第四章 电磁波的传播

讨论没有电流和电荷分布的区域中电磁场的变化和传播规律

第1节 平面波

服从线性波动方程的波可以归结为平面波的叠加.

1.1 电磁场的波动方程

没有自由电流分和自由电荷的区域,麦克斯韦方程组

$$\nabla \times \boldsymbol{E} = -\frac{\partial}{\partial t} \boldsymbol{B} \qquad \nabla \times \boldsymbol{H} = \frac{\partial \boldsymbol{D}}{\partial t} \qquad \nabla \cdot \boldsymbol{D} = 0 \qquad \nabla \cdot \boldsymbol{B} = 0$$

先考虑**真空情形**: $D = \varepsilon_0 E$ $B = \mu_0 H$

$$\nabla \times \boldsymbol{E} = -\frac{\partial}{\partial t} \boldsymbol{B} \qquad \nabla \times (\nabla \times \boldsymbol{E}) = -\frac{\partial}{\partial t} \nabla \times \boldsymbol{B}$$

$$\nabla \times (\nabla \times \boldsymbol{E}) = \nabla (\nabla \cdot \boldsymbol{E}) - \nabla^2 \boldsymbol{E} \qquad \nabla \times \boldsymbol{B} = \varepsilon_0 \mu_0 \frac{\partial \boldsymbol{E}}{\partial t}$$

$$\nabla \cdot \boldsymbol{E} = 0$$

$$\nabla^2 \boldsymbol{E} = \varepsilon_0 \mu_0 \frac{\partial^2 \boldsymbol{E}}{\partial t^2}$$

$$\Leftrightarrow \qquad \varepsilon_0 \mu_0 = \frac{1}{c^2}, \qquad c = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon_0 \mu_0}}$$

$$\nabla^2 \mathbf{E} - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial t^2} = 0$$

$$\nabla^2 \mathbf{B} - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \mathbf{B}}{\partial t^2} = 0$$

E和B的每一个分量都满足波速为c的波动方程.

波动方程的解

$$\nabla^2 f - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 f}{\partial t^2} = 0$$

平面波解为 $f = \varphi(\mathbf{x} \cdot \hat{\mathbf{n}} - ct)$ 其中 $\hat{\mathbf{n}}$ 为波传播的单位方向矢量.

证明: 单位矢量
$$\hat{\mathbf{n}} = (n_x, n_y, n_z), \hat{\mathbf{n}} \cdot \hat{\mathbf{n}} = n_x^2 + n_y^2 + n_z^2 = 1$$

$$\nabla^2 f = \left(\frac{\partial^2}{\partial x^2} + \frac{\partial^2}{\partial y^2} + \frac{\partial^2}{\partial z^2}\right) \varphi(xn_x + yn_y + zn_z - ct)$$

$$= \left(n_x^2 + n_y^2 + n_z^2\right) \frac{\partial^2 \varphi(s)}{\partial s^2} \bigg|_{s = \mathbf{x} \cdot \hat{\mathbf{n}} - ct} = \frac{\partial^2 \varphi(s)}{\partial s^2} \bigg|_{s = \mathbf{x} \cdot \hat{\mathbf{n}} - ct}$$

$$\frac{\partial^2 f}{\partial t^2} = \frac{\partial^2 \varphi(\mathbf{x} \cdot \hat{\mathbf{n}} - ct)}{\partial t^2} = c^2 \frac{\partial^2 \varphi(s)}{\partial s^2} \bigg|_{s = \mathbf{x} \cdot \hat{\mathbf{n}} - ct}$$

从而:
$$\nabla^2 f - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 f}{\partial t^2} = \frac{\partial^2 \varphi(s)}{\partial s^2} \bigg|_{s = \mathbf{r} \cdot \hat{\mathbf{n}} - ct} - \frac{1}{c^2} c^2 \frac{\partial^2 \varphi(s)}{\partial s^2} \bigg|_{s = \mathbf{r} \cdot \hat{\mathbf{n}} - ct} = 0$$
 (证毕)

《电动力学》第四章 1-2

$$f(\mathbf{x}, t_0) \qquad f(\mathbf{x}, t_0 + \Delta t)$$

$$\varphi(u - ct_0) \qquad \varphi(u - ct_0 - c\Delta t)$$

$$u_0 \qquad u_1 \qquad u = \mathbf{x} \cdot \hat{\mathbf{n}}$$

$$u_1 - ct_0 - c\Delta t = u_0 - ct_0$$

$$\Delta u = u_1 - u_0 = c\Delta t$$

$$c = \frac{\Delta u}{\Delta t}$$

重要结论:

一切电磁波的波速都等于c,与参考系无关,与产生波的方式(波源的运动)无关.也就是说,c是一个基本物理常数.

电磁波包括无线电、光波、X光和Y射线等所有变化的电磁场.

这是狭义相对论的两个基础之一.

根据2019年的新国际单位制,c定义为一个常数.

无耗散线性介质情形

$$\mathbf{D}(t) = \varepsilon \mathbf{E}(t), \ \mathbf{B}(t) = \mu \mathbf{H}(t)$$
 (瞬时关系)

仅当电磁场变化缓慢时近似成立. 对射频及频率更高的电磁波, 耗散不可避免, 极化和磁化有延时效应, 即每时刻的极化和磁化原则上依赖于过去所以时刻的电磁场.

弱场(快速变化的场常常是这种情形),可用线性近似

$$\mathbf{D}(t) = \varepsilon_0 \mathbf{E}(t) + \varepsilon_0 \int_0^\infty \chi_e(t') \mathbf{E}(t - t') dt'$$

在频域讨论比较方便. 傅里叶变换:

$$E(x,t) = \int_{-\infty}^{\infty} d\omega E(x,\omega) e^{-i\omega t}$$

$$E(x,\omega) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} dt E(x,t) e^{i\omega t}$$

$$D(x,t) = \int_{-\infty}^{\infty} d\omega D(x,\omega) e^{-i\omega t}$$

$$D(x,\omega) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} dt D(x,t) e^{i\omega t}$$

对磁场有类似关系.

由
$$\mathbf{D}(t) = \varepsilon_0 \mathbf{E}(t) + \varepsilon_0 \int_0^\infty \chi_e(t') \mathbf{E}(t-t') dt'$$
 傅里叶变换

$$\mathbf{D}(\omega) = \varepsilon_0 [1 + \chi_e(\omega)] \mathbf{E}(\omega)$$

$$D(\omega) = \varepsilon(\omega)E(\omega)$$

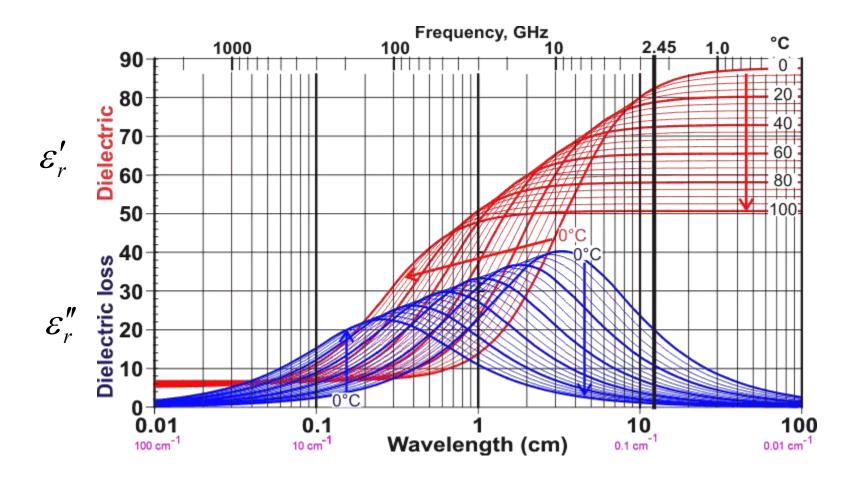
$$\varepsilon(\omega) = \varepsilon_0[1 + \chi_e(\omega)] = \varepsilon'(\omega) + i\varepsilon''(\omega)$$
 虚部对应耗散.

对非铁磁材料类似有: $B(\omega) = \mu(\omega)H(\omega)$

因此在线性近似中,一种频率的电磁波产生同样频率的 极化和磁化,

$$P(\omega) = \varepsilon_0 \chi_e(\omega) E(\omega), \qquad M(\omega) = \chi_M(\omega) H(\omega)$$

水的色散关系



1.2 时谐波

固定频率 ω 的电磁波称为时谐波.

$$E(x,t) = E(x,\omega)e^{-i\omega t}$$
 $B(x,t) = B(x,\omega)e^{-i\omega t}$

物理场是他们的实部. 在线性运算中可以直接对复场运算, 而非线性运算中要先取实部再运算.

介质性质: $D(\omega) = \varepsilon(\omega)E(\omega)$ $B(\omega) = \mu(\omega)H(\omega)$ 电容率和磁导率与频率的关系称为**色散关系**.

在没有自由电流和电荷分布区域的麦氏方程组成为

$$\nabla \times \mathbf{E} = i\omega\mu\mathbf{H} \qquad \nabla \cdot \mathbf{E} = 0$$

$$\nabla \times \mathbf{H} = -i\omega\varepsilon\mathbf{E} \qquad \nabla \cdot \mathbf{H} = 0$$

$$\left(\frac{\partial}{\partial t} \rightarrow -i\omega\right)$$

由左列的散度可以得到右列,所以只有左列两条方程独立.

亥姆霍兹方程

$$\nabla \times \mathbf{E} = i\omega \mu \mathbf{H}$$

$$\nabla \times \boldsymbol{H} = -i\omega \varepsilon \boldsymbol{E}$$



$$\nabla^2 \boldsymbol{E} + k^2 \boldsymbol{E} = 0$$

$$k^2 = \omega^2 \mu \varepsilon$$

(波数平方)

亥姆霍兹方程的解不自动满足 $\nabla \cdot \mathbf{E} = 0$

物理解需要加上这个约束条件. 得到物理电场解后, 磁场

$$\boldsymbol{H} = -\frac{i}{\omega\mu} \nabla \times \boldsymbol{E}$$

自动满足 $\nabla \cdot \boldsymbol{H} = 0$

类似有:

$$\nabla^2 \boldsymbol{H} + k^2 \boldsymbol{H} = 0$$

可由上式结合 $\nabla \cdot H = 0$ 先解磁场,电场由下式给出

$$\boldsymbol{E} = \frac{i}{\omega \varepsilon} \nabla \times \boldsymbol{H}$$

自动满足 $\nabla \cdot \mathbf{E} = 0$

基本方程小结:

$$\nabla^{2} \mathbf{E} + k^{2} \mathbf{E} = 0$$

$$\nabla \cdot \mathbf{E} = 0$$

$$\nabla \cdot \mathbf{H} = 0$$

$$\mathbf{H} = -\frac{i}{\omega \mu} \nabla \times \mathbf{E}$$

$$\mathbf{E} = \frac{i}{\omega \varepsilon} \nabla \times \mathbf{H}$$

结合边界条件,从左列或右列方程组(两种做法等价)解 出的时谐波的每种电磁场空间分布称为该频率的一个波模.物 理解是各种波模的线性叠加,叠加系数由初始条件确定.

波数:
$$k = |\omega| \sqrt{\mu \varepsilon}$$

1.3 平面波

考虑无穷大空间的简单波模: 电磁场与y和z坐标无关.

$$\frac{d^2 \mathbf{E}}{dx} + k_x^2 \mathbf{E} = 0$$

$$k_{x} = \pm k$$

$$k = |\omega| \sqrt{\mu \varepsilon}$$

解:

$$\boldsymbol{E}(x) = \boldsymbol{E}_0 e^{ik_x x},$$

$$\boldsymbol{E}(x,t) = \boldsymbol{E}_0 e^{ik_x x - i\omega t}$$

由约束 $\nabla \cdot \boldsymbol{E} = 0$ 得知振幅常矢量有约束 $\hat{\boldsymbol{e}}_x \cdot \boldsymbol{E}_0 = 0$ 因此这是一个横波.

振幅

$$\boldsymbol{E}_0$$

相因子

$$e^{ik_xx-i\omega t}$$

位相

$$k_x x - \omega t$$

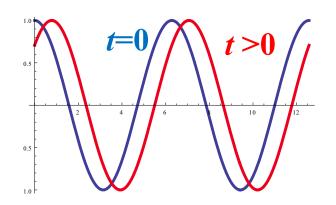
物理电场是实矢量,等于复电场的实部,可写成一个正 频模和一个负频模的叠加(ω>0)

$$\boldsymbol{E}^{phys}(x,t) = \operatorname{Re}\left(\boldsymbol{E}_{0}e^{ik_{x}x-i\omega t}\right)$$

$$= \frac{1}{2}\left(\boldsymbol{E}_{0}e^{ik_{x}x-i\omega t} + \boldsymbol{E}_{0}^{*}e^{-ik_{x}x+i\omega t}\right)$$

$$= E_{0}^{phys}\cos(k_{x}x-\omega t + \phi_{0})$$

其中 $\boldsymbol{E}_0 = \boldsymbol{E}_0^{phys} e^{i\phi_0}$, $\boldsymbol{\phi}_0$ 为初始位相.



相速度
$$v = \frac{\omega}{k_x} = \pm \frac{1}{\sqrt{\mu \varepsilon}}$$

左图 $k_x > 0$ 为右行波

一般平面波

$$\boldsymbol{E}(\boldsymbol{x},t) = \boldsymbol{E}_0 e^{i\boldsymbol{k}\cdot\boldsymbol{x}-i\omega t}$$

$$\mathbf{k} \cdot \mathbf{E}_0 = 0$$

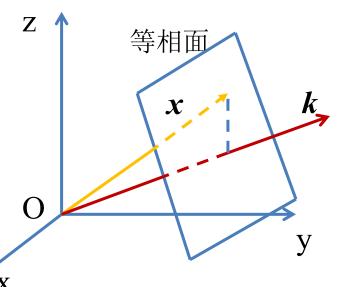
(横波)

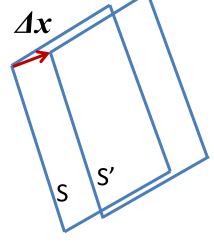
代入亥姆霍兹方程可知波矢 $\mathbf{k} = (k_x, k_y, k_z) = k\hat{\mathbf{e}}_k$ 满足

$$k^2 = k_x^2 + k_y^2 + k_z^2 = \omega^2 \mu \varepsilon$$

$$k = |\omega| \sqrt{\mu \varepsilon}$$

等相面方程 $\mathbf{k} \cdot \mathbf{x} - \omega t = const.$





等相面垂直于k. 经Δt 等相面从S移至S'. 等相面沿k方向移动

$$\Delta x = |\Delta x| \hat{e}_k$$

位相
$$\phi(x,t) = k \cdot x - \omega t$$

对等相面, $\Delta \phi(\mathbf{x}, t) = \mathbf{k} \cdot \Delta \mathbf{x} - \omega \Delta t = 0$

把 $\Delta x = |\Delta x| \hat{e}_k$ 代入, $k |\Delta x| - \omega \Delta t = 0$

故等相面移动速度为

$$\mathbf{v} = \frac{|\Delta \mathbf{x}|}{\Delta t} \hat{\mathbf{e}}_k = \frac{\omega}{k} \hat{\mathbf{e}}_k$$

易见
$$\phi(\mathbf{x} + \frac{2\pi}{k}\hat{\mathbf{e}}_k, \mathbf{t}) = \phi(\mathbf{x}, t) + 2\pi$$

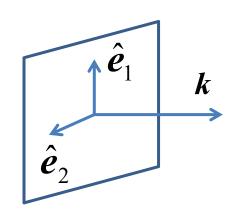
因此 波长为
$$\lambda = \frac{2\pi}{k}$$

因为
$$\phi(\mathbf{x}, \mathbf{t} + \frac{2\pi}{\omega}) = \phi(\mathbf{x}, t) - 2\pi$$
 因此 周期为 $T = \frac{2\pi}{\omega}$

偏振

对给定波矢k,电场E可以在垂直k的任意方向上振荡.E的取向称为偏振方向.

电场可以写成平面上两个正交矢量 \hat{e}_1 和 \hat{e}_2 的线性叠加.



$$E_2^{phys}$$
 θ
 E_1^{phys}

$$\boldsymbol{E} = (\hat{\boldsymbol{e}}_1 E_1 e^{i\phi_1} + \hat{\boldsymbol{e}}_2 E_2 e^{i\phi_2}) e^{i\boldsymbol{k}\cdot\boldsymbol{x} - \omega t}$$

其中 E_1 和 E_2 是两个非负实常数. 物理场

$$\boldsymbol{E}^{phys} = \boldsymbol{E}_1^{Phys} + \boldsymbol{E}_2^{Phys}$$

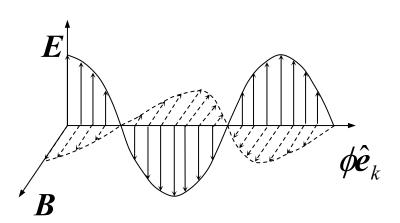
在正交方向偏振的电场为

$$E_1^{phys} = \hat{e}_1 E_1 \cos(\mathbf{k} \cdot \mathbf{x} - \omega t + \phi_1)$$

$$E_2^{phys} = \hat{e}_2 E_2 \cos(\mathbf{k} \cdot \mathbf{x} - \omega t + \phi_2)$$

$$\tan \theta = \frac{E_2 \cos(\mathbf{k} \cdot \mathbf{x} - \omega t + \phi_2)}{E_1 \cos(\mathbf{k} \cdot \mathbf{x} - \omega t + \phi_1)}$$

复磁场
$$H = -\frac{i}{\omega\mu} \nabla \times E = \frac{1}{\omega\mu} \mathbf{k} \times E = \frac{k}{\omega\mu} \hat{\mathbf{e}}_k \times E$$



线偏振平面波

$$\boldsymbol{B} = \frac{k}{\omega} \hat{\boldsymbol{e}}_k \times \boldsymbol{E} \qquad \boldsymbol{k} \cdot \boldsymbol{B} = 0$$

- E, B和k构成右手正交系.
- *E*和*B*同相.

$$\left| \frac{\boldsymbol{E}}{\boldsymbol{B}} \right| = \frac{1}{\sqrt{\mu \varepsilon}} = v$$

真空:
$$\left| \frac{\boldsymbol{E}}{\boldsymbol{B}} \right|_{vac} = \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \varepsilon_0}} = c$$

介质折射率:

$$n = \frac{c}{v} = \sqrt{\mu_r \varepsilon_r}$$

1.4 电磁波的能量和能流

能流密度由坡印亭矢量给出, $S = E \times H$

由平面波解
$$\boldsymbol{H} = \frac{k}{\omega \mu} \hat{\boldsymbol{e}}_k \times \boldsymbol{E}$$
 和 $\boldsymbol{k} \cdot \boldsymbol{E}_0 = 0$
$$\boldsymbol{S} = \frac{k}{\omega \mu} E^2 \hat{\boldsymbol{e}}_k$$

上式E是实的物理电场,下同.

在无耗散线性介质中,能量密度为 $w = \frac{1}{2}(E \cdot D + H \cdot B)$ 把平面波解代入,

$$w = \frac{1}{2} \left(\varepsilon E^2 + \frac{1}{\mu} B^2 \right) = \varepsilon E^2 = \frac{1}{\mu} B^2$$

可把能流密度写成 $S = vw\hat{e}_{k}$

$$S = vw\hat{e}_k$$

$$v = \frac{1}{\sqrt{\mu \varepsilon}}$$
 为相速

瞬时能量密度:

$$w = \varepsilon E_0^2 \cos^2(\mathbf{k} \cdot \mathbf{x} - \omega t) = \frac{1}{2} \varepsilon E_0^2 [1 + \cos 2(\mathbf{k} \cdot \mathbf{x} - \omega t)]$$

对快速变化的电磁波(微波、光),通常只能测量到

平均能量密度:

$$\overline{w} = \frac{1}{2} \varepsilon E_0^2$$

对同周期振荡场的二次式求时间平均,还可以用普遍公式

$$\overline{fg} = \frac{1}{2} \operatorname{Re}(f^*g)$$

其中f和g是两个同周期振动场的复表达式 (p116).

平均能流密度:
$$\overline{S} = \frac{1}{2} \sqrt{\frac{\varepsilon}{\mu}} E_0^2 \hat{e}_k$$

第2节 电磁波在界面上的反射和折射

边值关系的应用.

2.1 发射和折射定律

$$\hat{\boldsymbol{e}}_n \times (\boldsymbol{E}_2 - \boldsymbol{E}_1) = 0$$

$$\hat{\boldsymbol{e}}_{n} \times (\boldsymbol{H}_{2} - \boldsymbol{H}_{1}) = \boldsymbol{\alpha}$$

对绝缘介质界面:

$$\hat{\boldsymbol{e}}_n \cdot (\boldsymbol{D}_2 - \boldsymbol{D}_1) = \boldsymbol{\sigma}$$

$$\alpha = 0$$
 $\sigma = 0$

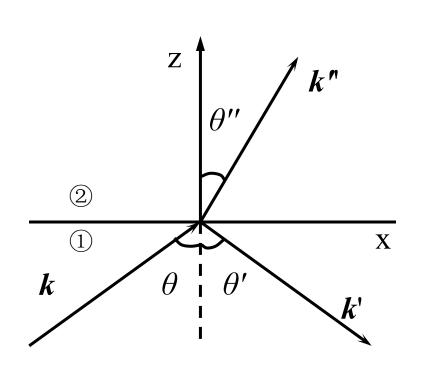
$$\hat{\boldsymbol{e}}_n \cdot (\boldsymbol{B}_2 - \boldsymbol{B}_1) = 0$$

对时谐波,由前两式是可以推导出后两式,从而独立的边 值关系为

$$\hat{\boldsymbol{e}}_n \times (\boldsymbol{E}_2 - \boldsymbol{E}_1) = 0$$

$$\hat{\boldsymbol{e}}_{n} \times (\boldsymbol{H}_{2} - \boldsymbol{H}_{1}) = \boldsymbol{\alpha}$$

考虑时谐平面波入射到无穷大绝缘平面界面. 设入射发射频率不变.



设入射波 $k_y = 0$,则

入射波
$$E = E_0 \exp[i(\mathbf{k} \cdot \mathbf{x} - \omega t)]$$

反射波
$$E' = E'_0 \exp[i(\mathbf{k}' \cdot \mathbf{x} - \omega t)]$$

折射波
$$E'' = E''_0 \exp[i(k'' \cdot x - \omega t)]$$

$$\stackrel{\triangle}{=} \hat{\boldsymbol{e}}_n \times (\boldsymbol{E}_2 - \boldsymbol{E}_1) = 0$$

$$\hat{\boldsymbol{e}}_{n} \times (\boldsymbol{E} + \boldsymbol{E}') = \hat{\boldsymbol{e}}_{n} \times \boldsymbol{E}''$$

对界面所有点成立,故

$$k_{x} = k'_{x} = k''_{x}$$
 $k_{y} = k'_{y} = k''_{y}$

$$k_{v} = k'_{v} = k''_{v} = 0$$

几何关系

$$k_x = k \sin \theta$$
 $k_x' = k' \sin \theta'$ $k_x'' = k'' \sin \theta''$

在介质1,

在介质2,

$$k = k' = \frac{\omega}{v_1} = \frac{\omega}{c} n_1 \qquad \qquad k'' = \frac{\omega}{v_2} = \frac{\omega}{c} n_2$$

结合上面各式,

$$\frac{\theta = \theta'}{\sin \theta''} = \frac{v_1}{v_2} = \sqrt{\frac{\mu_2 \varepsilon_2}{\mu_1 \varepsilon_1}} = \frac{n_2}{n_1} \equiv n_{21}$$

这些关系体现了光在平行界面方向动量守恒.而频率不变体现了能量守恒.

2.2 振幅关系 菲涅耳公式

1.入射电场垂直入射平面

因为考虑的介质是各向同性的非磁性介质,反射电场和折射电场也垂直入射平面.

曲
$$\hat{\boldsymbol{e}}_n \times (\boldsymbol{E}_2 - \boldsymbol{E}_1) = 0$$
 得 $E + E' = E''$

其中E, E'和E"分别是入射、反射和折射电场(以y方向为正向)

由
$$\hat{\boldsymbol{e}}_n \times (\boldsymbol{H}_2 - \boldsymbol{H}_1) = 0$$
 平行界面的分量满足

$$H\cos\theta - H'\cos\theta' = H''\cos\theta''$$
 (留意正向的设定)

代以
$$H = \sqrt{\frac{\varepsilon_1}{\mu_1}}E$$
 $H' = \sqrt{\frac{\varepsilon_1}{\mu_1}}E'$ $H'' = \sqrt{\frac{\varepsilon_2}{\mu_2}}E''$ 得

$$\sqrt{\frac{\varepsilon_1}{\mu_1}}(E - E')\cos\theta = \sqrt{\frac{\varepsilon_2}{\mu_2}}E''\cos\theta''$$

入射电场垂直入射平面:

菲涅耳公式之一

$$E + E' = E''$$

$$\sqrt{\frac{\varepsilon_1}{\mu_1}}(E - E')\cos\theta = \sqrt{\frac{\varepsilon_2}{\mu_2}}E''\cos\theta''$$



$$\frac{E'}{E} = -\frac{\sin(\theta - \theta'')}{\sin(\theta + \theta'')}$$

$$\frac{E''}{E} = \frac{2\cos\theta\sin\theta''}{\sin(\theta + \theta'')}$$

2.入射电场平行入射平面

入射电场平行射平面:

$$E\cos\theta - E'\cos\theta' = E''\cos\theta''$$



$$H+H'=H''$$

<u>菲涅耳公式之二</u>

$$\frac{E'}{E} = \frac{\tan(\theta - \theta'')}{\tan(\theta + \theta'')}$$

$$\frac{E''}{E} = \frac{2\cos\theta\sin\theta''}{\sin(\theta + \theta'')\cos(\theta - \theta'')}$$

布儒斯特定律

当 $\theta + \theta'' = \frac{\pi}{2}$ 时反射电场没有平行入射面的分量,反射波具有垂直入射面的完全偏振性.

半波损失

在电场垂直入射平面的情形,当 $\varepsilon_2 > \varepsilon_1$ 时(从光疏介质入射到光密介质),有 $\theta > \theta$ ",因而E'/E < 0,即反射电场与入射电场反相.

2.3 全反射

考虑从光密介质入射到光疏介质,即 $\varepsilon_1 > \varepsilon_2$,有 $n_{21} < 1$ 和 $\theta < \theta$ ". 用 $\sin \theta_c = n_{21}$ 定义 θ_c .

当入射角 $\theta = \theta_c$ 时, 折射角 $\theta'' = \frac{\pi}{2}$

若入射角继续增大,折射将不能发生,出现全反射现象.

此时, x方向仍然有动量守恒,

$$k_x'' = k_x = k \sin \theta = \frac{\omega}{c} n_1 \sin \theta, \qquad k_y = k_y' = k_y'' = 0$$

色散关系(k和 ω)由亥姆霍兹方程确定,不随入射角变化,因而仍有

$$k''^2 = k_x''^2 + k_z''^2 = \frac{\omega}{c} n_2$$
 $k_z'' = k \sqrt{n_{21}^2 - \sin^2 \theta} = i\kappa$

$$\kappa = k\sqrt{\sin^2\theta - n_{21}^2}$$

在全发射条件下,入射角 $\theta > \theta_c$, κ 为正实数. 从而

$$E'' = E''_0 e^{i(k''_x x + k''_z z - \omega t)} = E''_0 e^{-\kappa z} e^{i(k''_x x - \omega t)}$$

可见进入介质2的电磁波沿z方向指数衰减,穿透深度为

$$\lambda = \frac{1}{\kappa}$$

这个例子说明,在边界附近可以存在复波矢,称为边缘态.

全反射情形的能流密度

$$\overline{S}_{x}'' = \frac{1}{2} \sqrt{\frac{\varepsilon_{2}}{\mu_{2}}} |E_{0}''|^{2} e^{-2\kappa z} \frac{\sin \theta}{n_{21}}$$

$$\overline{S}_z''=0$$
 平均来说,没有能量流进介质2.

还可以推导出入射和发射波的相位关系(参见课本).

作业:

- 1. 考虑两列振幅相同、偏振方向相同、频率分别为 ω +d ω 和 ω -d ω 的线性偏振平面波,它们都沿z轴转播。(1)求合成波,并把合成波写成振幅依赖于空间点和时间的以 ω 为频率的平面波;(2)求合成波的相位传播速度和振幅传播速度。
- 2.一平面波以 π /4的角度从真空入射到 ϵ_r =2的介质,电场强度垂直与入射面。求发生系数和折射系数。