma_{\parallel} = \frac{\eta_1 \cos \theta_i - \eta_2 \cos \theta_t}{\eta_1 \cos \theta_i + \eta_2 \cos \theta_t} \\ \tau_{\parallel} = \frac{2\eta_2 \cos \theta_i}{\eta_1 \cos \theta_i + \eta_2 \cos \theta_t} \end{cases}$$

$$\begin{cases} \Gamma_{\parallel} = \frac{(\varepsilon_2/\varepsilon_1) \cos \theta_i - \sqrt{(\varepsilon_2/\varepsilon_1) - \sin^2 \theta_i}}{(\varepsilon_2/\varepsilon_1) \cos \theta_i + \sqrt{(\varepsilon_2/\varepsilon_1) - \sin^2 \theta_i}} \\ \tau_{\parallel} = \frac{2\sqrt{(\varepsilon_2/\varepsilon_1)} \cos \theta_i}{(\varepsilon_2/\varepsilon_1) \cos \theta_i + \sqrt{(\varepsilon_2/\varepsilon_1) - \sin^2 \theta_i}} \end{cases}$$

6.3.3 全反射与全透射

1. 全反射与临界角

问题：电磁波在理想导体表面会产生全反射，在理想介质表面也会产生全反射吗？

概念：反射系数的模等于 1 的电磁现象称为全反射。

条件：（非磁性媒质，即 $\mu_1 = \mu_2 = \mu_0$ ）

由于
$$\Gamma_{\perp} = \frac{\cos \theta_i - \sqrt{\varepsilon_2 / \varepsilon_1 - \sin^2 \theta_i}}{\cos \theta_i + \sqrt{\varepsilon_2 / \varepsilon_1 - \sin^2 \theta_i}}$$

$$\Gamma_{//} = \frac{(\varepsilon_2 / \varepsilon_1) \cos \theta_i - \sqrt{\varepsilon_2 / \varepsilon_1 - \sin^2 \theta_i}}{(\varepsilon_2 / \varepsilon_1) \cos \theta_i + \sqrt{\varepsilon_2 / \varepsilon_1 - \sin^2 \theta_i}}$$

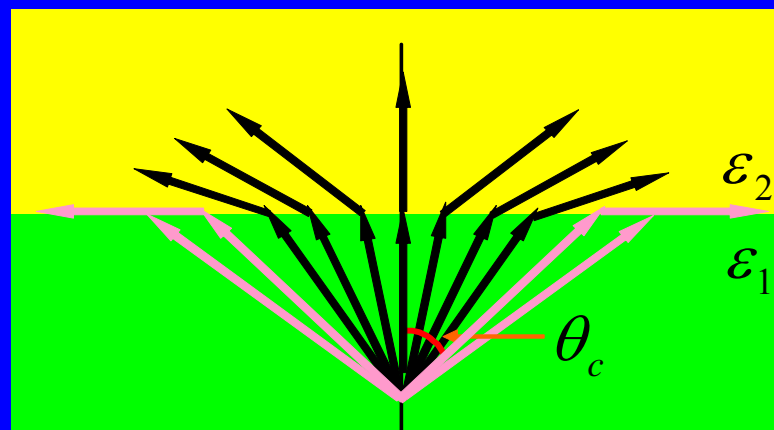
当 $\frac{\varepsilon_2}{\varepsilon_1} - \sin^2 \theta_i \leq 0 \implies \sin \theta_i \geq \sqrt{\varepsilon_2 / \varepsilon_1} \implies |\Gamma_{\perp}| = |\Gamma_{//}| = 1$

因此得到，产生全反射的条件为：

- 电磁波由稠密媒质入射到稀疏媒质中，即 $\varepsilon_1 > \varepsilon_2$ ；
- 入射角不小于 $\theta_c = \arcsin \sqrt{\varepsilon_2 / \varepsilon_1}$ ， θ_c 称为全反射的临界角。

■ 对全反射的进一步讨论

- $\theta_i < \theta_c$ 时，不产生全反射。
- $\theta_i = \theta_c$ 时， $\sin \theta_t = \sqrt{\frac{\varepsilon_1}{\varepsilon_2}} \sin \theta_c = 1$
 $\Rightarrow \theta_t = 90^\circ \Rightarrow \Gamma_{\perp} = \Gamma_{\parallel} = 1$

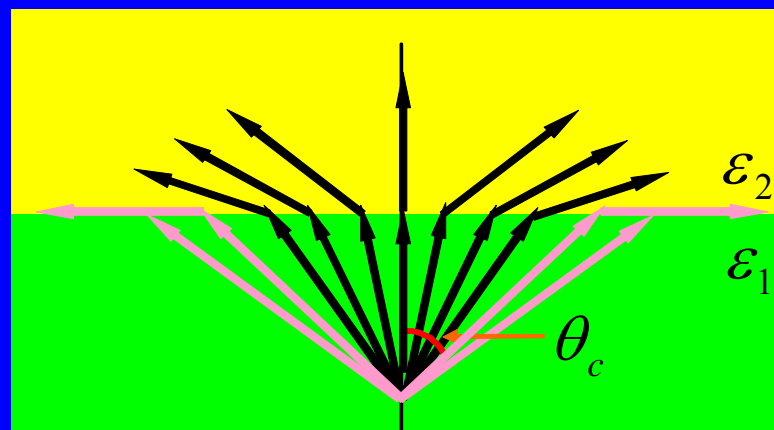


透射波沿分界面方向传播，没有沿 z 方向传播的功率，并且反射功率密度将等于入射功率密度。

● $\theta_i > \theta_c$ 时, $\sin \theta_i > \sin \theta_c = \sqrt{\frac{\epsilon_2}{\epsilon_1}} = \frac{n_2}{n_1}$

→ $|\Gamma_{\perp}| = |\Gamma_{\parallel}| = 1$

→ $k_{tz} = k_2 \cos \theta_t = k_2 \sqrt{1 - \sin^2 \theta_t}$
 $= -jk_2 \sqrt{\frac{\epsilon_1}{\epsilon_2} \sin^2 \theta_i - 1} = -jk_2 \alpha$



透射波电场为 $\vec{E}_t(\vec{r}) = \vec{E}_{tm} e^{-jk_2(x \sin \theta_t + z \cos \theta_t)} = \vec{E}_{tm} e^{-k_2 \alpha z} e^{-jk_2 x \sin \theta_t}$

透射波仍然是沿分界面方向传播, 但振幅在垂直于分界面的方向上按指数规律衰减。这种波称为表面波。

例6.3.1 下图为光纤的剖面示意图，如果要求光波从空气进入光纤芯线后，在芯线和包层的分界面上发生全反射，从一端传至另一端，确定入射角的最大值。

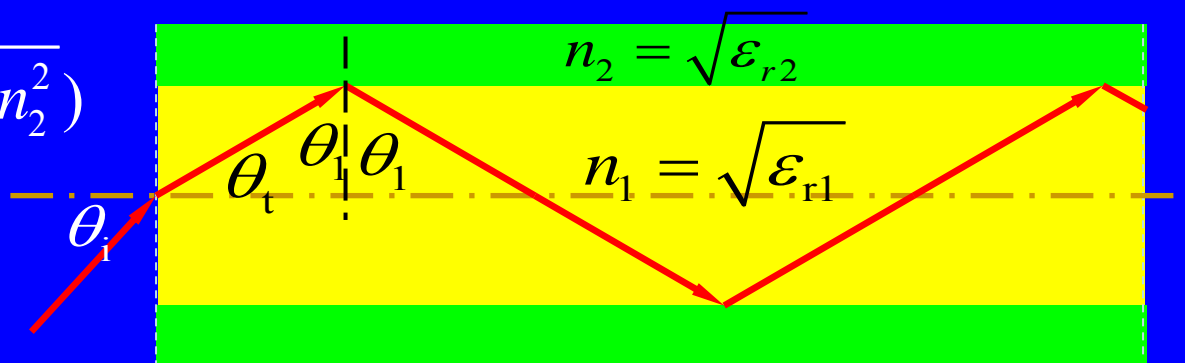
解：在芯线和包层的分界面上发生全反射的条件为

$$\theta_1 \geq \theta_c = \arcsin \sqrt{\varepsilon_2 / \varepsilon_1} = \arcsin(n_2 / n_1) \quad \Rightarrow \quad \sin \theta_1 \geq \sin \theta_c = n_2 / n_1$$

$$\text{由于 } \theta_1 = \frac{\pi}{2} - \theta_t \quad \Rightarrow \quad \sin \theta_1 = \sin\left(\frac{\pi}{2} - \theta_t\right) = \cos \theta_t \quad \Rightarrow \quad \cos \theta_t \geq \sin \theta_c = \frac{n_2}{n_1}$$

$$\text{所以 } \sin \theta_i = n_1 \sin \theta_t = n_1 \sqrt{1 - \cos^2 \theta_t} \leq n_1 \sqrt{1 - (n_2 / n_1)^2} = \sqrt{n_1^2 - n_2^2}$$

$$\text{故 } \theta_{\text{imax}} = \arcsin(\sqrt{n_1^2 - n_2^2})$$



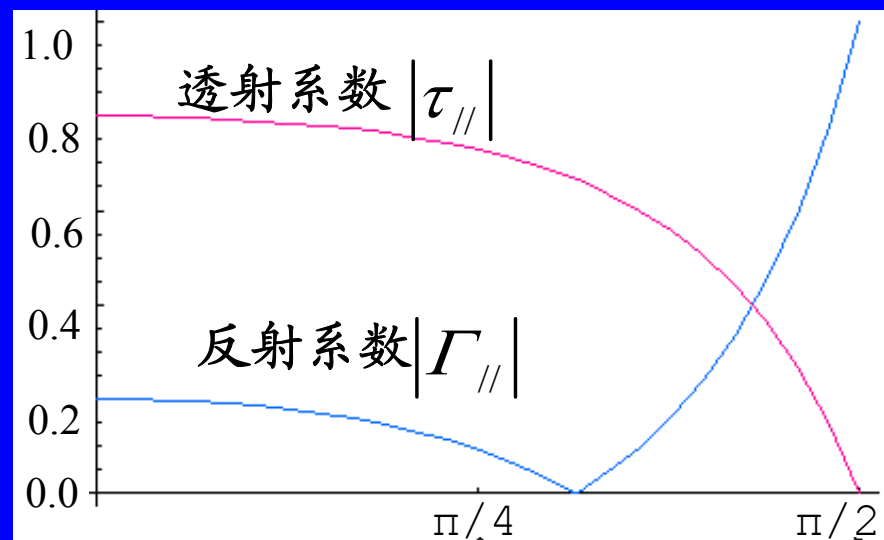
2. 全透射和布儒斯特角

● 全透射现象：反射系数为0——无反射波。

$$\Gamma_{//} = \frac{\frac{\varepsilon_2}{\varepsilon_1} \cos \theta_i - \sqrt{\frac{\varepsilon_2}{\varepsilon_1} - \sin^2 \theta_i}}{\frac{\varepsilon_2}{\varepsilon_1} \cos \theta_i + \sqrt{\frac{\varepsilon_2}{\varepsilon_1} - \sin^2 \theta_i}} = 0$$

→ $\theta_i = \arctan \sqrt{\frac{\varepsilon_2}{\varepsilon_1}} \triangleq \theta_b$

布儒斯特角



平行极化波

当 $\theta_i = \theta_b$ 时, $\Gamma_{//} = 0$ —— 平行极化波发生全透射。

■ θ_b 的推证

$$\Gamma_{//} = \frac{\frac{\epsilon_2}{\epsilon_1} \cos \theta_i - \sqrt{\frac{\epsilon_2}{\epsilon_1} - \sin^2 \theta_i}}{\frac{\epsilon_2}{\epsilon_1} \cos \theta_i + \sqrt{\frac{\epsilon_2}{\epsilon_1} - \sin^2 \theta_i}} = 0 \longrightarrow \frac{\epsilon_2}{\epsilon_1} \cos \theta_i - \sqrt{\frac{\epsilon_2}{\epsilon_1} - \sin^2 \theta_i} = 0$$

$$\left(\frac{\epsilon_2}{\epsilon_1}\right)^2 \cos^2 \theta_i = \frac{\epsilon_2}{\epsilon_1} - \sin^2 \theta_i$$

$$\left(\frac{\epsilon_2}{\epsilon_1}\right)^2 = \frac{\epsilon_2}{\epsilon_1} \sec^2 \theta_i - \tan^2 \theta_i = \frac{\epsilon_2}{\epsilon_1} (\tan^2 \theta_i + 1) - \tan^2 \theta_i$$

$$\tan \theta_i = \sqrt{\epsilon_2 / \epsilon_1} \longrightarrow \theta_b = \arctan(\sqrt{\epsilon_2 / \epsilon_1})$$

■ 讨论

- 产生全透射时, $\theta_b + \theta_t = \frac{\pi}{2}$ 。
- 在非磁性媒质中, 垂直极化入射的波不会产生全透射。
- 任意极化波以 $\theta_i = \theta_b$ 入射时, 反射波中只有垂直极化分量——极化滤波。

例6.3.2 一平面波从介质1 斜入射到介质与空气的分界面，试计算：（1）当介质1分别为水 $\epsilon_r = 81$ 、玻璃 $\epsilon_r = 9$ 和聚苯乙烯 $\epsilon_r = 1.56$ 时的临界角 θ_c ；（2）若入射角 $\theta_i = \theta_b$ ，则波全部透射入空气。上述三种介质的 $\theta_i = ?$

解： 介质

临界角

布儒斯特角

$$\theta_c = \arcsin(\sqrt{\epsilon_2 / \epsilon_1})$$

$$\theta_b = \arctan(\sqrt{\epsilon_2 / \epsilon_1})$$

水

6.38°

6.34°

玻璃

19.47°

18.43°

聚苯乙烯

38.68°

32°

6.4 均匀平面波对理想导体表面的斜入射

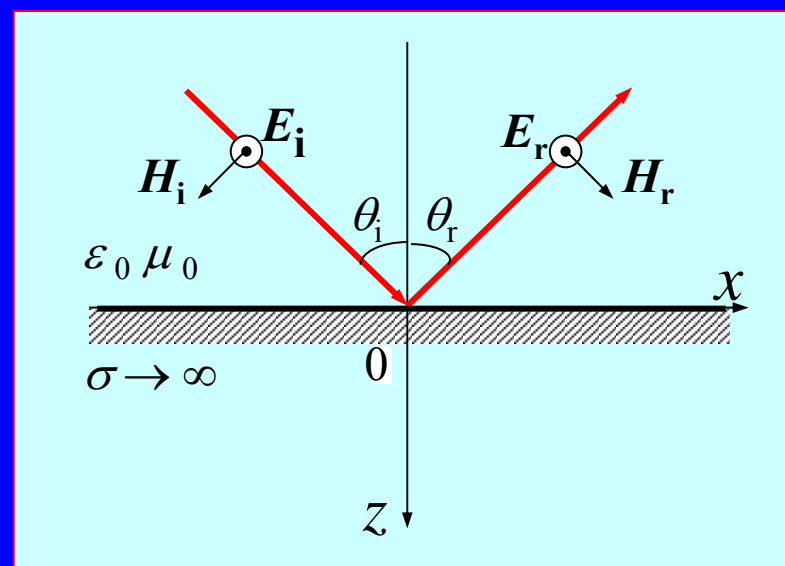
6.4.1 垂直极化波对理想导体表面的斜入射

设媒质1为理想介质，媒质2为理想导电体，即 $\sigma_1 = 0, \sigma_2 = \infty$

则媒质2的波阻抗为 $\eta_{2c} = \sqrt{\mu_2 / \varepsilon_{2c}} = \sqrt{\mu_2 / (\varepsilon_2 - j \frac{\sigma_2}{\omega})} \rightarrow 0$

$$\begin{cases} \Gamma_{\perp} = \frac{\eta_2 \cos \theta_i - \eta_1 \cos \theta_t}{\eta_2 \cos \theta_i + \eta_1 \cos \theta_t} \\ \tau_{\perp} = \frac{2\eta_2 \cos \theta_i}{\eta_2 \cos \theta_i + \eta_1 \cos \theta_t} \end{cases}$$

→ $\begin{cases} \Gamma_{\perp} = -1 \\ \tau_{\perp} = 0 \end{cases}$



媒质1中的合成波

$$\vec{E}_1(\vec{r}) = \vec{e}_y [E_{im} e^{-jk_1(x \sin \theta_i + z \cos \theta_i)} - E_{im} e^{-jk_1(x \sin \theta_r - z \cos \theta_r)}]$$

$$= -\vec{e}_y j2E_{im} \sin(k_1 z \cos \theta_i) e^{-jk_1 x \sin \theta_i}$$

$$\vec{H}_1(\vec{r}) = -\vec{e}_z \frac{j2E_{im} \sin \theta_i}{\eta_1} \sin(k_1 z \cos \theta_i) e^{-jk_1 x \sin \theta_i} -$$

$$\vec{e}_x \frac{2E_{im} \sin \theta_i}{\eta_1} \cos(k_1 z \cos \theta_i) e^{-jk_1 x \sin \theta_i}$$

■ 合成波的特点:

- 合成波是沿 x 方向的行波，其振幅沿 z 方向成驻波分布，是非均匀平面波；
- 合成波电场垂直于传播方向，而磁场则存在 x 分量，这种波称为横电波，即TE波；
- 在 $z = -n\lambda_1 / (2 \cos \theta_i)$ 处，合成波电场 $E_1 = 0$ 。

■ 合成波的平均能流密度矢量

$$\begin{aligned}\vec{S}_{\text{lav}} &= \frac{1}{2} \text{Re}[\vec{E}_1(\vec{r}) \times \vec{H}_1^*(\vec{r})] = \frac{1}{2} \text{Re}[(E_i + E_r) \times (H_i + H_r)^*] \\ &= \vec{e}_x \frac{2E_{\text{im}}^2}{\eta_1} \sin \theta_i \sin^2(k_1 z \cos \theta_i)\end{aligned}$$

例6.4.1 当垂直极化的平面波以角度 θ_i 由空气向无限大的理想导电平面投射时，若入射波电场振幅为 E_{im} ，试求理想导电平面上的表面电流密度及空气中的能流密度的平均值。

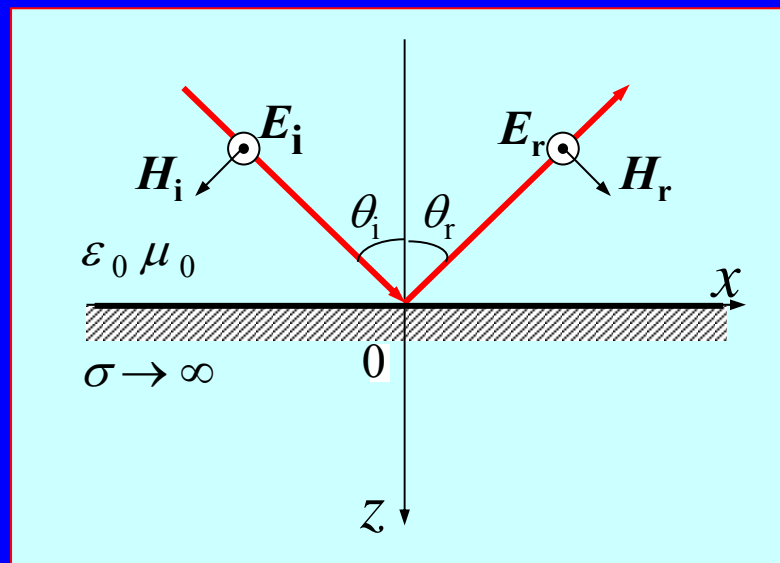
解 令理想导电平面为 $z=0$ 平面，如图所示。那么，表面电流 J_S 为

$$\vec{J}_S = \vec{e}_n \times \vec{H} = -\vec{e}_z \times \vec{H} \Big|_{z=0}$$

已知磁场的 x 分量为

$$\vec{H}_x = -\vec{e}_x 2 \frac{E_{im}}{\eta_1} \cos \theta_i \cos(k_1 z \cos \theta_i) e^{-jk_1 x \sin \theta_i}$$

求得
$$\vec{J}_S = \vec{e}_y \frac{2E_{im}}{\eta_0} \cos \theta_i e^{-jk_1 x \sin \theta_i}$$



能流密度的平均值

$$\vec{S}_{av} = \frac{1}{2} \text{Re}(\vec{E} \times \vec{H}^*) = \frac{1}{2} \text{Re}[\vec{E}_y \times (\vec{H}_x^* + \vec{H}_z^*)]$$

已知垂直极化平面波的各分量分别为

$$\vec{E}_y = -\vec{e}_y j 2 E_{im} \sin(k_1 z \cos \theta_i) e^{-jk_1 x \sin \theta_i}$$

$$\vec{H}_x = -\vec{e}_x 2 \frac{E_{im}}{\eta_0} \cos \theta_i \cos(k_1 z \cos \theta_i) e^{-jk_1 x \sin \theta_i}$$

$$\vec{H}_z = -\vec{e}_z j 2 \frac{E_{im}}{\eta_0} \sin \theta_i \sin(k_1 z \cos \theta_i) e^{-jk_1 x \sin \theta_i}$$

求得

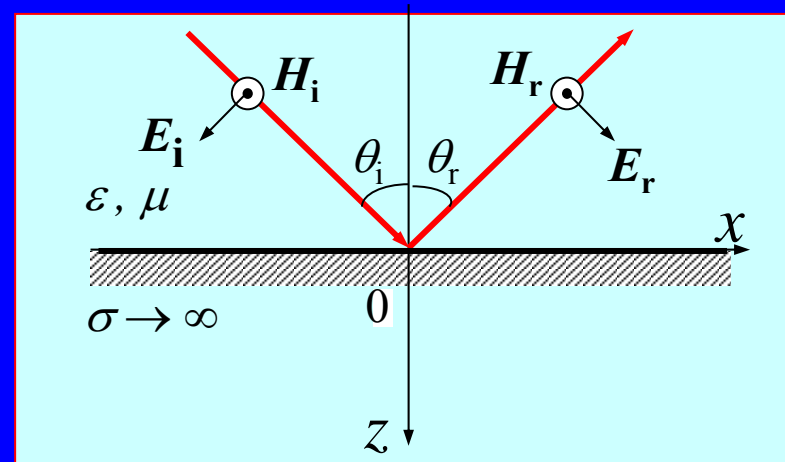
$$\vec{S}_{av} = \vec{e}_x 4 \frac{E_{im}^2}{\eta_0} \sin \theta_i \sin^2(k_1 z \cos \theta_i)$$

6.4.2 平行极化波对理想导体表面的斜入射

由于 $\eta_{2c} = \sqrt{\frac{\mu_2}{\epsilon_{2c}}} \rightarrow 0$

则
$$\begin{cases} \Gamma_{//} = \frac{\eta_1 \cos \theta_i - \eta_2 \cos \theta_t}{\eta_1 \cos \theta_i + \eta_2 \cos \theta_t} \\ \tau_{//} = \frac{2\eta_2 \cos \theta_i}{\eta_1 \cos \theta_i + \eta_2 \cos \theta_t} \end{cases}$$

$\rightarrow \begin{cases} \Gamma_{//} = 1 \\ \tau_{//} = 0 \end{cases}$



媒质1中的合成波

$$\vec{H}_1(\vec{r}) = \vec{e}_y \frac{2E_{im}}{\eta_1} \cos(k_1 z \cos \theta_i) e^{-jk_1 x \sin \theta_i}$$

$$\vec{E}_1(\vec{r}) = -\vec{e}_x j2E_{im} \cos \theta_i \sin(k_1 z \cos \theta_i) e^{-jk_1 x \sin \theta_i}$$

$$- \vec{e}_z 2E_{im} \sin \theta_i \cos(k_1 z \cos \theta_i) e^{-jk_1 x \sin \theta_i}$$

■ 合成波的特点

● 合成波是沿 x 方向的行波，其振幅沿 z 方向成驻波分布，是非均匀平面波；

● 合成波磁场垂直于传播方向，而电场则存在 x 分量，这种波称为横磁波，即 TM 波；

● 在 $z = -n\lambda_1 / (2 \cos \theta_i)$ 处，合成波电场的 $E_{1x} = 0$ 。

例6.4.2 已知空气中磁场强度为 $\vec{H}_i = -\vec{e}_y e^{-j\sqrt{2}\pi(x+z)}$ A/m 的均匀平面波，向位于 $z=0$ 处的理想导体斜入射。求：（1）入射角；（2）入射波电场；（3）反射波电场和磁场；（4）合成波的电场和磁场；（5）导体表面上的感应电流密度和电荷密度。

解：（1）由题意可知， $k_{ix} = k_{iz} = \sqrt{2}\pi$ ，所以

$$\vec{k}_i = \vec{e}_x k_{ix} + \vec{e}_z k_{iz} = (\vec{e}_x + \vec{e}_z) \sqrt{2}\pi, \quad k = |\vec{k}_i| = 2\pi$$

故入射角为 $\theta_i = \arctan \frac{k_{ix}}{k_{iz}} = \frac{\pi}{4}$

（2）入射波电场为

$$\vec{E}_i = \eta_0 \vec{H}_i \times \vec{e}_i = \frac{\eta_0}{k} \vec{H}_i \times \vec{k}_i = (-\vec{e}_x + \vec{e}_z) \frac{120\pi}{\sqrt{2}} e^{-j\sqrt{2}\pi(x+z)}$$

(3) 反射波矢量为 $\vec{k}_r = \vec{e}_x k_{ix} - \vec{e}_z k_{iz} = (\vec{e}_x - \vec{e}_z)\sqrt{2}\pi$

故反射波磁场和电场分别为

$$\vec{H}_r = -\vec{e}_y e^{-j\sqrt{2}\pi(x-z)}$$

$$\vec{E}_r = \eta_0 \vec{H}_r \times \vec{e}_r = \frac{\eta_0}{k} \vec{H}_r \times \vec{k}_r = (\vec{e}_x + \vec{e}_z) \frac{120\pi}{\sqrt{2}} e^{-j\sqrt{2}\pi(x-z)}$$

(4) 合成波的电场为

$$\vec{E}_1 = \vec{E}_i + \vec{E}_r$$

$$= [\vec{e}_x (e^{j\sqrt{2}\pi z} - e^{-j\sqrt{2}\pi z}) + \vec{e}_z (e^{j\sqrt{2}\pi z} + e^{-j\sqrt{2}\pi z})] \frac{120\pi}{\sqrt{2}} e^{-j\sqrt{2}\pi x}$$

$$= [\vec{e}_x j \sin(\sqrt{2}\pi z) + \vec{e}_z \cos(\sqrt{2}\pi z)] 120\sqrt{2}\pi e^{-j\sqrt{2}\pi x}$$

合成波的磁场为

$$\begin{aligned}\vec{H}_1 &= \vec{H}_i + \vec{H}_r = -\vec{e}_y (e^{j\sqrt{2}\pi z} + e^{-j\sqrt{2}\pi z}) e^{-j\sqrt{2}\pi x} \\ &= -\vec{e}_y 2 \cos(\sqrt{2}\pi z) e^{-j\sqrt{2}\pi x}\end{aligned}$$

(5) 导体表面上的感应电流密度和电荷密度分别为

$$\vec{J}_s = \vec{e}_n \times \vec{H}_1 \Big|_{z=0} = (-\vec{e}_z) \times (-\vec{e}_y) 2e^{-j\sqrt{2}\pi x} = -\vec{e}_x 2e^{-j\sqrt{2}\pi x}$$

$$\begin{aligned}\rho_s &= \varepsilon_0 \vec{e}_n \cdot \vec{E}_1 \Big|_{z=0} = -\varepsilon_0 \vec{e}_z \cdot \vec{E}_1 \Big|_{z=0} \\ &= -120\sqrt{2}\pi\varepsilon_0 e^{-j\sqrt{2}\pi x}\end{aligned}$$

习题

1, 4