

ELEYANG DESIGN

*La Vita E Bella*





Keywords 关键词	Notes 笔记	Review 复习记录
<p><b>§. 库仑定律</b></p>	<p>&gt; [库仑定律] <math>f_{12} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q_1 q_2}{r_{12}^2} \hat{r}_{12}</math> 其中 <math>f_{12}</math> 表示 <math>q_1</math> 对 <math>q_2</math> 的作用力 <math>\hat{r}_{12}</math> 表示由 <math>q_1</math> 指向 <math>q_2</math> 的单位矢量  <math>\epsilon_0</math> 真空介电常数 <math>\epsilon_0 = 8.85 \times 10^{-12} \text{ C}^2 / (\text{N} \cdot \text{m}^2)</math> <math>k = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} = 8.99 \times 10^9 \text{ N} \cdot \text{m}^2 / \text{C}^2</math></p> <p>[电力叠加原理] <math>\vec{F} = \int d\vec{F} = \frac{q_0}{4\pi\epsilon_0} \int \frac{dq}{r^2} \hat{r} = \frac{q_0}{4\pi\epsilon_0} \sum \frac{q_i}{r_i^2} \hat{r}_i</math>          其中 <math>r_i(r_i)</math> 分别为 <math>q_i(dq)</math> 与 <math>q_0</math> 距离 <math>\hat{r}_i(\hat{r})</math> 径向单位矢量</p> <p>综上, 电力的基本特征是: 平方反比律, 与电量成正比, 径向性与球对称性, 可叠加性</p> <p>&gt; [库仑定律成立条件] 静止, 两电荷相对静止, 且相对于观察者静止</p> <p>&gt; [电荷守恒定律 &amp; 电荷的量子化]          电荷只能取整, 不能任意连续, 且物质电量只能是电子电量的整数倍</p> <p>补充内容: ① [夸克模型] 夸克分为上夸克 “上夸克” 带等量异号相反的电荷:          上 (up) 夸克 下 (down) 夸克 奇异 (strange) 夸克  <math>\frac{2}{3}e</math> <math>-\frac{1}{3}e</math> <math>-\frac{1}{3}e</math></p> <p>② 有电荷就有质量, 零静止质量的粒子只能是中性</p>	
<p><b>§. 电场</b></p>	<p>&gt; [电场与场源] 点电荷用观点以:          电荷 <math>\longleftrightarrow</math> 电场 <math>\longleftrightarrow</math> 电荷          电场强度矢量 <math>E</math> (均质): <math>E = \frac{F}{q_0}</math> <math>q_0</math>: 试探电荷          点电荷场强: <math>E = \frac{F}{q_0} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q}{r^2}</math></p> <p>&gt; [场强叠加原理] <math>E = \int dE = \frac{dq}{4\pi\epsilon_0} \int \frac{\hat{r}}{r^2}</math></p> <p>电荷线子由两个等量异号点电荷 <math>\pm q</math> 构成 <math>-q \rightarrow +q</math> 径矢称为 <math>L</math> <math>p = qL</math> 称电偶极矩 (电矩)</p>	
<p><b>§. 静电场高斯定理</b></p>	<p>&gt; [电场线] 几种带电体静电场线</p>  <p>对于稳定分布静电场, 若在假想流体的源头和聚敛流体的汇, 那么相应流管线称为有头有尾而不成闭合 “源流”          反之, 假如无源也无汇, 称为 “无源” 流管流管形成 “涡旋”, 那么相应流管线称为首尾相接无头无尾的 “有旋” 反之, 流管无旋线, 称为 “无旋”</p> <p>&gt; [通量与环流]          [def] 通量, 即流量 <math>Q = \oint_S \vec{v} \cdot d\vec{s}</math> 若 有源, 作一个包围源头/汇的闭合曲面 <math>\oint_S \vec{v} \cdot d\vec{s} = Q</math>          且 <math>\oint_S \vec{v} \cdot d\vec{s} = 0</math>          [def] 环流, 即环量 <math>G = \oint_L \vec{v} \cdot d\vec{l}</math> 若 有旋, 沿闭合流管线 <math>\oint_L \vec{v} \cdot d\vec{l} \neq 0</math>          且 <math>\oint_L \vec{v} \cdot d\vec{l} = 0</math></p>	

1

2

3

4

5

6

7

8

9

10

11

12

13

14

15

16

17

18

19

20

21

22

23

24

## ▶【高斯定理】

电通量: 通过  $dS$  的电通量  $d\Phi_e = E \cdot dS \cos\theta$  ( $E$  与  $dS$  在法线方向上的投影)

$$\Phi_e = \iint_{(S)} E \cdot dS = \iint_{(S)} E \cdot n \cdot dS$$

【Them】通过  $V$  闭合曲面  $S$  的电通量  $\Phi_e$  等于该闭合面所包围的所有电荷代数和  $\sum q_i$  除以  $\epsilon_0$

$$\Phi_e = \iint_{(S)} E \cdot dS = \frac{1}{\epsilon_0} \sum_{i \in (S)} q_i \quad S \text{ 称为高斯面}$$

【延伸结论】静电场是有源场

## § 环路定理

## ▶【环路定理】

【Them】在静电场中, 沿任一  $V$  闭合回路 线积分恒为 0

【延伸结论】静电场是无旋场

$$\oint_{(L)} E \cdot dl = 0$$

【Them. 2】静电场对试探电荷 做功与路径无关, 只与起点终点位置有关

$$q_0 \int_P^Q E \cdot dl = q_0 \int_P^Q E \cdot dl$$

## ▶【电势】

【Def】静电场中试探电荷  $q_0$  在静电力作用下  $P \rightarrow Q$  在此过程中静电力对  $q_0$  做功  $A_{PQ}$  定义为电势能的减少

$$A_{PQ} = q_0 \int_P^Q E \cdot dl = \frac{dW}{dq_0} \quad W_{PQ} = W_P - W_Q$$

【Def】 $P, Q$  两点电势差  $U_{PQ} = U_P - U_Q = \frac{dW}{dq_0} = \int_P^Q E \cdot dl$

即把单位正电荷从  $P \rightarrow Q$  时 静电力所做的功

通常规定无穷远点电势为 0,  $U_{\infty} = 0 \quad U_P = U_P - U_{\infty} = \int_P^{\infty} E \cdot dl$

点电荷电势公式:  $U_P = \frac{q}{4\pi\epsilon_0 r_P}$

▶【电势叠加原理】带电体的静电场中某点  $P$  的电势等于构成带电体的点电荷各自电荷元  $dq$  的静电场在该点电势代数和

由  $U_P = \int_P^{\infty} E \cdot dl$  知电势是矢量场中电势的标量

Summary 总结

Keywords 关键词	Notes 笔记	Review 复习记录
§ 基本微分方程	<p><math>\nabla</math> 矢量场 <math>A</math> 的高斯定理 / 斯托克斯定理为:</p> $\oint_{\Omega} A \cdot ds = \iiint_{\Omega} \nabla \cdot A \, dV \quad \oint_{\Gamma} A \cdot dl = \iint_{\Sigma} (\nabla \times A) \cdot ds$ <p><math>\nabla</math>: 哈密顿算符 (矢量微分算符) <math>\nabla \cdot A</math>: 散度 <math>\nabla \times A</math>: 旋度 (<math>\nabla \times \nabla</math> 称为恒量梯度)</p> $\nabla = \hat{i} \frac{\partial}{\partial x} + \hat{j} \frac{\partial}{\partial y} + \hat{k} \frac{\partial}{\partial z} \quad \nabla \varphi = \hat{i} \frac{\partial \varphi}{\partial x} + \hat{j} \frac{\partial \varphi}{\partial y} + \hat{k} \frac{\partial \varphi}{\partial z}$ $\nabla^2 = \frac{\partial^2}{\partial x^2} + \frac{\partial^2}{\partial y^2} + \frac{\partial^2}{\partial z^2}$ $\nabla \cdot A = \frac{\partial A_x}{\partial x} + \frac{\partial A_y}{\partial y} + \frac{\partial A_z}{\partial z} \quad \nabla \times A = \left( \frac{\partial A_z}{\partial y} - \frac{\partial A_y}{\partial z} \right) \hat{i} + \left( \frac{\partial A_x}{\partial z} - \frac{\partial A_z}{\partial x} \right) \hat{j} + \left( \frac{\partial A_y}{\partial x} - \frac{\partial A_x}{\partial y} \right) \hat{k}$ <p><math>\oint_{\Omega} \nabla \cdot E \, ds = \iiint_{\Omega} \nabla \cdot E \, dV = \frac{q}{\epsilon_0} = \frac{1}{\epsilon_0} \iiint_{\Omega} \rho \, dV \quad \text{即} \quad \int \nabla \cdot E = \frac{\rho}{\epsilon_0} \quad \rho \text{ 为电荷体密度}</math></p> $\oint_{\Gamma} \nabla \times E \cdot dl = \iint_{\Sigma} (\nabla \times E) \cdot ds = 0 \quad \text{即} \quad \int \nabla \times E = 0$ <p><math>\nabla \cdot E = -\nabla^2 U \quad \nabla \times E = -\nabla(\nabla U) = -\nabla^2 U = \frac{\rho}{\epsilon_0}</math></p> <p>[泊松方程] <math>\nabla^2 U = -\frac{\rho}{\epsilon_0}</math></p>	
§ 经典例题分析	<p>Ex. 电荷线元延长线中垂面上的场强分布</p>  <p>延长线: <math>E_0 = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{q}{(r - \frac{l}{2})^2} \quad E_- = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{q}{(r + \frac{l}{2})^2}</math></p> $E_P = E_+ - E_- = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{2rl}{(r^2 - \frac{l^2}{4})^2}$ <p>if <math>r \gg l \quad E_P \approx \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{2ql}{r^3} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{2P}{r^3} \quad P \text{ 为电荷线元}</math></p> <p>中垂面: <math>E_+ = E_- = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{q}{(r^2 + \frac{l^2}{4})^2}</math></p> $E = 2 \cos\theta E_{0,r} = \frac{2}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{q}{(r^2 + \frac{l^2}{4})^2} \cdot \frac{l}{\sqrt{r^2 + \frac{l^2}{4}}} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{ql}{(r^2 + \frac{l^2}{4})^{\frac{3}{2}}}$ <p>if <math>r \gg l \quad E_P \approx \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{ql}{r^3} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{P}{r^3}</math></p> <p>球上在 <math>r \gg l</math> 时 <math>\left\{ \begin{array}{l} \text{延长线} \quad E = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{2P}{r^3} \\ \text{中垂线} \quad E = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{P}{r^3} \end{array} \right.</math></p> <p>Ex. 带电圆环 R, Q 中轴线上场强分布</p>  <p>环上 <math>dl \quad dq = \lambda dl \quad \lambda = \frac{Q}{2\pi R}</math></p> <p>由对称性 <math>dE</math> 中只有 <math>dE_x</math> 有效</p> $E = E_x = \int dE_x = \int dE \cos\theta$ $= \int \frac{\lambda dl}{4\pi\epsilon_0(x^2 + R^2)^{\frac{3}{2}}} \cdot \frac{x}{(x^2 + R^2)^{\frac{1}{2}}} = \frac{\lambda x}{4\pi\epsilon_0(x^2 + R^2)^{\frac{3}{2}}} \int_0^{2\pi R} dl$ $= \frac{Qx}{4\pi\epsilon_0(x^2 + R^2)^{\frac{3}{2}}}$ <p>Ex. 均匀带电细棒 <math>2L</math> Q 中垂面上场强分布</p>  <p>由对称性 只有 <math>dE_x</math> 有效</p> $E = \int dE_x = \int 2 dE \cos\theta = \frac{2\lambda}{4\pi\epsilon_0} \int_0^L \frac{xy}{(x^2 + y^2)^{\frac{3}{2}}} = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \cdot \frac{L}{\sqrt{x^2 + L^2}}$ <p>当 <math>L \rightarrow \infty \quad E = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0 x} \quad x \gg L \text{ 时} \quad E = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0 x^2} = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0 x^2}</math></p>	

Ex. 均匀带电球壳,  $Q (Q > 0)$   $R$  求球壳内外场强

由球对称性只分析一条线

$$\begin{aligned}
 1^\circ r > R \text{ 时 } \vec{E}_0 &= \oint_{(S)} \vec{E} \cdot d\vec{S} = \oint_{(S)} E \cos\theta dS & 2^\circ r < R \text{ 时 } \vec{E}_0 &= 0 \\
 &= E \cdot 4\pi r^2 = \frac{Q}{\epsilon_0} & E &= 0 \\
 E &= \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{Q}{r^2}
 \end{aligned}$$

Ex. 设无限长均匀带电细杆  $\lambda$  求场强分布

取细杆周围一圆柱面

$$\begin{aligned}
 \vec{E}_0 \cdot \oint_{(S)} \vec{E} \cdot d\vec{S} &= \iint_{(S_1)} \vec{E} \cdot d\vec{S} + \iint_{(S_2)} \vec{E} \cdot d\vec{S} + \iint_{(S_3)} \vec{E} \cdot d\vec{S} \\
 &= E \cdot 2\pi r l + 0 + 0 = \frac{\lambda l}{\epsilon_0} \\
 E &= \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0 r}
 \end{aligned}$$

Ex. 无穷大带电荷  $\sigma$  求场强分布

$$\begin{aligned}
 \vec{E}_0 &= \iint_{(S_1)} \vec{E} \cdot d\vec{S} + \iint_{(S_2)} \vec{E} \cdot d\vec{S} + \iint_{(S_3)} \vec{E} \cdot d\vec{S} \\
 &= E S + E S + 0 = \frac{\sigma S}{\epsilon_0} \\
 E &= \frac{\sigma}{2\epsilon_0}
 \end{aligned}$$

## Ex. 如图 (1) 求 A' 场强 (2) 证明空腔小球内电场均匀



均匀带电小球:

$$\begin{aligned}
 \oint E_x dS &= E_x \cdot 4\pi a^2 \\
 \Rightarrow E_x &= \frac{\rho}{3\epsilon_0} a
 \end{aligned}$$

均匀带电小球:  $E_{in} = 0$ 

$$E_{0'} = E_x + E_{in} = \frac{\rho a}{3\epsilon_0}$$



在空腔内任取 P

$$\begin{aligned}
 E_x &= \frac{\rho}{3\epsilon_0} \vec{r} \\
 E_{in} &= -\frac{\rho}{3\epsilon_0} \vec{b} \\
 E_p &= \frac{\rho}{3\epsilon_0} (\vec{r} - \vec{b}) = \frac{\rho}{3\epsilon_0} \vec{a}
 \end{aligned}$$

## Ex. 电偶极子电荷, 场强分布



$$U_+ = \frac{q}{4\pi\epsilon_0 r_+}, \quad U_- = \frac{-q}{4\pi\epsilon_0 r_-}$$

$$U = U_+ + U_- = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \left( \frac{1}{r_+} - \frac{1}{r_-} \right)$$

$$r > L \text{ 时 } \begin{cases} r_+ = r - \frac{1}{2} \cos\theta \\ r_- = r + \frac{1}{2} \cos\theta \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} r_+ - r_- = -\cos\theta \\ r_+ r_- \approx r^2 \end{cases}$$

$$\text{故 } U \approx \frac{p \cos\theta}{4\pi\epsilon_0 r^2}$$

$$\text{则 } (x, y) \rightarrow (r, \theta) \quad U = \frac{p}{4\pi\epsilon_0} \frac{\cos\theta}{(x^2 + y^2)^{3/2}}$$

$$E_x = -\frac{\partial U}{\partial x} = -\frac{p}{4\pi\epsilon_0} \frac{y^2 - 3x^2}{(x^2 + y^2)^{5/2}}$$

$$E_y = -\frac{\partial U}{\partial y} = \frac{p}{4\pi\epsilon_0} \frac{3xy}{(x^2 + y^2)^{5/2}} \quad \alpha = \arctan \frac{E_y}{E_x} = \arctan \frac{3xy}{y^2 - 3x^2}$$

Keywords 关键词	Notes 笔记	Review 复习记录
§. 导体和电介质	<p>▶ <b>[导体]</b> 能够导电的物体, 如 金属、石墨、电解液、人体、地球、金属器件、等离子体</p> <p>▶ <b>[电介质]</b> 不导电液体; 指不导电的物质</p> <p><b>自由电荷</b></p> <p><b>束缚电荷 / 极化电荷</b></p> <p><b>静电场中导体</b></p> <p><b>[导体静电平衡] 条件:</b> 导体内部的电场强度处处为零 <math>E_{in}=0</math></p> <p><b>[Theorem] 1. 电荷分布:</b> 静电平衡导体是等势体, 导体表面是等势面</p> <p>2. 电荷分布: 静电平衡导体内部不存在宏观的净电荷 (<math>\rho</math> 处处为 0), 电荷只分布在导体表面</p> <p>3. 场强分布: 静电平衡导体表面附近空间的场强方向与导体表面垂直, 场强大小与该处导体表面的电荷面密度 <math>\sigma</math> 成正比 <math>E_{\text{表面}} = \frac{\sigma}{\epsilon_0}</math></p> <p><b>[导体空腔 静电屏蔽]</b></p> <p>1. [以下默认 electrostatic equilibrium]</p> <p>若导体空腔内不带电荷, 则空腔的内表面不带电, 电荷只分布在空腔的外表面, 空腔内处处场强为 0. 此时导体空腔能够屏蔽“保护”它所包围的空间, 使之不受任何空腔外部电场影响, 即 <b>[静电屏蔽]</b></p>  <p>2. 若导体空腔内带有电荷, 则导体空腔的内表面与空腔内电荷的代数和为 0, 空腔内各处场强分布由空腔内电荷及内表面电荷分布唯一确定</p> <p>精制的导体空腔可以有效地消除内、外电荷产生的电场的相互影响, 实现 <b>静电屏蔽</b></p> <p><b>[Theorem] 静电场边值问题的唯一性定理:</b> 边界条件可确定电场的空间分布唯一确定下来</p>  <p><b>[电偶极子] 由导体: <math>V_1 = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q}{r} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{Q}{R} = V_2</math></b></p> <p><math>\frac{q_1}{r_1} = \frac{q_2}{r_2} \Rightarrow \frac{Q}{R} = \frac{Q}{r} \Rightarrow r \perp E \uparrow</math></p>	
§. 电容	<p>▶ <b>[Def1] 孤立导体电容: <math>C = \frac{Q}{U}</math></b> 导体升高单位电荷所需电量</p> <p><math>E_{in} = 0</math></p> <p><math>U = \int_A^B \frac{Q}{4\pi\epsilon_0 R^2} dr = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0 R}</math></p> <p><math>C = \frac{Q}{U} = \frac{Q}{\frac{Q}{4\pi\epsilon_0 R}} = 4\pi\epsilon_0 R</math></p> <p><b>电容器的电容: <math>C = \frac{Q}{U_B - U_A}</math></b> 设两板之间具有单位电荷是所带电量</p> <p><b>[Remark] 电容率为 <math>\epsilon</math> 的介质中平行板电容: <math>C = \frac{\epsilon S}{d}</math></b></p>  <p><math>C = \frac{Q}{U_B - U_A} = \frac{Q}{\int_A^B \frac{Q}{\epsilon_0 \epsilon S} dr} = \frac{\epsilon_0 \epsilon S}{\int_A^B \frac{1}{r} dr} = \frac{\epsilon_0 \epsilon S}{\ln \frac{R_2}{R_1}}</math></p> <p><b>电容器串联</b></p>  <p><math>U = U_1 + U_2 + \dots + U_n</math></p> <p><math>q_1 = C_1 U \rightarrow q &lt; C</math></p> <p><math>\frac{1}{C_T} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \dots + \frac{1}{C_n}</math></p> <p><math>C_T = C_1 + C_2 + \dots + C_n</math></p>	

## §. 电导率和欧姆定律

▶ [电导率] 电荷密度为  $n$  的自由电子在导体中运动时

$$\text{电流密度 } \mathbf{J} = n(-e)\langle \mathbf{v} \rangle$$

$$\text{平均速度 } \langle \mathbf{v} \rangle = \frac{-e\mathbf{E}}{m} = \frac{\Delta}{V_{\text{rms}}} \quad \Sigma = \frac{\Delta}{V_{\text{rms}}}$$

$$\mathbf{J} = n \frac{-e^2 \mathbf{E}}{m} = \sigma_c \mathbf{E} \quad \sigma_c \text{ 称为电导率}$$

▶ [电阻]  $\mathbf{I} = \mathbf{J}A = \sigma_c \mathbf{E}A = \sigma_c A \frac{V}{L} = \frac{V}{\rho \frac{L}{A}} = \frac{V}{R}$

$$\text{定义微分电阻 } R = \frac{dV}{dI}$$

## §. 电介层

▶ [电介层极化]

极化强度矢量  $\vec{P}$ : 单位体积内分子电偶极矩矢量和  $\frac{1}{\Delta V} \sum_{i \in \Delta V} \vec{p}_{i0}$   $\vec{P}_{i0} = q \vec{l}$

极化电荷  $q'$ : 附加电场  $\vec{E}'$  (又称为极化电场)



▶ [Theorem]  $\oint_{(S_0)} \vec{P} \cdot d\vec{s} = -\sum_{(S_0)} q'$  or  $\nabla \cdot \vec{P} = -\rho'$

▶ [Theorem]  $\sigma'$  (极化电荷面密度)  $= \vec{P} \cdot \vec{n} = P_n$  (电介层表面法向分量)

▶ [Theorem] 极化规律 若  $P \propto E$  then 称线性电介质 有  $\vec{P} = \epsilon_0 \chi_e \vec{E}$   
其中  $\chi_e$  称为电极化率

# 各向异性电介质

对各向异性电介质  $\vec{P}$  首先可表示为

$$\begin{cases} P_x = \epsilon_0 \chi_{11} E_x + \epsilon_0 \chi_{12} E_y + \epsilon_0 \chi_{13} E_z \\ P_y = \epsilon_0 \chi_{21} E_x + \epsilon_0 \chi_{22} E_y + \epsilon_0 \chi_{23} E_z \\ P_z = \epsilon_0 \chi_{31} E_x + \epsilon_0 \chi_{32} E_y + \epsilon_0 \chi_{33} E_z \end{cases} \quad \vec{\chi}_e = \begin{bmatrix} \chi_{11} & \chi_{12} & \chi_{13} \\ \chi_{21} & \chi_{22} & \chi_{23} \\ \chi_{31} & \chi_{32} & \chi_{33} \end{bmatrix}$$

$$\Rightarrow \vec{P} = \epsilon_0 \vec{\chi}_e \vec{E}$$

$E_x$  均匀极化 电介层球 极化电荷分布? 极化电场? (已知  $\vec{P}$ )



$$\sigma' = \vec{P} \cdot \vec{n} = P \cos \theta$$

由轴对称性 O 点只有 z 分量

$$d\tau = 4\pi r^2 ds = R^2 \sin \theta d\theta d\varphi$$

$$dq' = \sigma' ds = PR^2 \cos \theta \sin \theta d\theta d\varphi$$

$$dE_z = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{dq'}{R^2} \quad dE_z = -\frac{P}{4\pi\epsilon_0} \cos^2 \theta \sin \theta d\theta d\varphi$$

$$E = \oint dE_z = -\frac{P}{4\pi\epsilon_0} \int_0^\pi \cos^2 \theta \sin \theta d\theta \int_0^{2\pi} d\varphi$$

$$E = -\frac{P}{3\epsilon_0}$$

Keywords 关键词	Notes 笔记	Review 复习记录
<p><b>§. 有电介质存在时的静电场</b></p>	<p>&gt; [Theorem] 对自由电荷 <math>q_0</math> 产生静电场 <math>\vec{E}_0</math>, 极化电荷 <math>q'</math> 产生静电场 <math>\vec{E}'</math>. 有</p> $\begin{cases} \oint \vec{E}_0 \cdot d\vec{s} = \frac{1}{\epsilon_0} \Sigma q_0 \\ \oint \vec{E}_0 \cdot d\vec{l} = 0 \end{cases} \quad \begin{cases} \oint \vec{E}' \cdot d\vec{s} = \frac{1}{\epsilon_0} \Sigma q' \\ \oint \vec{E}' \cdot d\vec{l} = 0 \end{cases}$ <p>因此总静电场 <math>\vec{E} = \vec{E}_0 + \vec{E}'</math>. 不符合高斯定理与环路定理</p> $\oint \vec{E} \cdot d\vec{s} = \frac{1}{\epsilon_0} \Sigma q_0 - \frac{1}{\epsilon_0} \oint \vec{P} \cdot d\vec{s} \quad \text{即} \quad \oint_{(S')} (\epsilon_0 \vec{E} + \vec{P}) \cdot d\vec{s} = \Sigma q_0$ <p>[Def] 定义电位移矢量 <math>\vec{D} = \epsilon_0 \vec{E} + \vec{P}</math> 于是有 <math>\oint_{(S')} \vec{D} \cdot d\vec{s} = \Sigma q_0</math></p> <p>&gt; [Theorem] <b>D 的高斯定理</b> 有电介质存在时, 通过电介质中任意闭合曲面的电位移矢量, 等于该闭合曲面内包围的自由电荷的代数和, 与极化电荷无关</p> <p>[Def] <math>\vec{D} = \epsilon_0 \vec{E} + \vec{P} = \epsilon_0 (1 + \chi_e) \vec{E} = \epsilon_0 \epsilon_r \vec{E}</math> 称 <math>\epsilon_r = 1 + \chi_e</math> 为电介质相对介电常数 / 相对电容率</p> <p>&gt; [Remark] 电介质存在时 见右方组为 (对线性各向同性介质)</p> $\begin{cases} \oint_{(S')} \vec{D} \cdot d\vec{s} = \Sigma q_0 \\ \oint \vec{E} \cdot d\vec{l} = 0 \\ \vec{D} = \epsilon_0 \epsilon_r \vec{E} \end{cases}$	
	<p>Ex1. <math>\epsilon_1, \epsilon_2, d_1 + d_2 = d, \pm Q, S</math></p> <p>设求 (i) <math>\vec{E}</math> (ii) <math>C</math> (iii) 电介质界面上的极化电荷面密度</p>  $D_1 = D_2 = \sigma_0$ <p>由 <math>\vec{D} = \epsilon_0 \epsilon_r \vec{E} \rightarrow E_1 = \frac{\sigma_0}{\epsilon_0 \epsilon_1}, E_2 = \frac{\sigma_0}{\epsilon_0 \epsilon_2}</math></p> $U_{12} = U_1 - U_2 = E_1 d_1 + E_2 d_2 = \frac{\sigma_0}{\epsilon_0} \left( \frac{d_1}{\epsilon_1} + \frac{d_2}{\epsilon_2} \right)$ $C = \frac{Q_0}{U_{12}} = \frac{\epsilon_0 S}{U}$	
	<p>Ex2 击穿场强 球形电容器 <math>R_1, R_2, \epsilon_1, \epsilon_2, R</math></p> <p>设求 (i) <math>C</math> (ii) 若内外两层电介质的击穿场强分别为 <math>E_1, E_2, E_1 &lt; E_2</math> 为使两种电介质同时击穿 <math>R = ?</math></p> <p>[Def] 击穿场强 当 <math>E</math> 达到某一临界值时, 许多分子电偶极子 (自由电荷 + 电偶极子) 在电介质中沿电场方向排列</p>  <p>(i) <math>r &lt; R_1, D = 0, E = 0</math></p> $R_1 < r < R, D_B = \frac{Q_0}{4\pi r^2}, E_B = \frac{Q_0}{4\pi r^2 \epsilon_1 \epsilon_0}$ $R < r < R_2, D_C = \frac{Q_0}{4\pi r^2}, E_C = \frac{Q_0}{4\pi r^2 \epsilon_2 \epsilon_0}$ $U = \int_{R_1}^R E_B dl + \int_R^{R_2} E_C dl$ $= \frac{Q_0}{4\pi \epsilon_0} \left[ \frac{1}{\epsilon_1} \left( \frac{1}{R_1} - \frac{1}{R} \right) + \frac{1}{\epsilon_2} \left( \frac{1}{R} - \frac{1}{R_2} \right) \right] \quad C = \frac{Q_0}{U}$ <p>(ii) 为使同时击穿 <math>r \downarrow E \uparrow</math></p> $E_1 = E_B _{r=R_1} = \frac{Q_0}{4\pi \epsilon_0 \epsilon_1 R_1^2}$ $E_2 = E_C _{r=R} = \frac{Q_0}{4\pi \epsilon_0 \epsilon_2 R^2}$ $\Rightarrow R = \sqrt{\frac{\epsilon_1 R_1^2}{\epsilon_2}} R$	

## §. 静电场边界条件

> [Prop] 静电场的基本方程积分形式:

微分形式:

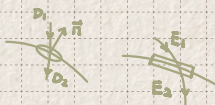
$$\begin{cases} \oint \vec{D} \cdot d\vec{s} = \Sigma q_0 \\ \oint \vec{E} \cdot d\vec{l} = 0 \\ \vec{D} = \epsilon_0 \epsilon_r \vec{E} \end{cases}$$

$$\begin{cases} \nabla \cdot \vec{D} = \rho_0 \\ \nabla \times \vec{E} = 0 \\ \vec{D} = \epsilon_0 \epsilon_r \vec{E} \end{cases}$$

对于边界条件是:

[Theorem 1]  $\vec{D}$  的法向分量连续  $\vec{E}$  的法向分量不连续

[Theorem 2]  $\vec{E}$  的切向分量连续



## §. 静电能

> [Def] 带电体系的能量是跟电力做功, 相应的能量转换使带电体不具有静电能; 静电势能区域 (储备) 在网时产生的静电场之中, 统称为静电能

[静电体系中的静电能]

1. 两个点电荷体系互能

$$W_{12} = \frac{q_1 q_2}{4\pi\epsilon_0 r_{12}}$$

2. 多个点电荷体系互能

$$W_{12} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_{i=1}^n \sum_{j=1}^n \frac{q_i q_j}{r_{ij}} \quad (i < j)$$

3. 电荷连续分布带电体的静电能

$$W_C = \frac{1}{2} \int U dq = \frac{1}{2} \int \rho U dV = \frac{1}{2} \int \epsilon_0 \rho \nabla \cdot \vec{E} dV = \frac{1}{2} \int \rho \nabla \cdot \vec{E} dV$$

Ex: 若六边形的边长为  $a$ ,  $q$ , 正中心  $-2q$

$W_{12} = ?$



$$W_{12} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \left( \frac{6q^2}{a} + \frac{6q^2}{2a} + \frac{6q^2}{\sqrt{3}a} - \frac{12q^2}{a} \right) = \frac{3q^2}{4\pi\epsilon_0 a} \left( \frac{6}{a} - \frac{6}{2} - \frac{6}{\sqrt{3}} + \frac{12}{1} \right)$$

[电容器储存的静电能]

电容器电容  $C$  两板从  $0 \rightarrow \pm Q$  过程充电过程  $V$  随时间  $t$  角  $q(t)$

$u(t) = q(t)/C$   $dt$  后电量  $\uparrow = dq$  电源做功  $u(t) dq$

$$W_C = \int_0^Q u(t) dq = \int_0^Q \frac{q(t)}{C} dq = \frac{1}{2} \frac{Q^2}{C} = \frac{1}{2} C U^2 = \frac{1}{2} Q U$$

Ex: 半径为  $R$  的球  $W_C$

$$E = \begin{cases} \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{Q}{R^2} r & r < R \\ \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{Q}{r^2} & r > R \end{cases}$$

$$U = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0} \left( \frac{3}{R} + \frac{1}{R} \right) \quad r < R$$

$$W_C = \frac{1}{2} \int \rho U dV = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{3Q^2}{5R}$$

[静电场的能量]

以平行板电容器为例  $z=0$   $S = d U \cdot \epsilon_r$

$$W_C = \frac{1}{2} Q U = \frac{1}{2} \epsilon_0 S E d = \frac{1}{2} D E S d = \frac{1}{2} D E V$$

其中  $E$   $D$  分别是两板板间电场的强度和电位移  $V = Sd$  两板板间体积

Ex: 质子的静电能

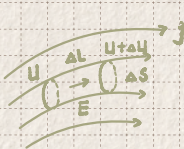
$$\begin{aligned} W_C &= \int \omega_e dV \\ &= \int \frac{1}{2} \epsilon_0 E^2 dV \\ &= \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{3Q^2}{5R} \end{aligned}$$

[Def] 单位体积电场具有能量 称为电能密度  $\omega_e$

$$\omega_e = \frac{1}{2} D E = \frac{1}{2} \epsilon_0 \epsilon_r E^2$$

$$\text{空间电场不均匀时 } W_C = \int \omega_e dV = \int \frac{1}{2} \vec{D} \cdot \vec{E} dV$$

Summary 总结

Keywords 关键词	Notes 笔记	Review 复习记录
<p><b>§. 电流的连续方程</b></p>	<p><b>[Def]</b> 电流 <math>I</math> 为单位时间通过任一截面的电量 <math>I = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{\Delta q}{\Delta t} = \frac{dq}{dt}</math></p> <p><b>[Def]</b> 电流密度 <math>\vec{j}</math> 为一个矢量, 其方向为该点电流方向, 大小为通过该点单位垂直截面的电流大小  <math>\vec{j} = \frac{dI}{dS}</math> 或 <math>dI = j dS</math>  <math>\vec{j} \cdot d\vec{S}</math> 法线 <math>\vec{n}</math> 与电流方向夹角为 <math>\theta</math>  <math>dI = \vec{j} \cdot d\vec{S} = j dS \cos\theta</math> <math>I = \iint_{(S)} \vec{j} \cdot d\vec{S} = \iint_{(S)} j \cos\theta dS</math></p> <p><b># 电流的连续方程 恒定条件</b></p> <p><b>[Theorem]</b> 电流连续方程的积分形式 <math>\oiint_{(S)} \vec{j} \cdot d\vec{S} = -\frac{dq}{dt}</math>          利用 <math>q = \iiint_{(V)} \rho dV</math> 得          电流连续方程的微分形式  <math>\oiint_{(S)} \vec{j} \cdot d\vec{S} = \iiint_{(V)} (\nabla \cdot \vec{j}) dV = -\iiint_{(V)} \frac{\partial \rho}{\partial t} dV</math> 即 <math>\nabla \cdot \vec{j} = -\frac{\partial \rho}{\partial t}</math></p> <p><b>[恒定电流]</b> 电流不随时间变化  <math>\frac{dq}{dt} = 0 \rightarrow \oiint_{(S)} \vec{j} \cdot d\vec{S} = 0</math> 恒定电流 电流线是闭合曲线</p>	
<p><b>§. 欧姆定律</b></p>	<p><b>[Theorem]</b> 积分形式 <math>R = \frac{U}{I} / U = IR</math></p> <p><b>[电阻]</b> 一定材料 粗细均匀导体 <math>R = \rho \frac{l}{S}</math> 其中 <math>\rho</math> 称为电阻率</p> <p><b>[Remark]</b> 纯金属电阻 <math>\rho</math> 不太大且变化范围不大时 近似满足:  <math>\rho = \rho_0 (1 + \alpha t)</math> <math>\rho, \rho_0</math> 分别为 <math>t, 0^\circ\text{C}</math> 电阻率 <math>\alpha</math> 为电阻温度系数</p> <p><b>[电导]</b> <math>G = \frac{1}{R}</math> <b>[电导率]</b> <math>\sigma = \frac{1}{\rho}</math></p> <p><b>[Theorem]</b> 微分形式 <math>\vec{j} = \sigma \vec{E}</math></p>	
<p><b>§. 焦耳定律</b></p>	<p><b>[Theorem]</b> 积分形式 <math>Q = I^2 R t = \frac{U^2}{R} t</math></p> <p><b>[电功率]</b> <math>P_e = IU</math> <b>[热功率]</b> <math>P = \frac{Q}{t} = I^2 R</math></p> <p><b>[热功率密度]</b> <math>dQ = j \cdot d\vec{S} dt</math> <math>dV = dS \Delta S</math> <math>dQ = I^2 R dt</math> <math>P = \frac{P}{dV}</math>  <math>\Rightarrow P = I^2 R</math> <math>I = j \Delta S</math> <math>R = \frac{\rho l}{S \Delta S}</math> <math>j = \sigma E</math>  <math>P = \sigma E^2</math></p> <p><b>[Theorem]</b> 微分形式 <math>p = \sigma E^2</math></p>	
<p><b>§. 电动势</b></p>	<p><b>[Def]</b> 电源电动势 <math>\mathcal{E}</math> 为把单位正电荷从负极通过电源内部移到正极时, 非静电力所做的功  <math>\mathcal{E} = \int_{-}^{+} \vec{K} \cdot d\vec{l}</math> <math>\vec{K}</math>: 单位正电荷上非静电力</p> <p><b>[Remark]</b> 电源内部欧姆定律 <math>\vec{j} = \sigma (\vec{K} + \vec{E})</math></p> <p><b>[Def]</b> 路端电压 <math>U = U_+ - U_- = \int_{-}^{+} \vec{E} \cdot d\vec{l}</math>  <math>= \int_{-}^{+} (-\vec{K} + \frac{1}{\sigma}) \cdot d\vec{l} = \int_{-}^{+} \vec{K} \cdot d\vec{l} - \int_{-}^{+} \frac{1}{\sigma} \cdot d\vec{l}</math>  <math>= \mathcal{E} - Ir</math> 其中 <math>r = \int_{-}^{+} \frac{\rho dl}{S}</math></p>	

**[Remark]**  $U = \begin{cases} \xi - Ir & \text{放电} \\ \xi + Ir & \text{充电} \end{cases}$

## § 直流电路

► **[直流电路求解]**

**支路** 由电源和电阻串联而成的通路 (支路上 I 处处相等)

**节点/分叉点** 三条或更多条支路的联结点

**回路** 几条支路构成的闭合电路

并基尔霍夫方程组





**[第一方程组] 节点电流方程组** 汇于节点各支路电流代数和为 0

$$\sum (\pm I) = 0 \quad +: \text{从节点流出} \quad -: \text{流向节点}$$

**[第二方程组] 回路电压方程组** 沿闭合回路绕行一周, 各电源和电阻上电压降代数和为 0

$$\sum (\pm \xi) + \sum (\pm IR) = 0$$

Summary 总结

Keywords 关键词	Notes 笔记	Review 复习记录
§. 毕奥-萨伐尔定律	<p>►【磁感应强度】 现代形式毕奥-萨伐尔定律微分形式</p> $d\vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{I d\vec{l} \times \vec{r}}{r^2}$ <p><math>B</math> 为磁感应强度</p> <p>►【右手定则】 若拇指指向与电流方向一致, 则弯曲的右手四指代表该电流圆周的磁感应线方向</p>  <p>►【磁感应强度叠加原理】 毕奥-萨伐尔定律积分形式:</p> $\vec{B} = \oint d\vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi} \oint \frac{I d\vec{l} \times \hat{r}}{r^2}$ <p>【Remark】 毕奥-萨伐尔定律只在恒定条件(恒定电流)下适用</p>	
# 载流回路的磁场	<p>一. 载流直导线</p>  <p>对于有限长 <math>A_1, A_2</math></p> $\vec{B} = \int_{A_1}^{A_2} d\vec{B} = \int_{A_1}^{A_2} \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{I dl \sin\theta}{r^2}$ $\left. \begin{aligned} L &= -r \cos\theta \\ r_0 &= r \sin\theta \end{aligned} \right\} \Rightarrow L = -r_0 \cot\theta \quad dl = \frac{r_0 d\theta}{\sin^2\theta}$ $\vec{B} = \int_{\theta_1}^{\theta_2} \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{I \sin\theta}{r_0} d\theta = \frac{\mu_0 I}{4\pi r_0} (\cos\theta_1 - \cos\theta_2)$ <p>对无限长 <math>\theta_1 \rightarrow 0 \quad \theta_2 \rightarrow \pi \quad B = \frac{\mu_0 I}{2\pi r_0}</math></p>	
	<p>二. 载流圆线圈轴上磁场</p> <p>由对称性</p>  <p><math>B = \oint d\vec{B} \cos\alpha = \oint \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{I dl}{r^2} \cos\alpha</math>    【Remark】 对 P 点通源点</p> $\vec{B}(P) = \frac{\mu_0 I R^2}{4\pi (R^2 + r_0^2)^{3/2}} [3(\vec{e}_1 \cdot \vec{e}_2)\vec{e}_r - \vec{e}_n]$ $B = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{I}{r^2} \sin^2\alpha \cos\alpha \oint dl = \frac{\mu_0}{2} \frac{R^2 I}{(R^2 + r_0^2)^{3/2}}$	
	<p>三. 载流直螺线管轴线上磁场的</p>  <p><math>n dl \rightarrow ndl</math> 等效圆环 <math>\rightarrow</math> 电流为 <math>I ndl</math> 圆线圈</p> $d\vec{B} = \frac{\mu_0 I ndl R^2}{2(R^2 + r^2)^{3/2}} \quad B = \int_{x_1}^{x_2} \frac{\mu_0 n I R^2 dl}{2(R^2 + r^2)^{3/2}}$ <p><math>R, L, I</math> 单位长度 <math>n</math> 匝线圈</p> <p>引入变量 <math>\beta</math>    <math>\sin\beta = \frac{R}{\sqrt{R^2 + r^2}} \quad B = \frac{1}{2} \mu_0 n I (\cos\beta_2 - \cos\beta_1)</math></p> <p>对无限长 <math>B = \mu_0 n I</math>    一端无限长 <math>B = \frac{1}{2} \mu_0 n I</math></p>	
§. 高斯定理, 环路定理	<p>►【磁场的高斯定理】 通过磁场中 <math>V</math> 所包围的 <math>S</math> 总磁通量恒等于 0</p> $\oint_S \vec{B} \cdot d\vec{S} = 0 \quad \text{磁场无源}$ <p>【Def】 <math>d\vec{e}_c = \vec{B} \cdot d\vec{S} = B \cos\theta dS</math></p>	

> [Dif] 矢势:  $\oint_{(S)} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{s} = \iiint_{(V)} \nabla \cdot \mathbf{B} \, dV = 0$

故  $\nabla \cdot \mathbf{B} = 0$  由于  $\nabla \cdot (\nabla \times \mathbf{A}) = 0$   
 $\mathbf{B} = \nabla \times \mathbf{A}$   $\mathbf{A}$  称为磁矢势  $\mathbf{A}$  并不唯一  
 通常取  $\nabla \cdot \mathbf{A} = 0$  作为附加条件 亦称库仑规范

> [安培环路定理] 磁感应强度  $\mathbf{B}$  沿  $\mathcal{L}$  闭合环路  $\mathcal{L}$  的线积分等于穿过以该闭合环路为边界的  $\mathcal{V}$  曲面所有电流代数和的  $\mu_0$  倍:  $\oint_{(\mathcal{L})} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{l} = \mu_0 \sum_{(I, A)} I$  磁场的安培

[Remark] 穿过环路  $\mathcal{L}$  电流方向与  $\mathcal{L}$  环流方向 服从右手法则  $I > 0$ ; 反之  $I < 0$

Ex 长直载流导线管内的磁场



$n \cdot I \cdot L \cdot R \cdot L \gg R$  管外轴分量  $B_x = 0$

$$\oint_{ABCD} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{l} = \left( \int_{AB} + \int_{BC} + \int_{CD} + \int_{DA} \right) \mathbf{B} \cdot d\mathbf{l}$$

$$= \int_{AB} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{l} + \int_{CD} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{l}$$

$$= B_{\theta} = \mu_0 \sum I = \mu_0 n a I$$

$$\mathbf{B} = \mu_0 n I \hat{\theta}$$

Ex  $N I$  环内  $\mathbf{B} = ?$



$$\oint_{\mathcal{L}} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{l} = 2\pi r B = \mu_0 I = \mu_0 N I$$

$$B = \frac{\mu_0 N I}{2\pi r}$$

Ex 无限大直圆柱的载流导体磁动




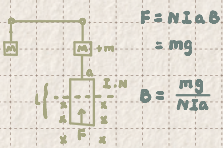

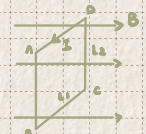



$$\oint_{\mathcal{L}} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{l} = B \oint_{\mathcal{L}} d\mathbf{l} = 2\pi r B = \mu_0 I'$$

$$\Rightarrow \text{1}^\circ r < R \quad B = \frac{\mu_0}{2\pi} \frac{r I}{R^2}$$

$$\text{2}^\circ r > R \quad B = \frac{\mu_0 I}{2\pi r}$$



Summary 总结

Keywords 关键词	Notes 笔记	Review 复习记录
§. 安培定律	<p>&gt; [Theorem] 安培定律是关于 <math>N</math> 两电流元之间作用力的实验规律, 表为</p> $d\vec{F}_{12} = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{I_1 I_2 d\vec{l}_1 \times (d\vec{l}_2 \times \hat{r}_{12})}{r_{12}^2}$ <p>作用力大小为 <math>dF_{12} = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{I_1 I_2 dl_1 \sin\theta_1 dl_2 \sin\theta_2}{r_{12}^2}</math></p> <p>&gt; [Theorem] 安培定律分解为两部分: 毕-萨定律 + 安培力公式</p> <p><math>I_1 dl_1</math> 在 <math>I_2</math> 处: <math>\begin{cases} d\vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{I_1 dl_1 \times \hat{r}_{12}}{r_{12}^2} \\ \vec{B} = \oint d\vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi} \oint \frac{I_1 dl_1 \times \hat{r}_{12}}{r_{12}^2} \end{cases}</math></p> $d\vec{F}_2 = I_2 d\vec{l}_2 \times \vec{B}$	
# 磁场对载流线圈作用	<p>Ex 磁棒</p>  $F = N I a B = mg$ $\theta = \frac{mg}{N I a}$ <p>Ex 两平行无限长载流直导线</p>  <p><math>I_1</math> 在 <math>I_2 dl_2</math> 处产生 <math>\vec{B} = \frac{\mu_0 I_1}{2\pi a}</math></p> $dF_2 = I_2 dl_2 B_1 = \frac{\mu_0 I_1 I_2}{2\pi a} dl_2$ $f = \frac{dF_2}{dl_2} = \frac{\mu_0 I_1 I_2}{2\pi a}$	
Ex 磁矩	 <p>记 <math>\vec{n}</math> 与 <math>\vec{B}</math> 夹角为 <math>\theta</math></p> $F_{AB} \cdot F_{BC} = I L_1 B \sin\theta = I L_2 B \cos\theta$ $M = F_{AB} L_1 \sin\theta = I L_1 L_2 B \sin\theta = I S B \sin\theta$ $\Rightarrow \vec{M} = I S (\vec{n} \times \vec{B})$ <p>对 <math>N</math> 的载平面载流线圈 <math>\vec{M} = I S (\vec{n} \times \vec{B})</math></p> <p>[Def] 磁矩 <math>\vec{P}_m = I S \vec{n}</math> then <math>\vec{M} = \vec{P}_m \times \vec{B}</math></p>	
Ex 磁电式电流计	 $S = ab \cdot N \cdot I \cdot B$ $M_{max} = N I a b B = N I S B$ $M_{sp} = -D\theta$ $M_{sp} + M_{ext} = 0 = N I S B - D\theta$ $\theta_0 = \frac{N I S B}{D}$	
§. 洛伦兹力	<p>&gt; [Theorem] 洛伦兹力公式 <math>\vec{F} = q \vec{v} \times \vec{B}</math></p> <p>&gt; [Theorem] 电磁力公式 <math>\vec{F} = q \vec{E} + q \vec{v} \times \vec{B}</math></p>	
# 典型例题	<p>一. 回旋加速器基本原理</p>  <p>当 <math>D_2</math> 电荷离子 <math>D</math>, 正离子从 <math>P</math> 经间隙间电场加速后进入 <math>D_1</math>. 做 <math>R_1 = \frac{mv}{qB}</math> 匀速运动</p> <p>经 <math>t = \frac{l}{v} = \frac{R_1 m}{qB}</math> 后进入间隙. 电场反向. 继续加速...</p> <p>[相关结论] <math>v_{max} = \frac{q}{m} B R</math></p> $E_k = \frac{q^2}{2m} B^2 R^2$	

考虑相对论效应  $m = \frac{m_0}{\sqrt{1 - \frac{v^2}{c^2}}}$   $T = \frac{2\pi}{\omega} \frac{m_0}{\sqrt{1 - \frac{v^2}{c^2}}}$  周期改变而不能确保离子加速

### 二. 霍尔效应



通有电流的导体或半导体置于与电流方向垂直的磁场中，出现横向电势差

$$U_{AH'} = K \frac{IB}{d}$$

$$I = qbdv_n$$

$$qUb = \frac{U}{b} q \Rightarrow U = \frac{I}{nq} \frac{IB}{d} \Rightarrow K = \frac{1}{nq}$$

### 三. 阴极射线管



$$1^\circ E + B:$$

$$eE = evB / v = \frac{E}{B}$$

$$2^\circ \text{除去 } E \text{ 保留 } B$$

$$R = \frac{mv}{eB}$$


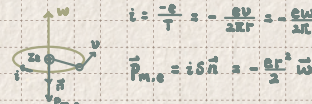


$$\Rightarrow \frac{e}{m} = \frac{E}{RB^2}$$

### 四. 质谱仪



$$(1) \text{ 速度器: } qE = qvB \Rightarrow v = \frac{E}{B}$$

$$(2) \text{ 质谱分析: } R = 2R = 2 \frac{mv}{qB} = \frac{2mE}{qB^2}$$

Keywords 关键词	Notes 笔记	Review 复习记录
§. 磁矩	<p>&gt; [Def1] 无外磁场时, 相应电子轨道运动磁矩、电子自旋磁矩以及核自旋磁矩之和为分子固有磁矩 <math>p_m</math></p> <p>&gt; [Def2] 顺磁质是指磁化后产生的附加磁场与外加磁场同方向的弱磁性介质 <math>p_m \neq 0</math></p>  <p>&gt; [Def3] 抗磁质是... 反方向的弱磁性磁介质 <math>p_m = 0</math></p> <p>[Theorem] 电子轨道磁矩公式</p> 	
§. 磁化规律	<p>&gt; [磁化程度矢量 <math>\vec{M}</math> 磁化电流 <math>I'</math> 附加磁场 <math>\vec{B}'</math>]</p> <p>[Def1] <math>\vec{M} = \frac{1}{\Delta V} \sum_{(V)} \vec{p}_m</math></p> <p>[Theorem] 总磁场 <math>\vec{B} = \vec{B}_0 + \vec{B}'</math> 此小节全是类比电介质、极化电荷</p> <p>&gt; [Theorem] 磁化程度矢量 <math>\vec{M}</math> 沿闭合回路 L 的积分等于通过以 L 为周界的曲面 S 的磁化电流</p> $\oint_{(L)} \vec{M} \cdot d\vec{l} = \sum_{(S)} I'$ <p>类比 <math>\oint P \cdot d\vec{s} = -\sum q'</math></p> <p>[Remark] <math>\oint_{(L)} \vec{M} \cdot d\vec{l} = \sum_{(L)} I' = \iint_{(S)} \vec{j}_m \cdot d\vec{s}</math> <math>\nabla \times \vec{M} = \vec{j}_m</math> <math>\vec{j}_m</math> 磁化电流密度</p>  <p>磁化程度矢量 <math>\vec{M}</math> 与磁介质表面磁化电流密度 <math>i'</math> 的关系 <math>i' = \vec{M} \times \vec{n} = \vec{M}_\tau</math>          类比 <math>\sigma' = P_n</math></p> <p>&gt; [Theorem] 对线性磁介质 <math>\vec{M} = K_m \vec{B}</math> <math>K_m = \frac{\chi_m}{\mu_0 \mu_r}</math> 类比 <math>\vec{P} = \epsilon_0 \chi_e \vec{E}</math></p>	
Ex 1 d 均匀磁化圆柱体	<p>求 <math>\vec{M}</math> 并求 <math>i'</math> (a) <math>P</math> 点 <math>\vec{B}'</math></p>  <p>(a) 均匀磁化 <math>I_m = 0</math> <math>i' = M</math>          (a) 对任意磁电流 <math>\rightarrow</math> 磁磁中 <math>B = \frac{1}{2} \mu_0 n I (\cos \alpha_2 - \cos \alpha_1)</math> 类似  <math>I_m = i'</math>  <math>\Rightarrow \vec{B}' = \mu_0 M \frac{L}{\sqrt{L^2 + d^2}}</math></p>	
§. 有磁介质存在时的磁功 类比有电介质存在时的电功	<p>&gt; [Theorem] <math>\left\{ \begin{array}{l} \oint_{(L)} \vec{B} \cdot d\vec{s} = 0 \\ \oint_{(L)} \vec{B}_0 \cdot d\vec{l} = \mu_0 \sum I_0 \end{array} \right. \quad \left\{ \begin{array}{l} \oint_{(L)} \vec{B}' \cdot d\vec{s} = 0 \\ \oint_{(L)} \vec{B}' \cdot d\vec{l} = \mu_0 \sum I' \end{array} \right.</math></p> <p><math>\Rightarrow \left\{ \begin{array}{l} \oint_{(L)} \vec{B} \cdot d\vec{s} = 0 \\ \oint_{(L)} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 \sum I_0 + \mu_0 \sum I' \end{array} \right.</math> 总磁场无源旋旋</p> <p><math>+ \oint_{(L)} \vec{M} \cdot d\vec{l} = \sum I' \Rightarrow \oint_{(L)} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 \sum I_0 + \mu_0 \oint_{(L)} \vec{M} \cdot d\vec{l}</math></p> <p>得到:</p> <p>[Theorem] <math>\oint_{(L)} (\frac{B}{\mu_0} - M) \cdot d\vec{l} = \sum I_0</math> 记磁场强度 <math>H = \frac{B}{\mu_0} - M</math> <math>\oint_{(L)} \vec{M} \cdot d\vec{l} = \sum I_0</math>          类比 <math>\oint \vec{D} \cdot d\vec{s} = \sum q_0</math> <math>\oint \vec{D} \cdot d\vec{s} = \sum q_0</math></p>	

**[Def]** 对线性各向同性磁介质  $\vec{M} = \chi_m \vec{H}$   $\chi_m$  称磁化率  $\vec{P} = \epsilon_0 \chi_m \vec{E}$   
 $\vec{D} = \mu_0 (1 + \chi_m) \vec{H} = \mu_0 \mu_r \vec{H} = \mu \vec{H}$   $\mu_r = 1 + \chi_m$  称相对磁导率  $\epsilon_r = 1 + \chi_m$   $\mu = \mu_0 \mu_r$  称磁导率

**[Theorem]**  $\vec{D} = \frac{\mu_0 \mu_r}{\chi_m} \vec{M}$

**[Prop]** 磁场的基本方程

$$\begin{cases} \oint \vec{D} \cdot d\vec{l} = Q_0 \\ \oint \vec{H} \cdot d\vec{l} = \Sigma I_0 \\ \vec{D} = \mu_0 \mu_r \vec{H} \end{cases} \quad \text{或比} \quad \begin{cases} \oint \vec{E} \cdot d\vec{l} = 0 \\ \oint \vec{D} \cdot d\vec{l} = \Sigma q_0 \\ \vec{D} = \epsilon_0 \epsilon_r \vec{E} \end{cases}$$

**[Remark]** 顺磁质:  $\chi_m > 0$   $\mu_r > 1$   $\mu > \mu_0$  抗磁质:  $\chi_m < 0$   $\mu_r < 1$   $\mu < \mu_0$   
 真空  $\vec{M} = 0$   $\chi_m = 0$   $\mu_r = 1$   $\mu = \mu_0$   $\vec{D} = \mu_0 \vec{H}$  ( $\mu_0$  称真空磁导率)

Ex  $\mu_r, R_1$  无限大  $I_0, R_2, I_0$  (方向相反)  $\mu_r, \vec{B} = ?$



在以  $O$  为轴半径  $r$  的闭合回路:



$$\begin{aligned} \oint \vec{H} \cdot d\vec{l} &= 2\pi r H = \Sigma I_0 \\ 1^\circ r < R_1 \quad \Sigma I_0 &= \frac{I_0}{\pi R_1^2} \pi r^2 = I \frac{r^2}{R_1^2} \\ H &= \frac{I_0 r}{2\pi R_1^2} \quad D_1 = \mu_0 \mu_r H \\ 2^\circ r \in (R_1, R_2) \quad \Sigma I_0 &= I_0 \\ H &= \frac{I_0}{2\pi r} \quad B_2 = \mu_0 \mu_r H \\ 3^\circ r > R_2 \quad \Sigma I_0 &= 0 \quad B = 0 \end{aligned}$$

Ex  $\vec{M} \neq \vec{H} \neq \vec{B}$

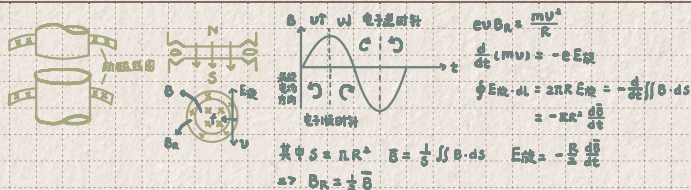


$$\begin{aligned} \oint \vec{H} \cdot d\vec{l} &= H \oint d\vec{l} = \Sigma I_0 = 0 \\ H &= 0 \\ B &= \mu_0 (H + M) = \mu_0 M \end{aligned}$$

Keywords 关键词	Notes 笔记	Review 复习记录
<p><b>§. 边界条件</b></p>	<p>&gt; [Prop] <math>\oint \vec{B} \cdot d\vec{s} = 0</math>  <math>\oint \vec{H} \cdot d\vec{l} = \sum I_0 \Rightarrow \begin{cases} \nabla \cdot \vec{B} = 0 \\ \nabla \times \vec{H} = \vec{j}_0 \\ \vec{B} = \mu_0 \mu_r \vec{H} \end{cases}</math></p> <p>[Theorem] <b>法向分量连续</b></p>  <p><math>B_{n1} = B_{n2}</math>  or <math>\vec{n} \cdot (\vec{B}_2 - \vec{B}_1) = 0</math>  <math>H_{t1} = H_{t2}</math>  or <math>\vec{n} \times (\vec{H}_2 - \vec{H}_1) = 0</math></p>  <p>[Theorem] <b>切向分量连续</b></p> <p># 磁屏蔽</p>  <p><math>\tan \theta_2 = \frac{B_{t2}}{B_{n2}} \quad \tan \theta_1 = \frac{B_{t1}}{B_{n1}}</math>  <math>B_{n1} = B_{n2} \quad H_{t1} = H_{t2}</math>  <math>B_{t2} = \mu_2 H_{t2} \quad B_{n2} = \mu_2 H_{n2}</math></p> <p><math>\Rightarrow \frac{\tan \theta_1}{\tan \theta_2} = \frac{\mu_1}{\mu_2}</math></p> <p>[Remark] 若 <math>\mu_2 = \mu_0, \mu_1 \gg \mu_0</math> 则 <math>\theta_2 \approx 0, \theta_1 \approx 90^\circ</math></p>  <p>若将 <math>\mu_1</math> 材料做成中空壳, 可对空腔起磁屏蔽作用</p> 	
Summary 总结		

Keywords 关键词	Notes 笔记	Review 复习记录
<p>§. 电子磁矩</p>	<p>▷ [Prop1] <math>-e Ze r</math></p> $i = \frac{-e}{T} = -\frac{eW}{2\pi}$ $p_{m,e} = iS \vec{n} = -\frac{e r^2}{2} \vec{\omega}$ <p>施加 <math>B_0 \parallel W_0</math> 时</p> $\frac{Ze^2}{4\pi\epsilon_0 r^3} = \frac{mW_0^2}{r} = m\omega_0^2 r \Rightarrow W_0 = \sqrt{\frac{Ze^2}{4\pi\epsilon_0 m r}}$ <p>施加后 <math>\frac{Ze^2}{4\pi\epsilon_0 r^3} + B_0 e W r = mW^2 r</math> 且 <math>B_0 \ll \frac{mW_0}{e}</math> <math>W = W_0 + \Delta W</math> <math>\Delta W \ll W_0</math></p> <p>代入得 <math>\Delta W = \frac{e B_0}{2m}</math> <math>\Delta p_{m,e} = -\frac{e r^2}{2} \Delta \vec{\omega} = -\frac{e r^2}{4m} \vec{B}_0</math></p> <p>施加 <math>B_0 \parallel -W_0</math> 则 <math>W = W_0 - \Delta W</math> <math>\Delta p_{m,e}</math> 仍有 <math>B_0</math> 反相</p> <p>施加 <math>B_0</math> 与 <math>W_0</math> 夹角 <math>\theta</math> <math>M_m = \vec{p}_{m,e} \times \vec{B}_0</math></p> <p><math>M_m \perp \vec{L} \Rightarrow</math> 电子将作进动: 电子的 <math>\vec{L}</math> 以 <math>\vec{B}_0</math> 为轴旋转</p>  	
<p>§. 磁荷观点</p>	<p>[Background] 磁荷观点把电子看作磁偶极子 磁矩 <math>p_m = qm l</math></p> <p>▷ [Theorem] 以此角: <math>q_{m0}</math> 磁点磁荷的磁荷量 <math>F: q_{m0}</math> 所受磁力</p> $\left\{ \begin{array}{l} \text{磁场强度 } \vec{H} = \frac{\vec{F}}{q_{m0}} \quad \text{磁场无旋 } \oint \vec{H} \cdot d\vec{l} = 0 \\ \vec{H} = -\nabla U_m \quad \text{磁势 } U_m = \frac{1}{4\pi\mu_0} \frac{\vec{p}_m \cdot \vec{r}}{r^3} \end{array} \right.$ <p>[Remark] 磁势能 <math>V = -\vec{p}_m \cdot \vec{B}</math></p>	
<p>Summary 总结</p>		

Keywords 关键词	Notes 笔记	Review 复习记录
§ 法拉第电磁感应	<p>法拉第电磁感应定律</p> <p>闭合导体回路中感应电动势的大小与穿过回路的磁通量变化率 <math>d\Phi/dt</math> 成正比</p> $\mathcal{E} = -\frac{d\Phi}{dt} \quad \Phi = \iint_{\Sigma} \vec{B} \cdot d\vec{S} = \iint_{\Sigma} B \cos\theta dS$ <p><b>[Remark]</b> 线圈由 <math>N</math> 匝串联而成 <math>\Phi = \Phi_1 + \Phi_2 + \dots + \Phi_N</math> 串联磁通</p> <p><b>[Theorem]</b> 楞次定律: 闭合导体回路中感应电流的方向, 总是使感应电流所激发的磁场阻碍引起感应电流的磁通量的变化 or. 感应电流的效果总是反抗引起感应电流的原因</p>	/ / / / /
§ 动/感电动势	<p>动生电动势</p> <p><b>[Theorem]</b> 导体在 <math>\vec{B}</math> 中运动, <math>\vec{B}</math> 由电子 <math>-e</math> 围绕导体运动, <math>\vec{v}</math> 受到洛伦兹力 <math>\vec{F} = -e\vec{v} \times \vec{B}</math></p> $\mathcal{E}_{\text{动}} = \int (\vec{v} \times \vec{B}) \cdot d\vec{l}$ <p>Ex. 1. <math>B, \omega, m, L</math> 求 <math>\mathcal{E}</math></p> $\mathcal{E}_{\text{动}} = \int_0^L \vec{B} \cdot \vec{v} \cdot d\vec{l} = \frac{1}{2} B \omega L^2$ <p>Ex. 2. <math>R, B, v_0, m, L, v_0</math> 求杆的速度变化</p> $\mathcal{E} = BLv \quad I = \frac{\mathcal{E}}{R} = \frac{BL}{R} v$ $F = BIL = \frac{B^2 L^2}{R} v$ $m \frac{dv}{dt} = -\frac{B^2 L^2}{R} v \Rightarrow v = v_0 e^{-\frac{B^2 L^2}{mR} t}$ <p><b>[Remark]</b> 交流发电机原理</p> $\mathcal{E} = \int_A^B (v \times B) \cdot dl + \int_C^D (v \times B) \cdot dl$ $= \int_0^L v B \cos\theta dt - \int_0^L v B \cos\theta dt$ $= 2vBl \cos\theta = 2\omega r l \cos\omega t = BS \omega \cos\omega t$ $\mathcal{I} = -BS \omega \sin\omega t$ <p>感生电动势</p> <p><b>[Theorem]</b> 导体不动, 仅 <math>B</math> 变化 <math>\mathcal{E}_{\text{感}} = -\int \frac{\partial \Phi}{\partial t} \cdot dS</math> 变化的磁场产生涡旋电场, 是引起感生电动势的原因 <math>\mathcal{E}_{\text{感}} = \oint_{\Gamma} \vec{E}_{\text{感}} \cdot d\vec{l}</math></p> <p><b>[Prop]</b> 涡旋电场无源有旋</p> $\oint \vec{E}_{\text{感}} \cdot d\vec{s} = 0$ $\oint \vec{E}_{\text{感}} \cdot d\vec{l} = -\int \frac{\partial \Phi}{\partial t} \cdot dS$ <p>静电场 <math>\vec{E} = \vec{E}_{\text{静}} + \vec{E}_{\text{感}}</math> 有源有旋 <math>\oint \vec{E} \cdot d\vec{l} = -\int \frac{\partial \Phi}{\partial t} \cdot dS</math></p> <p><b>[Theorem]</b> <math>\mathcal{E} = \mathcal{E}_{\text{动}} + \mathcal{E}_{\text{感}} = \int (v \times B) \cdot d\vec{l} - \int \frac{\partial \Phi}{\partial t} \cdot dS</math></p> <p>Ex. 3. <math>m, q, v_0, B, t=0, B=0</math> 小球静止 <math>0 &lt; t &lt; T, B = kt, t &gt; T, B = 0</math></p> <p>求小球 <math>A \rightarrow T</math> 所受 <math>F_{\text{磁}}</math> 及 <math>v(t)</math></p> $\mathcal{E}_{\text{感}} = \oint \vec{E}_{\text{感}} \cdot d\vec{l} = E_{\text{感}} \cdot 2\pi R = -\int \frac{\partial \Phi}{\partial t} \cdot dS = -\pi R^2 \frac{\partial B}{\partial t}$ $E_{\text{感}} = \frac{B_0 R}{2t} \quad F_{\text{磁}} = \frac{qB_0 R}{2t}$ $a = \frac{qB_0 R}{2tm} \quad v = at$ <p><b>[Remark]</b> 电子感应加速器</p>	



## §. 电感

**[Def]** 当一回路中的电流变化时, 引起的磁场相应变化, 通过该回路自身的磁通量随之变化, 使该回路产生感应电动势称为自感现象

**[Theorem]** 设回路中电流为  $I$ , 则该回路感应磁通量以及通过该回路自身磁通量均与  $I$  成正比

$$\Phi = LI \quad \mathcal{E}_L = -L \frac{dI}{dt}$$

$L$  称为自感系数

**[Def]** 设两线圈相邻, 其一电流变化, 使通过另一的磁通量发生变化, 产生感应电动势, 称为互感

**[Theorem]** 设回路 1 的电流为  $I_1$ , 它所激发的磁场通过回路 2 的磁通量  $\Phi_{21}$

$$\Phi_{21} = M_{21} I_1 \quad // \quad \Phi_{12} = M_{12} I_2$$

$$\mathcal{E}_{21} = -M_{21} \frac{dI_1}{dt} \quad \mathcal{E}_{12} = -M_{12} \frac{dI_2}{dt}$$

**[Remark]**  $M_{12} = M_{21}$  统称为  $M$ , 互感系数

并求  $L, M$  问题

Ex 1 单层密绕长直螺线管  $L = 40 \text{ cm}$   $S = 10 \text{ cm}^2$   $N = 2000$   $L = ?$

$$B = \mu_0 n I = \mu_0 \frac{N}{L} I \quad \Phi = BS = \mu_0 \frac{N^2}{L} I S$$

$$\Psi = N \Phi = \frac{\mu_0 N^3 S}{L} I \quad L = \mu_0 \frac{N^2 S}{L} = 13 \text{ mH}$$

Ex 2 两共轴螺线管 2 in 1  $L_1 = 100 \text{ cm}$   $L_2 = 30 \text{ cm}$   $N_1 = 6000$   $N_2 = 3000$   $S = 10 \text{ cm}^2$   $M = ?$

$$B = \mu_0 \frac{N_1}{L_1} I_1$$

$$\Phi_{21} = N_2 \mu_0 \frac{N_1}{L_1} I_1 S \quad M = \frac{\mu_0 N_1 N_2 S}{L_1} \approx 2.3 \times 10^{-3} \text{ H}$$

$$L_1 = \mu_0 \frac{N_1^2 S}{L_1} \quad L_2 = \mu_0 \frac{N_2^2 S}{L_2} \quad \text{耦合系数 } k = \frac{M}{\sqrt{L_1 L_2}} = \sqrt{\frac{L_2}{L_1}} = 0.71$$

**[Def]** 自感磁能  $W_B = \frac{1}{2} L I^2$  互感磁能  $W_B = M I_1 I_2$

**[Remark]**  $W_m = \frac{1}{2} \sum_{i=1}^N L_i I_i^2 + \sum_{1 \leq i < j \leq N} M_{ij} I_i I_j$

**[Theorem]** 长直螺线管  $L, S, N$  管内充满  $\mu_r$   $I$

$$B = \mu_0 \mu_r \frac{N}{L} I \quad H = \frac{N}{L} I \quad L = \mu_0 \mu_r \frac{N^2 S}{L}$$



$$\Rightarrow W_m = \frac{1}{2} L I^2 = \frac{1}{2} B H V \quad (V = S L)$$

磁场能量密度  $w_m = \frac{1}{2} B H \quad W_m = \iiint w_m \cdot dV$

**[Remark]** 串联  $L = L_1 + L_2$  并联  $L = \frac{L_1 L_2}{L_1 + L_2}$

Summary 总结

Keywords 关键词	Notes 笔记	Review 复习记录
<p><b>§. 方程组</b></p>	<p><b>[Def]</b> 麦克斯韦方程组: 用 <math>E, D, B, H, q, I, \varepsilon, \mu, \sigma</math> 表示的方程组</p> <p><b>[Prop]</b> 麦克斯韦电磁场方程组 (积分形式):</p> $\begin{cases} \oint \vec{D} \cdot d\vec{s} = q_0 \\ \oint \vec{E} \cdot d\vec{l} = - \iint \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot d\vec{S} \\ \oint \vec{B} \cdot d\vec{s} = \mu_0 I_0 \\ \oint \vec{H} \cdot d\vec{l} = I_0 + \iint \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \cdot d\vec{S} \end{cases}$ <p>其中 <math>E</math>: 总电场 (自由电荷 <math>q_0</math>, 极化电荷 <math>q'</math> 变化磁场的感生电荷产生电场的之和)  <math>B</math>: 总磁场 (传导电流 <math>I_0</math>, 磁化电流 <math>I'</math>, 极化电流 <math>I_p</math>, 变化磁场的感生电流产生磁场的之和)</p> <p><b>[Prop]</b> 麦克斯韦电磁场方程组 (微分方程):</p> $\begin{cases} \nabla \cdot \vec{D} = \rho_0 \\ \nabla \times \vec{E} = - \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \cdot \vec{B} = 0 \\ \nabla \times \vec{H} = \vec{j}_0 + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \quad (\rho_0: \text{自由电荷体密度}) \end{cases}$ <p><b>[Remark]</b> <math>\vec{V} \cdot \vec{A} = \frac{\partial A_x}{\partial x} + \frac{\partial A_y}{\partial y} + \frac{\partial A_z}{\partial z}</math>  <math>\nabla \times \vec{A} = \left( \frac{\partial A_z}{\partial y} - \frac{\partial A_y}{\partial z} \right) \vec{i} + \left( \frac{\partial A_x}{\partial z} - \frac{\partial A_z}{\partial x} \right) \vec{j} + \left( \frac{\partial A_y}{\partial x} - \frac{\partial A_x}{\partial y} \right) \vec{k}</math></p> <p><b>[Prop]</b> (在分界面不存在自由电荷和传导电流的条件下) 电磁场边界条件:</p> $\begin{cases} E_{1t} = E_{2t} \\ H_{1t} = H_{2t} \\ D_{1n} = D_{2n} \\ B_{1n} = B_{2n} \end{cases}$	
<p><b>§. 位移电流</b></p>	<p><b>[Def]</b> <math>I_0, q_0, \sigma, \vec{D}, \vec{E}_0</math> 关系:</p> $I_0 = \frac{dq_0}{dt} \quad q_0 = \sigma \cdot S \quad D = \sigma_0 = \frac{I_0}{\sigma} \quad \vec{E}_0 = \iint_{\Sigma} \vec{D} \cdot d\vec{s} = DS = q_0$ <p>则 <math>\frac{dI_0}{dt} = I_0</math></p> <p>在任意形状的管形环路定理 <math>\oint \vec{H} \cdot d\vec{l} = I_0 + \frac{dI_0}{dt} \quad I_0 = \frac{dI_0}{dt}</math> 称为位移电流</p> <p><b>[Remark]</b> <math>I_0 = \frac{\partial}{\partial t} \iint_{\Sigma} \vec{D} \cdot d\vec{s} = \varepsilon_0 \iint \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \cdot d\vec{s} + \iint \frac{\partial \vec{P}}{\partial t} \cdot d\vec{s}</math></p> <p><math>\Rightarrow \iint \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \cdot d\vec{s}</math>: 极化电流 <math>\quad \varepsilon_0 \iint \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \cdot d\vec{s}</math>: 变化电场的</p>	
<p>Summary 总结</p>		

Keywords 关键词	Notes 笔记	Review 复习记录
<p><b>§. 电磁波</b></p>	<p><b>&gt; [Prop]</b> 无自由电荷 传导电流 线性各向同性介质中 <math>\rho=0</math> <math>j_0=0</math></p> <p>有 <math>\nabla \cdot \vec{E} = 0</math></p> $\begin{cases} \nabla \times \vec{E} = -\mu_0 \mu_r \frac{\partial \vec{H}}{\partial t} \\ \nabla \times \vec{H} = \epsilon_0 \epsilon_r \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \nabla^2 \vec{E} = \epsilon_0 \mu_0 \epsilon_r \mu_r \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} \\ \nabla^2 \vec{H} = \epsilon_0 \mu_0 \epsilon_r \mu_r \frac{\partial^2 \vec{H}}{\partial t^2} \end{cases}$ <p>解得 <math>\vec{E} = E_0 \cos(\omega t - \vec{k} \cdot \vec{r})</math></p> <p><math>\vec{H} = H_0 \cos(\omega t - \vec{k} \cdot \vec{r} + \varphi)</math> 沿 <math>\vec{E}</math> 方向传播 以 <math>\omega</math> 为角频率 <math>E_0, H_0</math> 为振幅</p> <p>//</p> <p><b>[Remark]</b> <math>v_{\text{相}} = \frac{1}{\sqrt{\epsilon_0 \mu_0 \epsilon_r \mu_r}}</math> 真空中 <math>\epsilon_r = \mu_r = 1</math> <math>c_{\text{相}} = \frac{1}{\sqrt{\epsilon_0 \mu_0}}</math></p> $n = \frac{c}{v} = \sqrt{\epsilon_r \mu_r}$ <p>// 计算得 <math>\vec{k} \cdot \vec{E} = 0 \rightarrow</math> 电磁波为横波</p> $\vec{k} \cdot \vec{H} = 0$ <p><math>\vec{k} = \vec{E} \sin(\omega t - \vec{k} \cdot \vec{r}) = \omega \mu_0 \mu_r H_0 \sin(\omega t - \vec{k} \cdot \vec{r} + \varphi)</math></p> <p>即 <math>\vec{k} \times \vec{E} = \omega \mu_0 \mu_r H_0 \rightarrow E, H, k</math> 相互垂直</p> <p><math>\omega t - \vec{k} \cdot \vec{r} = \omega t - \vec{k} \cdot \vec{r} + \varphi</math> 或 <math>\varphi = 0 \rightarrow</math> 电磁波与磁场同相位</p> $E_0 = \sqrt{\frac{\mu_0 \mu_r}{\epsilon_0 \epsilon_r}} H_0$ <p>// 电磁波传播伴随着能量的传播</p> $\omega = \frac{1}{2} (\vec{D} \cdot \vec{E} + \vec{B} \cdot \vec{H})$ $\frac{dW}{dt} = \frac{d}{dt} \iiint_{(V)} \omega dV = \frac{1}{2} \iiint_{(V)} \frac{\partial}{\partial t} (D \cdot E + B \cdot H) dV$ <p><b>[Remark]</b> Gauss: <math>\oint_{(S)} \vec{A} \cdot d\vec{s} = \iiint_{(V)} \nabla \cdot \vec{A} dV</math></p> $\Rightarrow -\frac{dW}{dt} = \iiint_{(V)} \nabla \cdot (E \times H) dV = \oint_{(S)} (E \times H) \cdot d\vec{s}$ <p><b>[Remark]</b> Stokes: <math>\oint_{(L)} \vec{A} \cdot d\vec{l} = \iint_{(S)} \nabla \times \vec{A} \cdot d\vec{s}</math></p> <p><b>[Def]</b> 令 <math>\vec{S} = \vec{E} \times \vec{H}</math> 称能流密度矢量 (坡印亭矢量)</p> $\vec{S} = \frac{1}{2} E_0 H_0 \hat{k} = E_0^2 \hat{k}$ <p><b>[Def]</b> 令 <math>\vec{g} = \frac{1}{c} \vec{S}</math> 称电磁波的量密度</p>	 
Summary 总结		