

上节课主要内容

$$\left\{ \begin{aligned} \oiint_S \vec{D} \cdot d\vec{S} &= \sum q_0 \\ \oint_L \vec{E} \cdot d\vec{l} &= -\iint_S \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot d\vec{S} \\ \oiint_S \vec{B} \cdot d\vec{S} &= 0 \\ \oint_L \vec{H} \cdot d\vec{l} &= \sum I_0 + \iint_S \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \cdot d\vec{S} \end{aligned} \right.$$

$$\left\{ \begin{aligned} \vec{B} &= \mu_0 \mu_r \vec{H} \\ \vec{D} &= \epsilon_0 \epsilon_r \vec{E} \\ \vec{j}_0 &= \sigma \vec{E} \end{aligned} \right.$$

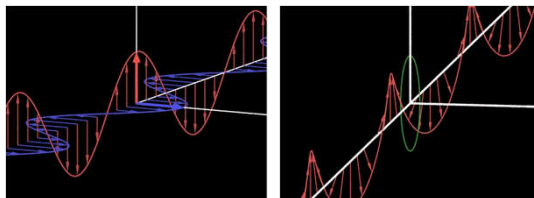
$$\vec{F} = q(\vec{E} + \vec{v} \times \vec{B})$$

$$\left\{ \begin{aligned} \nabla \cdot \vec{D} &= \rho_0 \\ \nabla \times \vec{E} &= -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \cdot \vec{B} &= 0 \\ \nabla \times \vec{H} &= \vec{j}_0 + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \end{aligned} \right.$$

$$\left\{ \begin{aligned} \vec{n} \cdot (\vec{D}_2 - \vec{D}_1) &= \sigma_0 \\ \vec{n} \times (\vec{E}_2 - \vec{E}_1) &= 0 \\ \vec{n} \cdot (\vec{B}_2 - \vec{B}_1) &= 0 \\ \vec{n} \times (\vec{H}_2 - \vec{H}_1) &= \vec{i}_0 \end{aligned} \right.$$

1

§ 8.4 平面电磁波



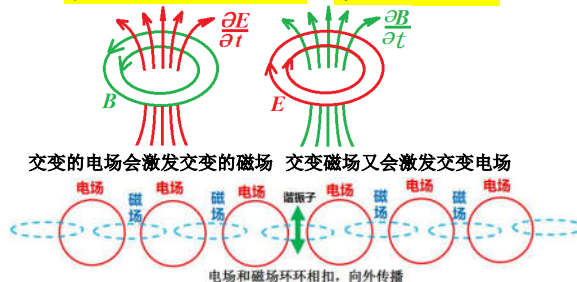
2

电磁波的预言和验证

- Maxwell位移电流假设的实质是：随时间变化的电场和电流一样能激发磁场，这里的电流包括传导电流、极化电流和磁化电流。
- 涡旋电场假设的实质是：随时间变化的磁场会激发电场。
- 这两个假设相结合，就自然得出电磁场在空间中传播的结论，即导致电磁波的理论预言，这就是Maxwell的第一个预言。
- 该预言的实验证明，将间接为这两个假设提供有力的证据。

3

$$\left\{ \begin{aligned} \oint_L \vec{E} \cdot d\vec{l} &= -\iint_S \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot d\vec{S} \\ \oint_L \vec{H} \cdot d\vec{l} &= \sum I_0 + \iint_S \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \cdot d\vec{S} \end{aligned} \right. \quad \left\{ \begin{aligned} \nabla \times \vec{E} &= -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \times \vec{H} &= \vec{j}_0 + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \end{aligned} \right.$$



4

- 1864年12月8日，Maxwell 在英国皇家学会宣读了他的论文《电磁场的动力学理论》，导出了电磁场的波动方程，得到电磁波的传播速度等于光速，从而推论光是电磁波的一种形式，揭示了光现象和电磁现象之间的联系。在这篇论文中用醒目的斜体字写道：“我们不可避免地推论，光是媒介中起源于电磁现象的横波”。
- 1887年，德国物理学家赫兹用实验验证了电磁波的存在，证实了Maxwell的第一个预言。

5

§ 8.4.1 真空中自由空间的电磁波

- 对自由和无界真空，且 $\rho_0=0, j_0=0$ ，则：

$$\left\{ \begin{aligned} \nabla \cdot \vec{D} &= \rho_0 \\ \nabla \times \vec{E} &= -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \cdot \vec{B} &= 0 \\ \nabla \times \vec{H} &= \vec{j}_0 + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \end{aligned} \right. \rightarrow \left\{ \begin{aligned} \nabla \cdot \vec{D} &= 0 \\ \nabla \times \vec{E} &= -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \cdot \vec{B} &= 0 \\ \nabla \times \vec{H} &= \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \end{aligned} \right. \quad \begin{aligned} \epsilon_r &= 1, \mu_r = 1 \\ \vec{D} &= \epsilon_0 \vec{E} \\ \vec{B} &= \mu_0 \vec{H} \end{aligned}$$

$$\nabla \times \vec{B} = \mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}$$

6

$$\nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \quad \nabla \times (\nabla \times \vec{E}) = -\nabla \times \left(\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \right) = -\frac{\partial}{\partial t} (\nabla \times \vec{B}) = -\mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2}$$

$$\therefore \nabla \times (\nabla \times \vec{E}) = \nabla (\nabla \cdot \vec{E}) - \nabla^2 \vec{E} = -\nabla^2 \vec{E}$$

$$\frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} - \frac{1}{\epsilon_0 \mu_0} \nabla^2 \vec{E} = 0 \quad \therefore \nabla^2 \vec{E} - \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} = 0$$

同理 $\frac{\partial^2 \vec{B}}{\partial t^2} - \frac{1}{\epsilon_0 \mu_0} \nabla^2 \vec{B} = 0$

令 $v = \frac{1}{\sqrt{\epsilon_0 \mu_0}} = 2.997 \times 10^8 \text{ m/s} = c$

正是光在真空中的传播速度!

$$\begin{cases} \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} - c^2 \nabla^2 \vec{E} = 0 \\ \frac{\partial^2 \vec{B}}{\partial t^2} - c^2 \nabla^2 \vec{B} = 0 \end{cases}$$

自由空间中电场和磁场的运动方程!

$$\vec{E}(x, y, z, t) \quad \vec{B}(x, y, z, t)$$

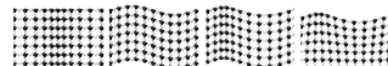
对任意量 ψ $\frac{\partial^2 \psi}{\partial t^2} - c^2 \nabla^2 \psi = 0$ 是一个波动方程

因此, 随时间变化的电场和磁场是以波的形式传播的, 这就是电磁波的传播方程

一维波动方程 $\frac{\partial^2 \psi}{\partial t^2} - c^2 \frac{\partial^2 \psi}{\partial x^2} = 0$ $c = \frac{\omega}{k}$

其解为 $\psi(x, t) = Ae^{ikx - i\omega t} + Be^{ikx + i\omega t}$ $k = \frac{2\pi}{\lambda}$

平面波: $= Ae^{ik(x-ct)} + Be^{ik(x+ct)}$ k : 波矢



$$\frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} - c^2 \nabla^2 \vec{E} = 0 \quad \frac{\partial^2 \vec{B}}{\partial t^2} - c^2 \nabla^2 \vec{B} = 0$$

- 电场和磁场间的相互耦合关系导致了电磁波的存在。
- 电磁波在真空中以光速传播, 光是电磁波。这是 Maxwell 做出的第二个成功预言:
- 与机械波不同的是, 电磁波是电磁场振荡的传播, 它不需要介质, 在真空中同样可以传播。这一点是不可思议的。
- 认识到电磁场的物质性后, 人们最终抛弃了以太假设, 接受了电磁场也是客观存在的物质的结论。

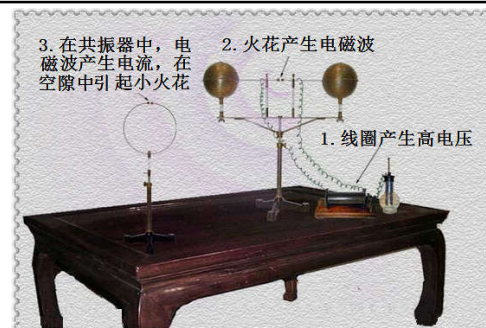
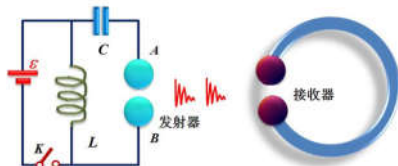
§ 8.4.2 赫兹实验



- 赫兹(H. Hertz, 1857-1894), 德国物理学家, 于1888年1月21日, 他完成了著名论文《论电动力学作用的传播速度》, 这一天被人们定为实验证实电磁波存在的纪念日。
- 同年发表的《论电力辐射》及后来的两篇续篇, 标志着赫兹对电磁波探索的成功完成, 也标志着无线电、电视和雷达发展的起点。
- 1894年赫兹因病去世, 年仅37岁, 为纪念他在电磁波方面的成就, 频率的国际单位制单位赫兹(Hz)就是以他的名字命名的。

- 赫兹根据电容器经由电火花隙会产生振荡原理, 设计了一套电磁波发生器: 感应线圈的两端接在产生器的二铜棒上, 当充电到一定程度时, A、B之间的间隙被火花击穿, 电荷经由电火花隙在黄铜球A、B之间震荡, 相当于一个震荡的谐振子, 频率高达 10^8 - 10^9 Hz。

- 赫兹又设计了一简单的检波器来探测此电磁波: 将一小段导线弯成圆形, 线的两端点间留有小电火花隙。电磁波应在此小线圈上产生感应电压, 从而在间隙处产生火花。



赫兹坐在一暗室内, 检波器距振荡器10米远, 通过调节检波器的方向和间隙大小, 发现检波器的电火花隙间确有小火花产生。

- 赫兹在暗室远端的墙壁上覆盖一个可反射电波的锌板，入射波与反射波重叠应产生驻波，他以检波器在距振荡器不同距离处侦测加以证实。
- 赫兹先求出振荡器的频率，又以检波器量得驻波的波长，二者乘积即电磁波的传播速度。正如麦克斯韦预测的一样，电磁波传播的速度等于光速。
- 赫兹的实验实现了电磁波的发射和接收，成功验证了麦克斯韦电磁理论关于电磁波的预言。
- 赫兹在实验时曾指出，电磁波可以被反射、折射和如同可见光、热波一样的被偏振，明确指出光是一种电磁现象。

13

§ 8.4.3 平面电磁波的性质

对均匀各向同性介质，且 $\rho_0=0$, $j_0=0$ 时

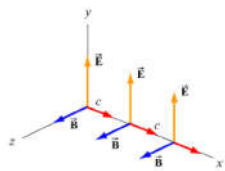
$$\begin{cases} \nabla \cdot \vec{D} = \rho_0 \\ \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \cdot \vec{B} = 0 \\ \nabla \times \vec{H} = \vec{j}_0 + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \end{cases} \rightarrow \begin{cases} \nabla \cdot \vec{E} = 0, \nabla \cdot \vec{H} = 0 \\ \nabla \times \vec{E} = -\mu_0 \mu_r \frac{\partial \vec{H}}{\partial t} \\ \nabla \times \vec{H} = \varepsilon_0 \varepsilon_r \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \end{cases} \quad \begin{cases} \vec{D} = \varepsilon_0 \varepsilon_r \vec{E} \\ \vec{B} = \mu_0 \mu_r \vec{H} \end{cases}$$

定态平面电磁波解可表示为复数形式：
 $\vec{E} = \vec{E}_0 e^{-i(\omega t - \vec{k} \cdot \vec{r})}$
 $\vec{H} = \vec{H}_0 e^{-i(\omega t - \vec{k} \cdot \vec{r})}$
 \vec{k} 为波矢，方向为波的传播方向

$$\begin{cases} \vec{k} \cdot \vec{E} = 0, \vec{k} \cdot \vec{H} = 0 \\ \vec{k} \times \vec{E} = \mu_0 \mu_r \omega \vec{H} \\ \vec{k} \times \vec{H} = -\varepsilon_0 \varepsilon_r \omega \vec{E} \end{cases}$$

$$k = \frac{2\pi}{\lambda}, \quad \nabla = i\vec{k}, \quad \frac{\partial}{\partial t} = -i\omega$$

14

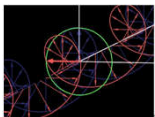
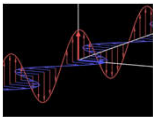


$$\begin{cases} \vec{k} \cdot \vec{E} = 0, \vec{k} \cdot \vec{H} = 0 \\ \vec{k} \times \vec{E} = \mu_0 \mu_r \omega \vec{H} \\ \vec{k} \times \vec{H} = -\varepsilon_0 \varepsilon_r \omega \vec{E} \end{cases}$$

$$\vec{k} \perp \vec{E}, \vec{k} \perp \vec{H}, \vec{E} \perp \vec{H}$$

横波：振动方向与传播方向垂直
纵波：振动方向与传播方向平行

电磁波为横波



E, H, k 三个矢量构成一个右手螺旋系

15

两边用 $\vec{k} \times$

$$\vec{k} \times \vec{E} = \mu_0 \mu_r \omega \vec{H} \rightarrow \vec{k} \times (\vec{k} \times \vec{E}) = \mu_0 \mu_r \omega \vec{k} \times \vec{H}$$

$$\vec{k} \times (\vec{k} \times \vec{E}) = \vec{k}(\vec{k} \cdot \vec{E}) - k^2 \vec{E}$$

$$\vec{k}(\vec{k} \cdot \vec{E}) - k^2 \vec{E} = \mu_0 \mu_r \omega \vec{k} \times \vec{H}$$

$$\vec{k} \cdot \vec{E} = 0$$

$$-k^2 \vec{E} = \mu_0 \mu_r \omega \vec{k} \times \vec{H}$$

$$\vec{k} \times \vec{H} = -\frac{k^2}{\mu_0 \mu_r \omega} \vec{E} \quad \left\{ \begin{aligned} &\left(\varepsilon_0 \varepsilon_r \omega - \frac{k^2}{\mu_0 \mu_r} \right) \vec{E} = 0 \\ &\vec{k} \times \vec{H} = -\varepsilon_0 \varepsilon_r \omega \vec{E} \end{aligned} \right.$$

前面已有

16

该方程有非零解的条件是 E 前面的系数等于 0

$$\frac{\omega}{k} = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon_0 \varepsilon_r \mu_0 \mu_r}} = \frac{c}{\sqrt{\varepsilon_r \mu_r}} = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon_0 \varepsilon_r \mu_0 \mu_r}} \quad c = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon_0 \mu_0}}$$

$$\because \vec{k} \times \vec{E} = \mu_0 \mu_r \omega \vec{H} \text{ 又 } \vec{k} \perp \vec{E} \quad \text{模为:} \quad kE = \mu_0 \mu_r \omega H$$

$$\sqrt{\varepsilon_0 \varepsilon_r \mu_0 \mu_r} E = \mu_0 \mu_r H \quad \leftarrow \quad \frac{\omega}{k} = \frac{E}{\mu_0 \mu_r H}$$

电磁波的振幅 E_0 和 H_0 满足关系： $\sqrt{\varepsilon_0 \varepsilon_r} E_0 = \sqrt{\mu_0 \mu_r} H_0$

$$\frac{E_0}{H_0} = \sqrt{\frac{\mu_0 \mu_r}{\varepsilon_0 \varepsilon_r}} \quad \text{或} \quad \frac{E_0}{B_0} = \sqrt{\frac{1}{\varepsilon_0 \varepsilon_r \mu_0 \mu_r}}$$

17

在真空中有： $\frac{E_0}{B_0} = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon_0 \mu_0}} = c$

介质中： $\frac{E_0}{B_0} = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon_0 \varepsilon_r \mu_0 \mu_r}} = \frac{c}{n}$
 $n = \sqrt{\varepsilon_r \mu_r}$ 为介质的折射率

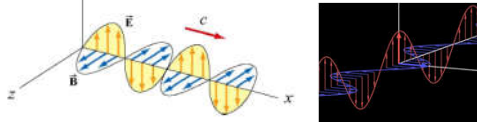
电磁波传播速度 v ： $v = \frac{\omega}{k} = \frac{c}{\sqrt{\varepsilon_r \mu_r}} = \frac{c}{n}$

电场强度与磁感应强度的振幅之比为电磁波传播速度 v 。

18

电磁波的性质概括为以下几点:

- (1) 电磁波是横波, 因为 $\vec{k} \perp \vec{E}, \vec{k} \perp \vec{H}$
- (2) 电场强度与磁场相垂直, 且 E, H, k 三个矢量构成一个右手螺旋系。
- (3) E 与 B 的幅度成比例 $\frac{E_0}{B_0} = \frac{c}{n}$
- (4) 传播速度为: $v = \frac{\omega}{k} = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_r \mu_r}} = \frac{c}{n}, n = \sqrt{\epsilon_r \mu_r}$



19

§ 8.4.4 电磁波在导体中的传播

导体的基本特性是导体内无自由电荷积累, 即

$$\rho_0 = 0, \vec{j} = \sigma \vec{E}$$

$$\begin{cases} \nabla \cdot \vec{D} = \rho_0 \\ \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \cdot \vec{B} = 0 \\ \nabla \times \vec{H} = \vec{j}_0 + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \end{cases} \rightarrow \begin{cases} \nabla \cdot \vec{D} = 0 \\ \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \cdot \vec{B} = 0 \\ \nabla \times \vec{H} = \sigma \vec{E} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \end{cases}$$

20

对 $\nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}$ 两边用 $\nabla \times$

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

$$\nabla \times (\nabla \times \vec{E}) = -\nabla^2 \vec{E} \quad \nabla \times \vec{H} = \sigma \vec{E} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}$$

$$\nabla^2 \vec{E} = \mu \sigma \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} + \epsilon \mu \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} \quad \begin{matrix} \mu = \mu_0 \mu_r \\ \epsilon = \epsilon_0 \epsilon_r \end{matrix}$$

21

类似地, 对 $\nabla \times \vec{H} = \sigma \vec{E} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}$ 两边用 $\nabla \times$

$$\nabla \times (\nabla \times \vec{H}) = \nabla \times \left(\sigma \vec{E} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \right)$$

$$\nabla \times (\nabla \times \vec{H}) = -\nabla^2 \vec{H} = -\frac{1}{\mu} \nabla^2 \vec{B} \quad \begin{matrix} \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \times \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} = \frac{\partial (\nabla \times \vec{D})}{\partial t} = -\epsilon \frac{\partial^2 \vec{B}}{\partial t^2} \end{matrix}$$

$$\nabla^2 \vec{B} = \mu \sigma \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} + \epsilon \mu \frac{\partial^2 \vec{B}}{\partial t^2}$$

22

$$\therefore \begin{cases} \nabla^2 \vec{E} - \mu \sigma \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} - \epsilon \mu \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} = 0 \\ \nabla^2 \vec{B} - \mu \sigma \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} - \epsilon \mu \frac{\partial^2 \vec{B}}{\partial t^2} = 0 \end{cases}$$

\vec{E} 和 \vec{B} 满足的相同波动方程, 该方程的标量形式为:

$$\nabla^2 \psi - \mu \epsilon \frac{\partial^2 \psi}{\partial t^2} - \mu \sigma \frac{\partial \psi}{\partial t} = 0$$

阻尼项

23

如果只考虑一维沿 z 方向传播的电磁波, 即

$$\frac{\partial^2 \psi}{\partial z^2} - \mu \epsilon \frac{\partial^2 \psi}{\partial t^2} - \mu \sigma \frac{\partial \psi}{\partial t} = 0$$

其解为: $\psi(z, t) = \psi_0 e^{-\beta z} e^{i(\alpha z - \omega t)} = \psi_0 e^{(i\alpha - \beta)z - i\omega t}$

代入上式得 $(i\alpha - \beta)^2 - \mu \epsilon (-i\omega)^2 - \mu \sigma (-i\omega) = 0$

系数 α 和 β 满足:

$$\begin{cases} \alpha^2 - \beta^2 = \omega^2 \mu \epsilon \\ 2\alpha\beta = \omega \mu \sigma \end{cases} \rightarrow \begin{cases} \alpha = \omega \sqrt{\frac{\mu \epsilon}{2}} \left[\sqrt{1 + \left(\frac{\sigma}{\omega \epsilon} \right)^2} + 1 \right]^{1/2} \\ \beta = \omega \sqrt{\frac{\mu \epsilon}{2}} \left[\sqrt{1 + \left(\frac{\sigma}{\omega \epsilon} \right)^2} - 1 \right]^{1/2} \end{cases}$$

24

对良导体有: $\frac{\sigma}{\omega\epsilon} \gg 1$ 因此 $\alpha \approx \beta = \sqrt{\frac{\omega\mu\sigma}{2}}$

电磁波在导体中波幅降为 $1/e$ 的深度称穿透深度 δ , 即

$$\delta = \frac{1}{\beta} = \sqrt{\frac{2}{\omega\mu\sigma}} = \sqrt{\frac{1}{\pi f \mu \sigma}} \quad \omega = 2\pi f$$

$$f \uparrow \mu \uparrow \sigma \uparrow \Rightarrow \delta \downarrow$$

对铜导体, $f=50\text{Hz}$ 的电磁波, 其穿透深度为 $\delta=0.9\text{mm}$, 可见电磁波很难在导体中传播。

导体腔依然可用来进行电磁屏蔽!

25

$$\psi(z, t) = \psi_0 e^{(i\alpha - \beta)z - i\omega t}$$

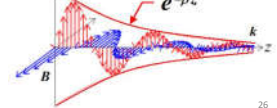
相移常数 α : 沿 k 方向的相移常数, 表示单位长度上的相移变化, 单位是: rad/m

$$\text{波传播的相速度 } v: v = \frac{\omega}{\alpha} = \sqrt{\frac{2}{\mu\epsilon}} \left[\sqrt{1 + \left(\frac{\sigma}{\omega\epsilon}\right)^2} + 1 \right]^{-1/2}$$

(1) 电磁波在导体中传播是要损耗的, 但 E 、 B 和 k 矢量仍满足正交关系。

(2) 导体中的电磁波是一衰减色散波。

(3) 电场和磁场强度在任何时刻、任何地点不再同相, 每一组正交分量之比不再等于波阻抗。



26

【例55】证明良导体内无自由电荷

【证明】 $\nabla \cdot \vec{D} = \rho$ $\epsilon \nabla \cdot \vec{E} = \rho$ $\vec{E} = \vec{j} / \sigma$

$$\nabla \cdot \vec{j} = \frac{\sigma}{\epsilon} \rho$$

$$\nabla \cdot \vec{j} + \frac{\partial \rho}{\partial t} = 0$$

$$\frac{\partial \rho}{\partial t} = -\frac{\sigma}{\epsilon} \rho$$

$$\rho|_{t=0} = \rho_0$$

$$\rho(t) = \rho_0 e^{-\frac{\sigma}{\epsilon} t} = \rho_0 e^{-t/\tau}$$

$$\tau = \frac{\epsilon}{\sigma}, (10^{-17} \text{ s}) \quad T = \frac{2\pi}{\omega}$$

当 $\frac{t}{\tau} \gg 1$ 即 $\frac{\sigma}{\epsilon\omega} \gg 1$ 为良导体 $\rightarrow \rho(t) = 0$

即良导体内无自由电荷积累

定态波动方程

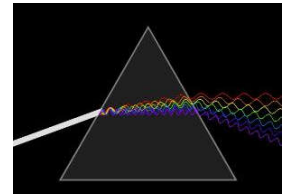
无线电波在介质中传播时, 如果该介质的介电常数 ϵ 或磁导率 μ 与频率 ω 无关, 波的传播速度也与频率无关, 这种介质称为非色散介质;

与此相反, 如果介质的 ϵ 或传播速度 v 与频率有关, 则称为色散介质

介质色散时

$$\vec{D}(\omega, r) = \epsilon(\omega) \vec{E}(r)$$

$$\vec{B}(\omega, r) = \mu(\omega) \vec{H}(r)$$



单色波(频率单一, 传播方向一定)

$$\begin{cases} \vec{E}(r, t) = \vec{E}(r) e^{-i\omega t} \\ \vec{B}(r, t) = \vec{B}(r) e^{-i\omega t} \end{cases}$$

$$\frac{\partial \vec{D}(r, t)}{\partial t} = \epsilon \frac{\partial \vec{E}(r, t)}{\partial t} = -i\omega \epsilon \vec{E}(r) e^{-i\omega t} = -i\omega \epsilon \vec{E}(r, t)$$

$$\frac{\partial \vec{B}(r, t)}{\partial t} = -i\omega \vec{B}(r) e^{-i\omega t} = -i\omega \vec{B}(r, t) = -i\omega \mu \vec{H}(r, t)$$

$$\begin{cases} \nabla \cdot \vec{D} = \rho_0 \\ \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \cdot \vec{B} = 0 \\ \nabla \times \vec{H} = \vec{j}_0 + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \end{cases} \xrightarrow{j_0=0, \rho_0=0} \begin{cases} \nabla \cdot \vec{E} = 0 \\ \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} = i\omega \mu \vec{H} \\ \nabla \cdot \vec{H} = 0 \\ \nabla \times \vec{H} = -i\omega \epsilon \vec{E} \end{cases}$$

29

$$\begin{cases} \nabla \cdot \vec{E} = 0 \\ \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} = i\omega \mu \vec{H} \\ \nabla \cdot \vec{H} = 0 \\ \nabla \times \vec{H} = -i\omega \epsilon \vec{E} \end{cases} \quad \nabla \times (\nabla \times \vec{E}) = i\omega \mu \nabla \times \vec{H} = \omega^2 \mu \epsilon \vec{E}$$

$$\nabla \times (\nabla \times \vec{E}) = \nabla (\nabla \cdot \vec{E}) - \nabla^2 \vec{E} = -\nabla^2 \vec{E}$$

令 $k = \omega \sqrt{\mu \epsilon}$

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

再由

$$\nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} = i\omega \mu \vec{H}$$

$$\vec{H} = -\frac{i}{\omega \mu} \nabla \times \vec{E} \rightarrow \vec{B} = \mu \vec{H} = -\frac{i}{\omega} \nabla \times \vec{E}$$

30

即单色波下麦克斯韦方程组改写为:

$$\begin{cases} \nabla^2 \vec{E} + k^2 \vec{E} = 0 \\ \nabla \cdot \vec{E} = 0 \\ \vec{B} = -\frac{i}{\omega} \nabla \times \vec{E} \end{cases} \quad \text{类似地可得} \quad \begin{cases} \nabla^2 \vec{B} + k^2 \vec{B} = 0 \\ \nabla \cdot \vec{B} = 0 \\ \vec{E} = \frac{i}{\omega \mu \epsilon} \nabla \times \vec{B} \end{cases}$$

$$k = \omega \sqrt{\mu \epsilon}$$

31

电磁波辐射

1. 计算辐射场磁矢势的一般公式

设电荷、电流分布为 $J(\vec{x}', t) = J(\vec{x}') e^{-i\omega t}$
 $\rho(\vec{x}', t) = \rho(\vec{x}') e^{-i\omega t}$

电磁作用具有一定的传播速度, 某点 x 在某时刻 t 的场值, 决定于较早时刻 $t-r/c$ 的电荷、电流分布。场点 x 的势, 时间上总是落后于激发它的源, 因而叫做推迟势。

变化电流分布 $J(x, t)$ 激发的磁矢势为

$$\vec{A}(\vec{x}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \iiint_V \frac{J(\vec{x}') e^{ikr}}{r} dV'$$

$$k = \omega / c$$

$$\vec{A}(\vec{x}, t) = \vec{A}(\vec{x}) e^{-i\omega t}$$

32

$$\vec{B}(\vec{x}, t) = \nabla \times \vec{A}(\vec{x}, t)$$

$$\vec{A}(\vec{x}, t) = \vec{A}(\vec{x}) e^{-i\omega t}$$

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

由磁矢势可推出磁场

$$\text{由 } \nabla \times \vec{B} = \mu_0 \vec{J} + \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}$$

$\vec{J} = 0$ 的区域

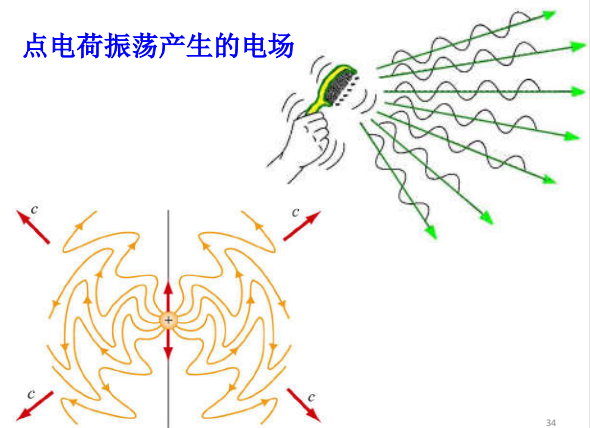
$$\vec{E}(\vec{x}, t) = \frac{ic}{k} \nabla \times \vec{B}(\vec{x}, t)$$

电场和磁场都是时谐的电磁场

$$\begin{aligned} \frac{\partial}{\partial t} &= -i\omega \\ \frac{\omega}{k} &= \frac{c}{\sqrt{\epsilon_r \mu_r}} \\ c &= \frac{1}{\sqrt{\epsilon_0 \mu_0}} \end{aligned}$$

33

点电荷振荡产生的电场



34

2. 偶极辐射

$$\vec{p} = \iiint \vec{x}' \rho(\vec{x}', t) dV' \quad \dot{\vec{p}} = \frac{dp}{dt} = \iiint J(\vec{x}', t) dV'$$

用电偶极矩 \vec{p} 表示偶极辐射的矢势

$$\vec{A}(\vec{x}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \iiint_V \frac{J(\vec{x}') e^{ikr}}{r} dV' = \frac{\mu_0 e^{ikr}}{4\pi r} \dot{\vec{p}}$$

近场区: $r \ll l$

远场区: $r \gg l$

$$\begin{cases} \vec{E} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0 r^3} [3\vec{e}_r (\vec{p} \cdot \vec{e}_r) - \vec{p}] \\ \vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi r^2} [\vec{p}] \times \vec{e}_r \end{cases}$$

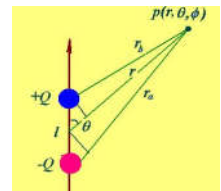
$$\begin{cases} \vec{E} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0 c^2 r} \vec{e}_r \times (\vec{e}_r \times \ddot{\vec{p}}) \\ \vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi cr} \vec{e}_r \times \ddot{\vec{p}} \end{cases}$$

35

赫兹振子

$$\vec{p} = Q_0 l e^{-i\omega(t-\frac{r}{c})} \vec{e}_z$$

$$\ddot{\vec{p}} = -\omega^2 Q_0 l e^{-i\omega(t-\frac{r}{c})} \vec{e}_z$$



远场区赫兹振子电场和磁场随时间的变化

$$\begin{cases} \vec{E} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0 c^2 r} \vec{e}_r \times (\vec{e}_r \times \ddot{\vec{p}}) \\ \vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi cr} \vec{e}_r \times \ddot{\vec{p}} \end{cases} \rightarrow \begin{cases} \vec{E}(r, t) = -\frac{\omega^2 l Q_0}{4\pi\epsilon_0 c^2 r} \sin \theta e^{-i\omega(t-\frac{r}{c})} \vec{e}_\theta \\ \vec{B}(r, t) = -\frac{\mu_0 \omega^2 l Q_0}{4\pi cr} \sin \theta e^{-i\omega(t-\frac{r}{c})} \vec{e}_\phi \end{cases}$$

36

辐射能流、角分布和辐射功率

赫兹振子的电场和磁场

$$\vec{E}(r,t) = -\frac{\omega^2 l Q_0}{4\pi\epsilon_0 c^2 r} \sin\theta e^{-i\omega(t-\frac{r}{c})} \vec{e}_\theta$$

$$\vec{B}(r,t) = -\frac{\mu_0 \omega^2 l Q_0}{4\pi c r} \sin\theta e^{-i\omega(t-\frac{r}{c})} \vec{e}_\phi$$

能流密度矢量(坡印亭矢量) $\vec{S} = \vec{E} \times \vec{H}$

$$\vec{S} = \frac{1}{2} \text{Re}(\vec{E}^* \times \vec{H}) = \frac{|\vec{p}|^2}{32\pi^2 \epsilon_0 c^3 r^2} \sin^2 \theta \vec{n} = \frac{\omega^4 p_0^2}{32\pi^2 \epsilon_0 c^3 r^2} \sin^2 \theta \vec{n}$$

平均能流密度矢量(辐射能流的平均值)

37

$$\vec{S} = \frac{\omega^4 p_0^2}{32\pi^2 \epsilon_0 c^3 r^2} \sin^2 \theta \vec{n}$$

(1) 与 r^2 成反比 $\vec{S} \propto 1/r^2$

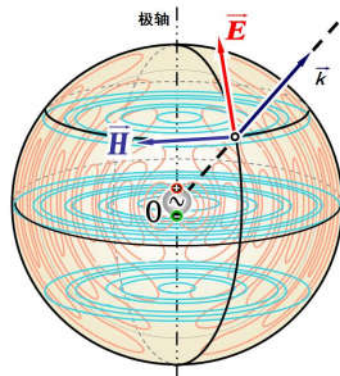
(2) 发射能量具有很强的方向性 $\vec{S} \propto \sin^2 \theta$

电偶极矩横断面 $\theta = \pi/2$, 辐射最强
电偶极矩横断面 $\theta = 0, \pi$, 没有辐射

这是为什么赫兹在暗室中需要调节检波器的方向来探测电磁波



38



偶极辐射产生的球面波示意图

总辐射功率

$$P = \oint |\vec{S}| r^2 d\Omega$$

$$= \frac{\omega^4 p_0^2}{32\pi^2 \epsilon_0 c^3} \oint \sin^2 \theta d\Omega$$

$$= \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\omega^4 p_0^2}{3c^3}$$

特点:

$$P \propto \omega^4$$

振子频率变高, 辐射功率迅速增大

40

原则上, 任意一个 **LC 共振电路** 都可以作为发射电磁波的**振源**, 只需不断地供给能量。

通常的 **LC** 振荡电路的辐射效率很低, 因为:

- (1) **绝大部分电场和磁场能量集中在 LC 电路内部**, 在 L 、 C 元件上交替传递和转换, 无法脱离电路向外辐射;
- (2) 电磁波在单位时间内**辐射的能量正比于频率的 4 次方**, 只有频率足够高, 才能把电磁能量有效地发射出去。 $P \propto \omega^4$

41

LC 电路的固有振荡频率为:

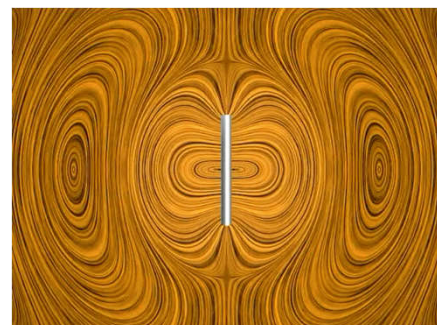
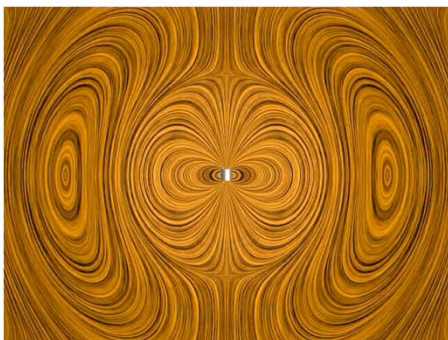
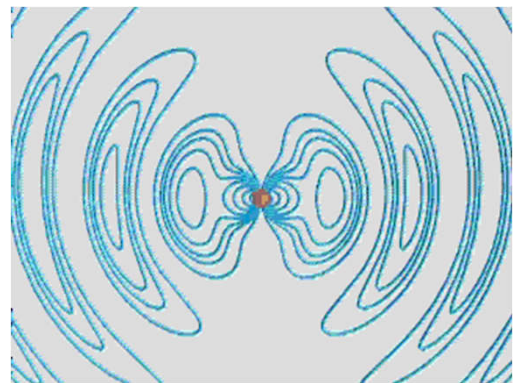
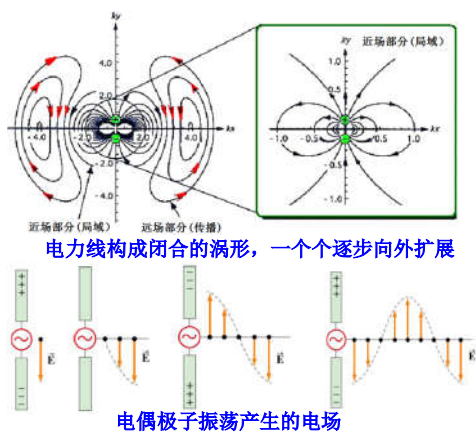
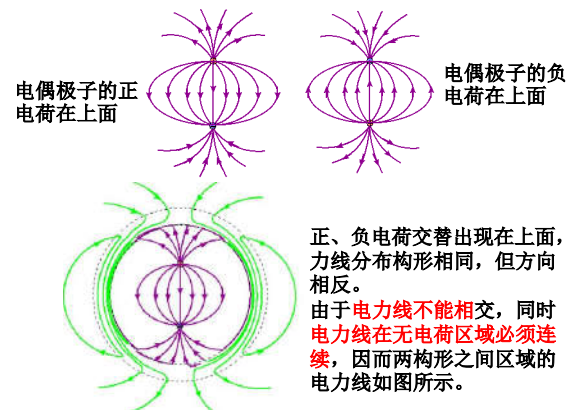
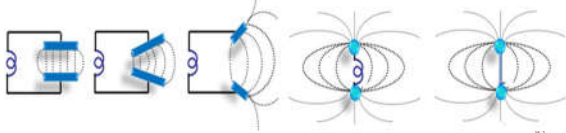
$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \quad f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

对一般 **LC** 来说, f_0 很低, 为了有效地把能量发送出去, 应**尽量减小 L 和 C 的值**, 来提高 f_0 。

另一方面, 为提高辐射效率, 必须使 **LC 电路尽量开放**, 使电场和磁场能脱离电路, 向外辐射。

42

- 将电容器极板的距离逐渐增大，同时把自感线圈 L 逐渐拉开，最后变成一条直线。
- 电路变成直线时，电场和磁场就向空间散开，且电路中的 L 、 C 都很小，因而振荡频率高，可获得高辐射效率。
- 电路变成直线时形成的直线振荡电路，电流在其中来回流动，两端出现**正、负交替的等量异号电荷**，这样的电路称作**振荡电偶极子**，或叫**偶极振子**。它已适合做发射电磁波的有效振源了。



作业：8.19, 8.20