

第十七讲

上次课

- 似稳场（准静场，Quasi-static field）

忽略“位移电流项” == 忽略“辐射项”；

很多物理问题可以在这个近似下简化处理

- 似稳条件

场的时域变化足够慢： $\omega \ll \omega_\sigma = \frac{\sigma_c}{\epsilon}$ （金属中）

场的空间变化足够慢： $R \ll \frac{\lambda}{2\pi}$ （介质中）

- 场的扩散

准静极限下，导电介质中的场满足扩散方程 --- $\frac{\partial}{\partial t}(\vec{H}, \vec{E}) = \frac{1}{\mu\sigma_c} \nabla^2(\vec{H}, \vec{E})$

扩散系数反比于电导率。物理：自由电荷对电场有屏蔽效应，因而导电性能越好，越会阻碍电场的扩散。

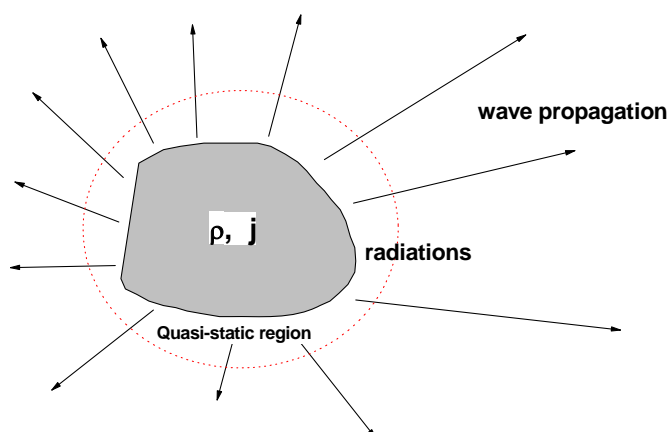
- 趋肤效应

高频下电流分布在导线的表面，趋肤深度 $\delta = \sqrt{\frac{2}{\mu\omega\sigma_c}}$

第八章 电磁波的传播

上一讲我们指出，当“准静条件”满足时，可以将“位移电流”项弃掉，亦即将“辐射”项弃除，此时电磁能量完全被**束缚**在电荷、电流的附近。然而一般情况下位移电流项不能忽略。当“位移电流”加上之后，电场、磁场就不再束缚在电荷、电流的附近，在没有电荷、电流的**自由空间**也可以因为电磁场之间的相互转化而存在 --- 这种场存在的形式就是“**电磁波**”，**Maxwell 方程最伟大的预言！**从这一章开始，我们将进入电磁波这一神奇的世界。虽然电磁波原则上是由电荷、电流“辐射”出来的，但我们将“电磁辐射”这部分内容推迟到第十二章讨论。在本章及下一章中，我们将假设电磁场已经从“辐射源”中辐射出来了，在这个基础上我们先研究在电磁波在不同介质中是如何传播的。这些电磁

媒介包括电介质、金属中以及下一章介绍的波导等。



§ 8.1 电磁波在非导电介质中的传播

考虑最简单的情形 —— 在无限大的无源非导电的介质中的电磁波的传播行为。此时麦克斯韦方程组为

$$\begin{cases} \nabla \cdot \vec{D} = 0 \\ \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial}{\partial t} \vec{B} \\ \nabla \cdot \vec{B} = 0 \\ \nabla \times \vec{H} = \frac{\partial}{\partial t} \vec{D} \end{cases} \quad (8.1.1)$$

其中 $\vec{D} = \epsilon \vec{E}$; $\vec{B} = \mu \vec{H}$ 。假定介质均匀且暂时不考虑色散特性, 则 ϵ, μ 均为常数(色散介质指的是 ϵ, μ 随频率变化的材料, 我们随后讲述)。(8.1.1) 是电磁场耦合在一起的方程, 不好求解, 下面我们试图得到关于电场的方程。将第二条方程两边作用 $\nabla \times$, 则有

$$-\nabla^2 \vec{E} + \nabla(\nabla \cdot \vec{E}) = \nabla \times (\nabla \times \vec{E}) = -\frac{\partial}{\partial t} \nabla \times \vec{B} = -\mu \frac{\partial}{\partial t} \left(\epsilon \frac{\partial}{\partial t} \vec{E} \right) \quad (8.1.2)$$

根据第一条方程, 有 $\nabla \cdot \vec{E} = 0$, 则电场满足的方程为

$$\left(\nabla^2 - \frac{1}{v^2} \frac{\partial^2}{\partial t^2} \right) \vec{E} = 0 \quad (8.1.3)$$

式中

$$v = 1/\sqrt{\epsilon\mu} \quad (8.1.4)$$

基于同样的数学，我们发现磁场满足一样的方程

$$\left(\nabla^2 - \frac{1}{v^2} \frac{\partial^2}{\partial t^2} \right) \vec{B} = 0 \quad (8.1.5)$$

(8.1.3)和(8.1.5)式是标准的波动方程。与大家在力学中学到的绳波所满足的方程

$$\left(\frac{\partial^2}{\partial x^2} - \frac{1}{v^2} \frac{\partial^2}{\partial t^2} \right) U(x) = 0 \quad (8.1.6)$$

相比，这里不同是：(1) 场量是矢量，(2) 传播方向不仅仅是向 x 方向。这给我们计算带来了一些麻烦，但设定传播方向后，每一个场的分量来讲都是满足与绳波一样的标量方程。考虑到(8.1.6)的解为 $U(x) = A \cos(kx - \omega t + \varphi)$ ，推广到电磁波的情形，则(8.1.3)和(8.1.5)的试解可以写为

$$\begin{pmatrix} \vec{E}(\vec{r}, t) \\ \vec{B}(\vec{r}, t) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \vec{E}_0 \\ \vec{B}_0 \end{pmatrix} \cos(\vec{k} \cdot \vec{r} - \omega t + \varphi) \quad (8.1.7)$$

其中 $\vec{E}_0, \vec{B}_0, \vec{k}, \omega, \varphi$ 均为常数。代入(8.1.3)及(8.1.5)后发现试解(8.1.7)满足方程，但 k, ω 之间需满足关系式

$$-k^2 + \frac{\omega^2}{v^2} = 0$$

整理可得

$$\boxed{k^2 = \frac{\omega^2}{v^2} \Rightarrow k = \pm \omega \sqrt{\epsilon \cdot \mu}} \quad (8.1.8)$$

(8.1.8) 式是电磁波传播的**色散关系**，对波的传播性质有重要意义。

注：

[1] 对任何波动方程，我们首先要问的是它的色散关系（注意不要和本构关系混淆！），亦即，频率 ω （时域振动性质）与波矢 k （空间域的振动性质）之间的关系。这是波的大部分性质的基础，若色散关系相同，即使不同的波（如绳波和电磁波）也具有基本相似的性质。往大了说，色散关系描述的其实是能量（对应于 ω ）和动量（对应 k ）之间的关系！

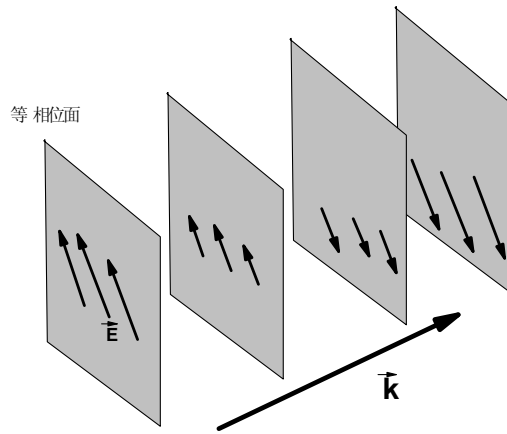
[2] (8.1.7) 式只是自由空间波动方程的一种试解，你能想出其它形式的试解吗？

我们对得到的电磁波的解讨论如下：

(1) (8.1.7) 式中的 \vec{E}_0, \vec{B}_0 代表振幅, $(\vec{k} \cdot \vec{r} - \omega t + \varphi)$ 称为振动的相位。在给定时刻, 方程

$$\vec{k} \cdot \vec{r} = \text{常数}, \quad (8.1.9)$$

所定义的曲面上相位相等, 波场 \vec{E}, \vec{B} 也就相同, 这个曲面叫作等相位面。显然满足 (8.1.9) 所定义的曲面为一平面, 其垂直于 \vec{k} , 故 (8.1.7) 所描述的波称为平面波。还可能将试解 (8.1.7) 写成其他形式, 如球面波或者是柱面波, 分别对应的等相位面为球面或者是柱面。



(2) 波长 λ 的定义为两个相位差为 2π 的等相位面之间的距离 (因为在第 2 个平面上, 场量经过一个周期的振动回到第 1 个平面上的值)。显然

$$k \cdot \lambda = 2\pi$$

即
$$k = \frac{2\pi}{\lambda} \quad (8.1.10)$$

\vec{k} 被称为波矢量。

(3) 波速 等相位面的传播速度被称为波的相速度。设 t 时刻等相位面在 r 处, $t + \Delta t$ 时刻该等相位面垂直于 k 运动到 $r + \Delta r$ 的位置, 则有

$$\vec{k} \cdot \vec{r} - \omega t + \varphi = \text{常数} = k \cdot (r + \Delta r) - \omega(t + \Delta t) + \varphi,$$

故相速度为

$$v_p = \frac{\Delta r}{\Delta t} = \omega/k, \quad (8.1.11)$$

或

$$v_p = 1/(\sqrt{\varepsilon} \cdot \sqrt{\mu}), \quad (8.1.12)$$

(8.1.12) 式即是平面电磁波传播的速度，它与介质的性质有关，真空中有 $\varepsilon = \varepsilon_0, \mu = \mu_0$ ，故 $v_p = 1/\sqrt{\varepsilon_0 \mu_0} = c$ 为光速，介质中的波速 $v_p = 1/(\sqrt{\varepsilon} \cdot \sqrt{\mu}) = c/(\sqrt{\varepsilon_r} \cdot \sqrt{\mu_r}) = c/n$ ，而 $n = \sqrt{\varepsilon_r \cdot \mu_r}$ 被定义为材料的折射率。

注：此处折射率的定义与常规课本上略有不同，但其实更基本，因为它对 ε, μ 分别大于、小于 0 四种情况均正确。关于 ε, μ 均小于 0 的情况我们在后面还会分析。

(4) **频率/周期** 相邻两次振动之间的时间为周期 T ，单位时间内的振动次数为频率 f 。在一个确定的位置处，场量随时间振荡， T 是两个波峰之间的时间差。容易求得： $\omega T = 2\pi \Rightarrow T = 2\pi/\omega$ 。则振动频率为 $f = \frac{1}{T} = \frac{\omega}{2\pi}$ 。经常把 $\omega = 2\pi f$ 称为**角（圆）频率**，把 f 称为**线频率**。

(5) 为了运算方便，常常把平面波写成复数形式，即

$$\begin{pmatrix} \vec{E}(\vec{r}, t) \\ \vec{B}(\vec{r}, t) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \vec{E}_0 \\ \vec{B}_0 \end{pmatrix} e^{i(\vec{k} \cdot \vec{r} - \omega t + \varphi)} \quad (8.1.13)$$

(8.1.13) 式仍然是波动方程的解，**但因为场量必须为实数**，我们应当只取其实部。然而写成复数形式对许多计算要简便很多，因此在实际运算时经常采用，但应当强调指出的是：**只有实场才是有物理意义的场，复场只是为了计算方便！**有时把常数因子 $e^{i\varphi}$ 并入振幅中，则

$$\begin{pmatrix} \vec{E}(\vec{r}, t) \\ \vec{B}(\vec{r}, t) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \vec{E}_0 \\ \vec{B}_0 \end{pmatrix} e^{i(\vec{k} \cdot \vec{r} - \omega t)} \quad (8.1.14)$$

注意，这时振幅 $\begin{pmatrix} \vec{E}_0 \\ \vec{B}_0 \end{pmatrix}$ 已是复数。反之，当电磁波的振幅是复数时，它表示电磁

波有相位因子。根据色散关系 (8.1.8) 可知, k 取正负均可。因此,

$$\vec{E} = \vec{E}_0 e^{i(-\vec{k}\cdot\vec{r}-\omega t)} \quad (8.1.15)$$

也是波动方程的解。非常容易可以证明, (8.1.15) 是电磁波沿反方向传播的解。

注: 你会发现 (8.1.15) 式与 $\vec{E} = \vec{E}_0 e^{i(\vec{k}\cdot\vec{r}+\omega t)}$ 给出一样的实部, 因而对应于完全一样的反向传播的电磁波。对波的时间变化项, 在物理 Community 中, 我们规定为 $e^{-i\omega t}$, 而 IEEE 的 Community 规定为 $e^{i\omega t}$ 。

(6) 因为 (8.1.3) 和 (8.1.5) 式是由麦克斯韦方程约化而来的, 约化过程中方程从一阶微分变成了二阶微分, 因此它对应的解未必全都是原始 Maxwell 方程的解。我们需要将所得的解 (8.1.13) 重新带回到原始 Maxwell 方程做检查。带回 Maxwell 方程组中的第 1, 3 两条方程, 我们发现场量必须满足

$$\vec{k} \cdot \vec{E}_0 = 0, \quad \vec{k} \cdot \vec{B}_0 = 0 \quad (8.1.16)$$

这表明, 电磁场振动的方向与传播方向 \vec{k} 相互垂直 (在等相面内), 亦即 - 电磁波是横波。同时带入方程

$$\nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}$$

得
$$\vec{k} \times \vec{E}_0 = \omega \vec{B}_0 \quad (8.1.17)$$

上式说明 \vec{E}, \vec{B} 间不独立。带入第四条方程 $\nabla \times \vec{H} = \epsilon \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}$ 可得到

$$\vec{k} \times \vec{H} = -\epsilon \omega \vec{E} \Rightarrow \vec{k} \times \vec{B}_0 = -\epsilon \mu \omega \vec{E}_0 \quad (8.1.18)$$

综合 (8.1.17) - (8.1.18) 得到结论: \vec{E}, \vec{B} 和 \vec{k} 组成右手定则, 且, E, B 之间的模量满足

$$\boxed{|E_0| = \omega |B_0| / k = v |B_0| = c |B_0|} \quad (8.1.19)$$

后面一个等式在真空中成立。进一步, 可以得到另一个很重要的关系式

$$\boxed{|E_0| = v \mu |H_0| = \frac{\mu}{\sqrt{\epsilon \mu}} |H_0| = \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} |H_0| = Z |H_0|} \quad (8.1.20)$$

其中 $Z = \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}}$ 称为阻抗, 具有电阻的量纲, 是一个非常重要的物理量。折射率和

阻抗是刻画电磁介质特性的最重要的 2 个量，他们各有各自不同的物理涵义，在确定电磁波的特性方面起着不同的作用。

(7) 平面波的**能流**

$$\vec{S}_p = \vec{E} \times \vec{H} \quad (8.1.21)$$

注意真实的场是 (8.1.7)，不能将复数场带入 (8.1.21) 式后再取实部，因为此运算是**非线性运算**。故 (8.17) 式中的 \vec{E}, \vec{H} 都应取实部之后再代入：

$$\vec{S}_p(\vec{r}, t) = \text{Re}(\vec{E}) \times \text{Re}(\vec{H}) \quad (8.1.22)$$

上式表示的是能流的瞬时值。当电磁场随时间变化时，通常瞬时值没有意义，更关心的对能流的**时间平均值**。对能流在一个周期内做时间平均，

$$\langle \vec{S}_p \rangle = \langle \text{Re} \vec{E} \times \text{Re} \vec{H} \rangle = \frac{1}{T} \int_0^T \vec{S}_p dt \quad (8.1.23)$$

利用公式

$$\langle \text{Re} \vec{E} \times \text{Re} \vec{H} \rangle = \frac{1}{2} \text{Re}(\vec{E} \times \vec{H}^*)$$

(证明见习题 8.1)，得到

$$\langle \vec{S}_p \rangle = \frac{1}{2} Z \cdot H_0^2 \hat{k} = \frac{1}{2Z} E_0^2 \hat{k} \quad (8.1.24)$$

同理，能量密度的时间平均值为

$$\bar{u}(\vec{r}) = \langle u(\vec{r}, t) \rangle = \left\langle \frac{1}{2} \varepsilon \vec{E} \cdot \vec{E} + \frac{1}{2} \mu \vec{H} \cdot \vec{H} \right\rangle = \frac{\varepsilon}{4} E_0^2 + \frac{\mu}{4} H_0^2 = \frac{\varepsilon}{2} E_0^2 \quad (8.1.25)$$

非常容易从 (8.1.25) 中证明 $\bar{u}_E = \frac{\varepsilon}{4} E_0^2 = \frac{\mu}{4} H_0^2 = \bar{u}_B$ ，亦即，**平面电磁波电场携带的能量和磁场携带的能量相等!** 把 (8.1.25) 和 (8.1.24) 式比较，则得

$$\vec{S}_p(\vec{r}) = \hat{k} \bar{u}(\vec{r}) \frac{1}{\varepsilon Z} = \hat{k} \bar{u}(\vec{r}) v = \bar{u}(\vec{r}) \vec{v} \quad (8.1.26)$$

(8.1.26) 式有着清晰的物理图像 —— 能流即为单位时间通过单位面积的能量，单位时间内电磁波传输 $l = v \times 1$ 的距离，因此单位时间内在体积为 $\Omega = l \times 1 = v \times 1 \times 1 = v$ 内的电磁波能量可以通过单位面积。故，**能流 = 能量 × 速度**。这与 **电流密度 = 电荷密度 × 速度** 的物理来源完全一致。**平面电磁波在非导电介质中传播的情况如图 8.1 所示。一个重要的特征是 E 与 B 为同相位变**

化的，即它们同时达到最大值，又同时达到最小值。

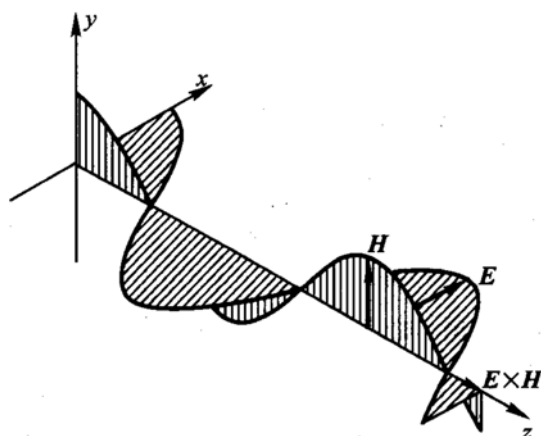


图 8.1

习题

P. 204, 8.1

补充题:

- (1) 证明 (8.1.25) 式以及平面电磁波的电场能和磁场能的时间平均值相等
- (2) 计算真空的阻抗值

思考题

- 尝试在球坐标/柱坐标下解波动方程 (8.1.3)