

Chapter 7

恒定电流 与恒定磁场

主要内容

§ 1 恒定电流

§ 2 磁场 磁感应强度

§ 3 毕奥-萨伐尔定律

§ 4 磁场的高斯定理和安培环路定理

§ 5 安培力与洛伦兹力

§ 6 磁介质

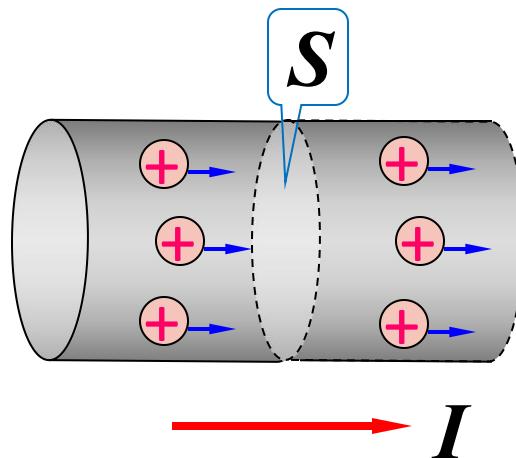
§ 7.1

恒定电流

7.1.1 电流 电流的连续性方程

一、电流 电流密度 电流场

电流定义为通过截面 S 的电荷随时间的 **变化率**



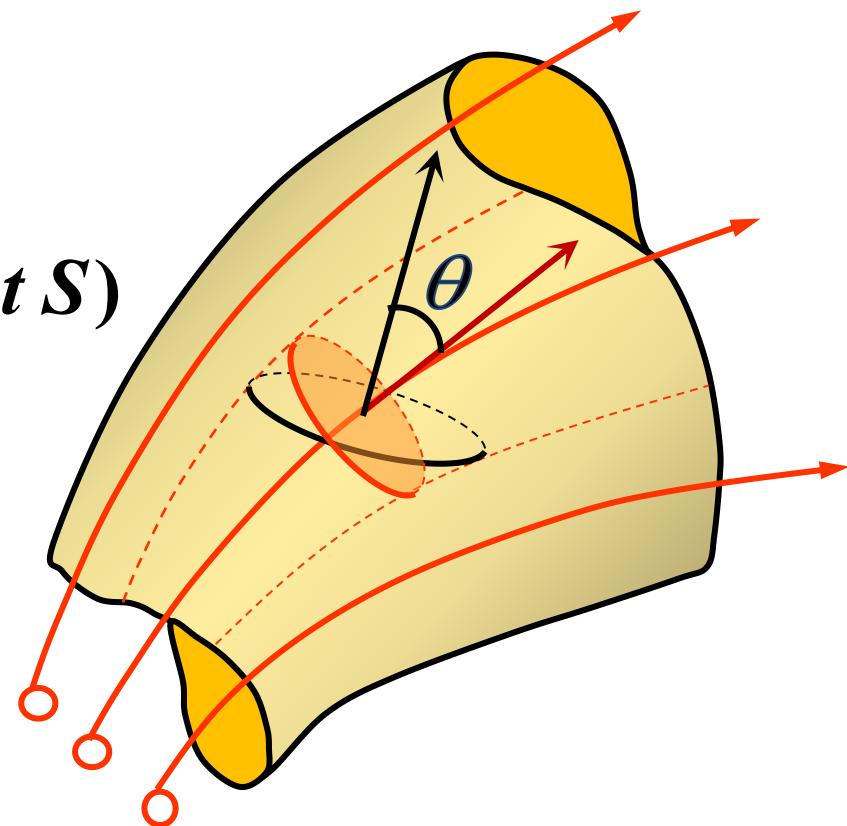
$$I = \frac{dq}{dt}$$

$$dQ = nq(u dt S)$$

$$I = nquS$$

u 为电子的 **漂移速度** 大小

$$dQ = nq(u dt dS \cos \theta)$$



$$dI = \frac{dQ}{dt} = \frac{nq(udtdS \cos \theta)}{dt} = nqu dS \cos \theta$$

$$= nq\vec{u} \cdot d\vec{S}$$

电流密度矢量

$$\vec{j} = nq\vec{u}$$

$$dI = \vec{j} \cdot d\vec{S}$$

通过任意曲面 S 的电流

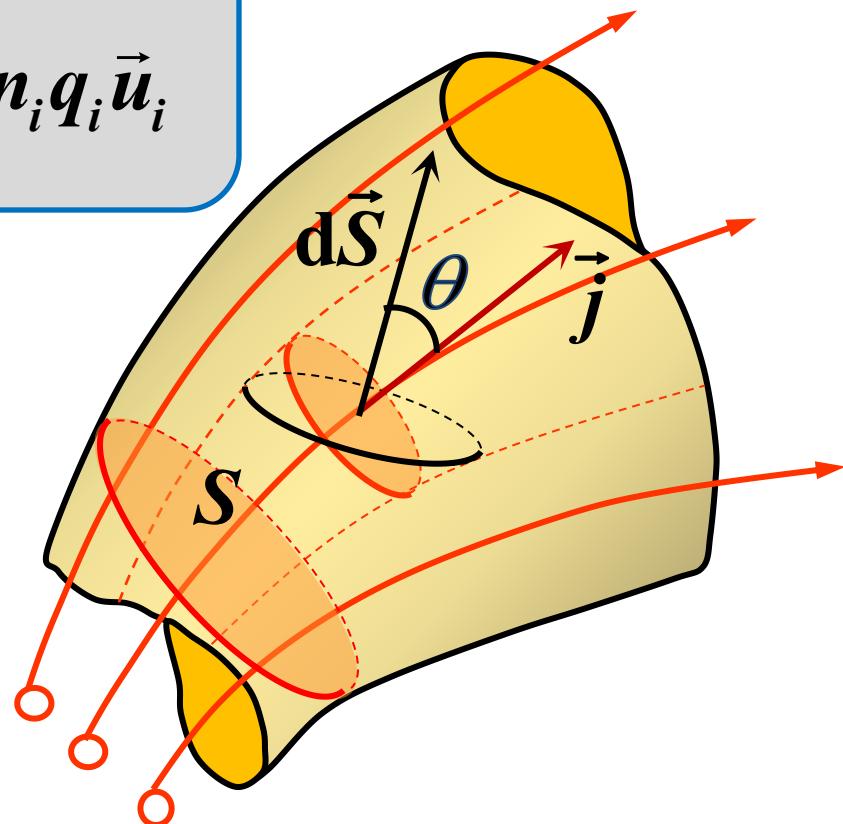
$$I = \int_S \vec{j} \cdot d\vec{S} = \int_S j \cos \theta dS$$

若有几种载流子

$$\vec{j} = \sum_i n_i q_i \vec{u}_i$$

引入面元矢量

$$d\vec{S} = dS \vec{e}_n$$



电流密度反映了空间各点电流的分布

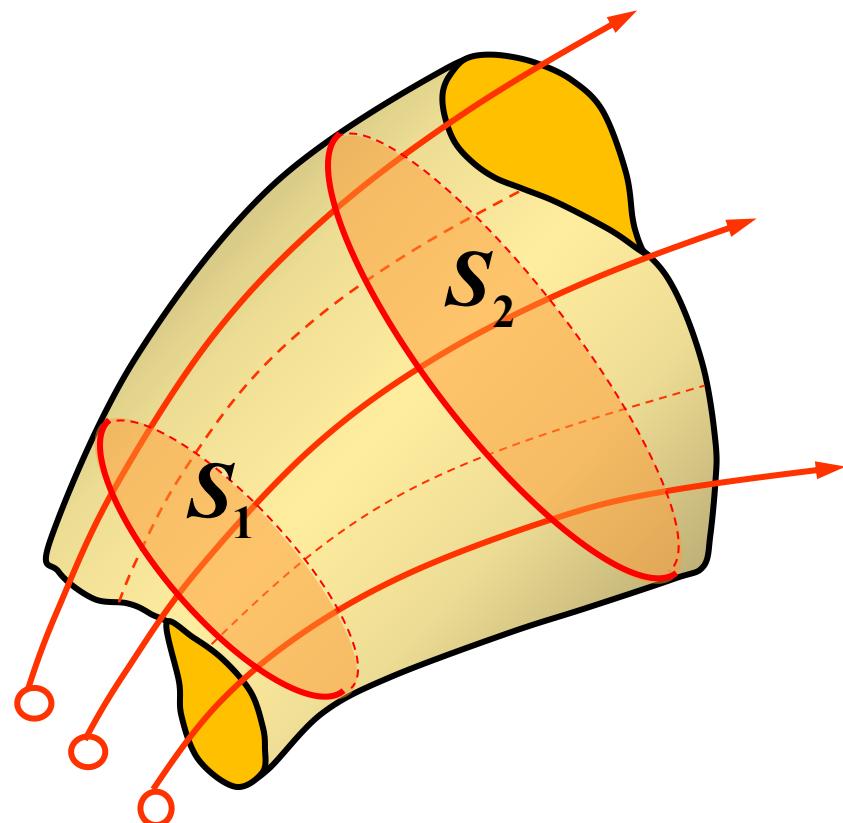
$$\vec{j}_1 \neq \vec{j}_2$$

在大块导体中，电流分布复杂

$\vec{j}(x, y, z)$ 组成一个矢量场
——电流场

引入电流线来描述电流场的分布

电流线上每一点的切线方向与该点电流密度的方向相同，曲线的疏密程度代表电流密度的大小

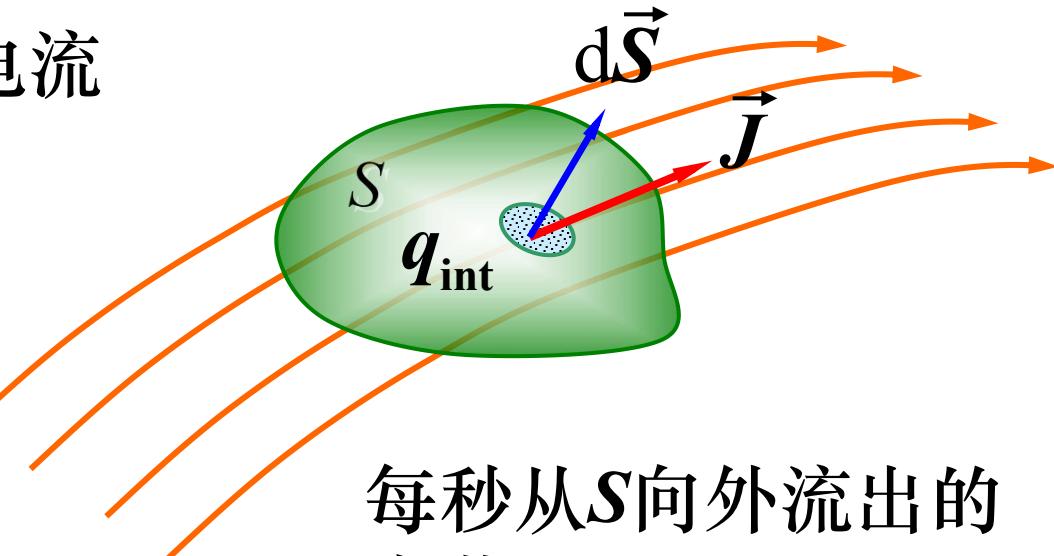


二、电流的连续性方程 电流的恒定条件

通过一个封闭曲面S的电流

$$I = \oint_S \vec{j} \cdot d\vec{S}$$

表示净流出封闭面的电流
线的条数，即通过封闭面向外流出的电流



每秒从S向外流出的电荷量

电流的连续性方程

$$\oint_S \vec{j} \cdot d\vec{S} = -\frac{dq_{int}}{dt}$$

电流线有头有尾

$$\frac{dq}{dt} = I = \oint_S \vec{j} \cdot d\vec{S}$$

由电荷守恒：

$$\frac{dq}{dt} = -\frac{dq_{int}}{dt}$$

◆ 恒定电流

导体中各点电流密度 \vec{j} 的方向和大小都**不随时间变化**的电流，称为恒定电流（又称稳恒电流）

电流的连续性方程

$$\oint_S \vec{j} \cdot d\vec{S} = -\frac{dq_{int}}{dt}$$

对于恒定电流，任意时刻进入任意封闭面的电流线的条数，与穿出封闭面的电流线的条数相等

$$\oint_S \vec{j} \cdot d\vec{S} = 0$$

这是恒定电流条件

恒定电流线是无头无尾的闭合曲线



◆ 恒定电场

若导体载的是恒定电流，导体内各处的电荷分布不随时间变化，任意封闭面内的电量不随时间变化

$$\frac{dq_{\text{int}}}{dt} = 0 \text{ (动平衡)}$$

恒定电场是存在于恒定电流通过的导体内部和导体外部的电场。

恒定电场的空间分布不随时间变化

- 宏观电荷空间分布
电场分布 } 不随时间变化
- 满足 $\oint_S \vec{E} \cdot d\vec{S} = \sum q_{\text{int}} / \epsilon_0$
- 满足 $\oint_l \vec{E} \cdot d\vec{l} = 0$ 可引入 **电势** 的概念

7.1.2 欧姆定律

一、欧姆定律的微分形式

理论上可以证明：当保持金属的温度恒定时，金属中的电流密度 \vec{j} 与该处的电场强度 \vec{E} 成正比

$$\vec{j} = \gamma \vec{E}$$

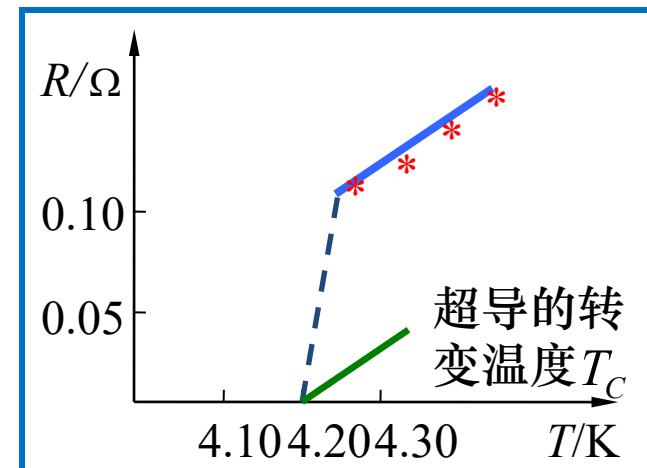
电导率

其倒数称
为电阻率

$$\rho = \frac{1}{\gamma}$$

讨论

有些金属和化合物在降到接近绝对零度时，它们的电阻率突然减小到零，这种现象叫超导。



汞在
4.2K
附近电阻突然降为零

二、欧姆定律 电阻

由恒定电流条件可知

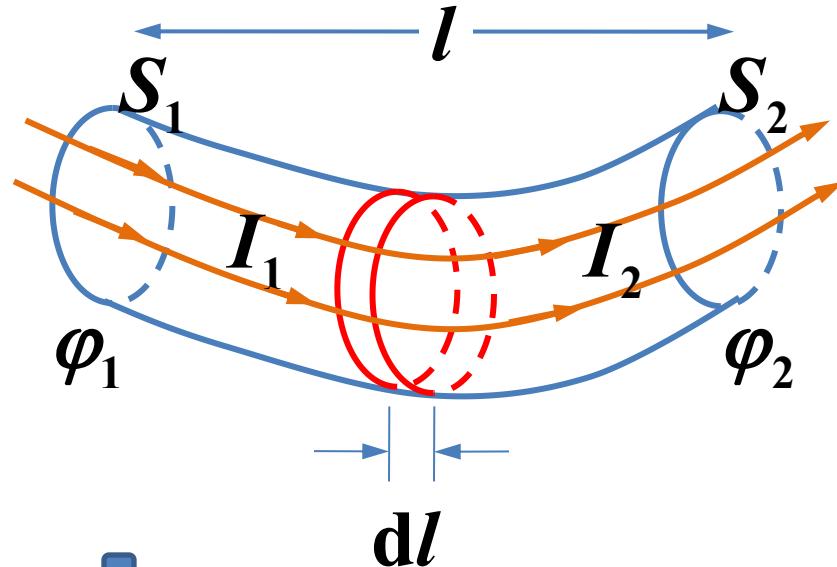
$$I_1 = I_2$$

故 $\text{d}l$ 段的电势差为

$$\text{d}\varphi = \vec{E} \cdot \text{d}\vec{l}$$

截面 S_1 、 S_2 之间的电势差为

$$\begin{aligned}\varphi_1 - \varphi_2 &= \int \vec{E} \cdot \text{d}\vec{l} = \int \rho \vec{j} \cdot \text{d}\vec{l} \\ &= \int \rho j \text{d}l = I \boxed{\int \frac{\rho \text{d}l}{S}} R\end{aligned}$$



横截面均匀的导体：

$$R = \rho \frac{l}{S}$$

$$U = IR$$

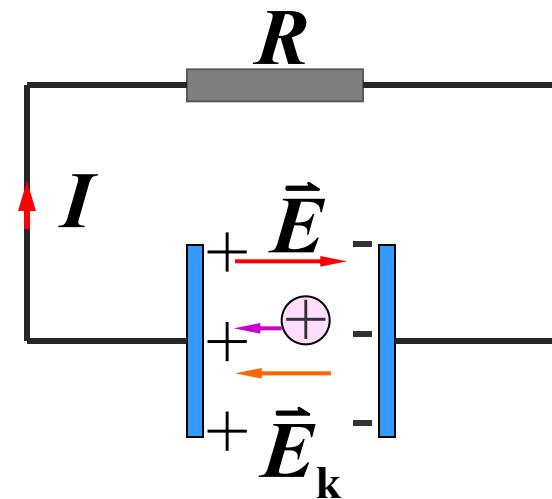
欧姆定律

7.1.3 电源电动势和全电路欧姆定律

一、电源电动势

- ◆ 非静电力：能不断分离正负电荷使正电荷逆静电场力方向运动。
- ◆ 电源：提供非静电力的装置。
- ◆ 非静电性的场强 \vec{E}_k ：为单位正电荷所受的非静电力。
- ◆ 电动势的定义：在电源内部，单位正电荷从负极到正极，非静电力所做的功。

$$E = \frac{A}{q} = \int_{-}^{+} \vec{E}_k \cdot d\vec{l}$$

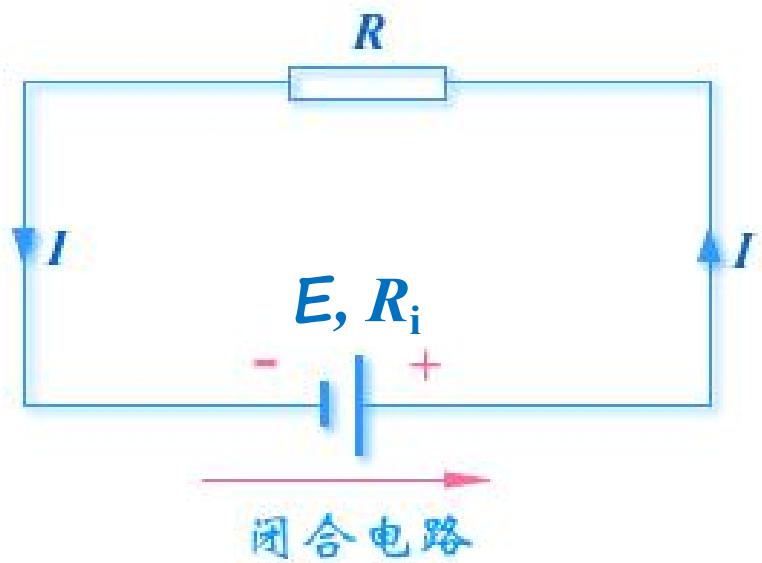


非静电力存在于整个回路上

$$E = \oint_L \vec{E}_k \cdot d\vec{l}$$

二、全电路欧姆定律

$$\vec{j} = \frac{1}{\rho} (\vec{E}_e + \vec{E}_k) = \gamma (\vec{E}_e + \vec{E}_k)$$



$$\oint_L (\vec{E}_k + \vec{E}) \cdot d\vec{l}$$

$$= \oint_L \vec{E}_k \cdot d\vec{l} = E$$

$$\oint_L (E + E_k) \cdot d\vec{l} = \oint_L \frac{\vec{j} \cdot d\vec{l}}{\gamma}$$

$$= \oint_L \frac{j dl}{\gamma}$$

对于均匀电路
 $j = I / S$

$$\begin{aligned} E &= \oint_L \frac{\vec{j} \cdot d\vec{l}}{\gamma} \\ &= \int_{\text{out}} \frac{j dl}{\gamma} + \int_{\text{in}} \frac{j dl}{\gamma} \\ &= I \left(\int_{\text{out}} \frac{dl}{\gamma S} + \int_{\text{in}} \frac{j dl}{\gamma S} \right) \end{aligned}$$

$$E = I \left(\int_{\text{out}} \frac{dl}{\gamma S} + \int_{\text{in}} \frac{dl}{\gamma S} \right)$$

R R_i

外电路的电阻

电源的内阻

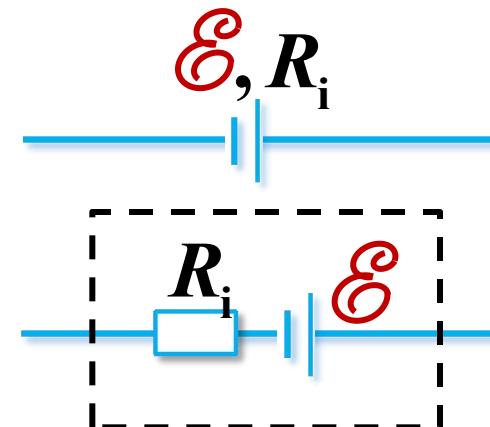
全电路欧姆定律

$$E = I(R + R_i)$$

三、一段含源电路的欧姆定律

规定

- ◆ 电源看做电动势为 E 的理想电源和一电阻为 R_i 的电阻串联而成
- ◆ 导线电阻为零，无电势降落
- ◆ 顺着电流方向，电流流经电阻，电势降低；电流流过电源，电势升高



四、基尔霍夫方程及其应用

处理复杂电路问题

1. 基尔霍夫第一方程

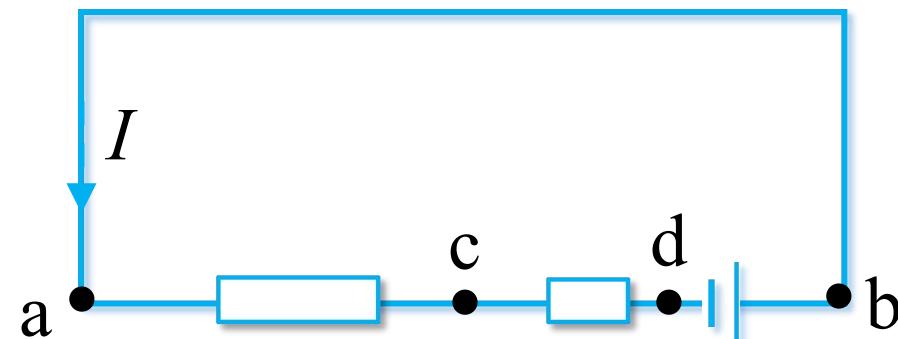
在有分支的电路中，由**恒定电流条件**可知：

$$\sum I_i = 0 \quad \text{节点电流方程}$$

即 流出节点的电流的代数和为零。

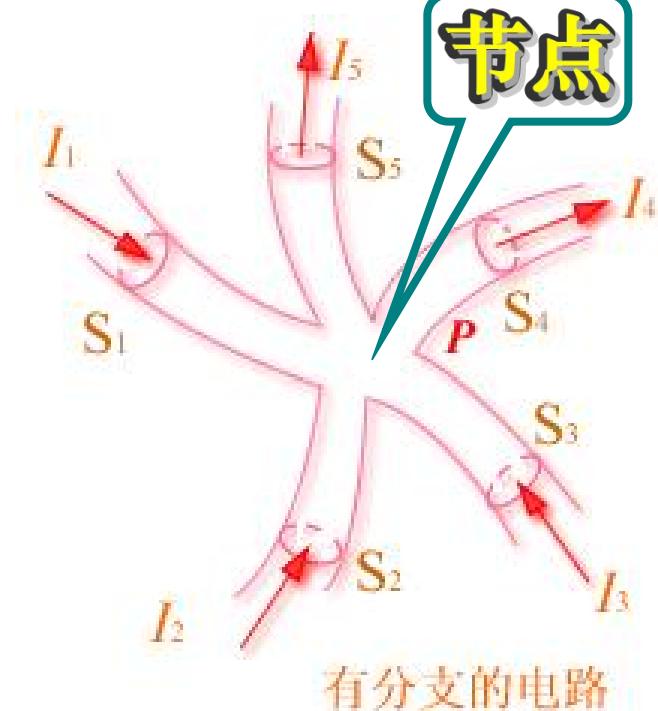
2. 基尔霍夫第二方程

$$(\sum \pm IR) - (\sum \pm \mathcal{E}) = 0$$



即 回路一周电势降低和电势升高相等。

节点



有分支的电路

例2 如图所示, $\mathcal{E}_1 = 3.0V$, $\mathcal{E}_2 = 1.0V$, $R_{i1} = 0.5W$, $R_{i2} = 1.0W$, $R_1 = 4.5W$, $R_2 = 19.0W$, $R_3 = 10.0W$, $R_4 = 5.0W$ 。求电路中的电流分布。

解: 列出基尔霍夫方程

对节点 b :

$$-I_1 + I_3 + I_2 = 0$$

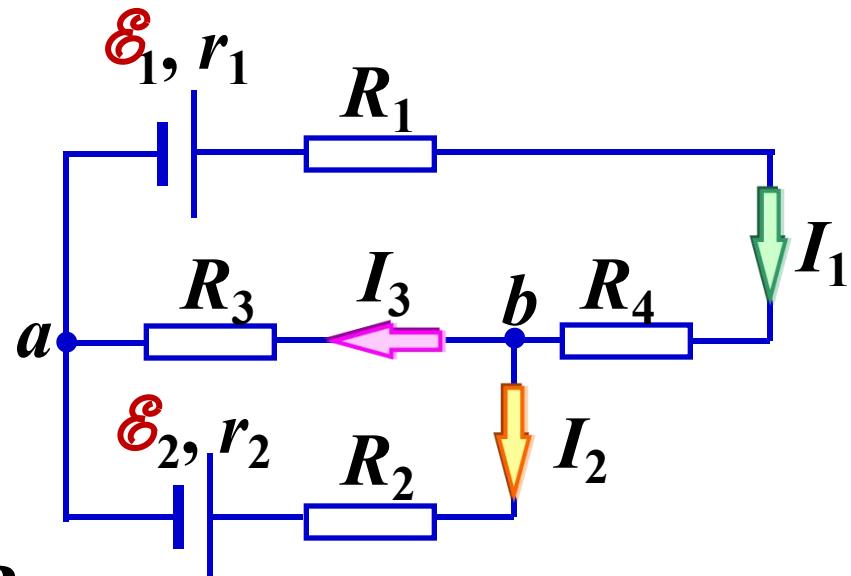
对回路 aR_1bR_3a :

$$\mathcal{E}_1 = I_1(r_1 + R_1 + R_4) + I_3R_3$$

对回路 aR_3bR_2a :

$$-\mathcal{E}_2 = I_2(r_2 + R_2) - I_3R_3$$

代入数据: $I_1 = 0.16A$, $I_2 = 0.02A$, $I_3 = 0.14A$



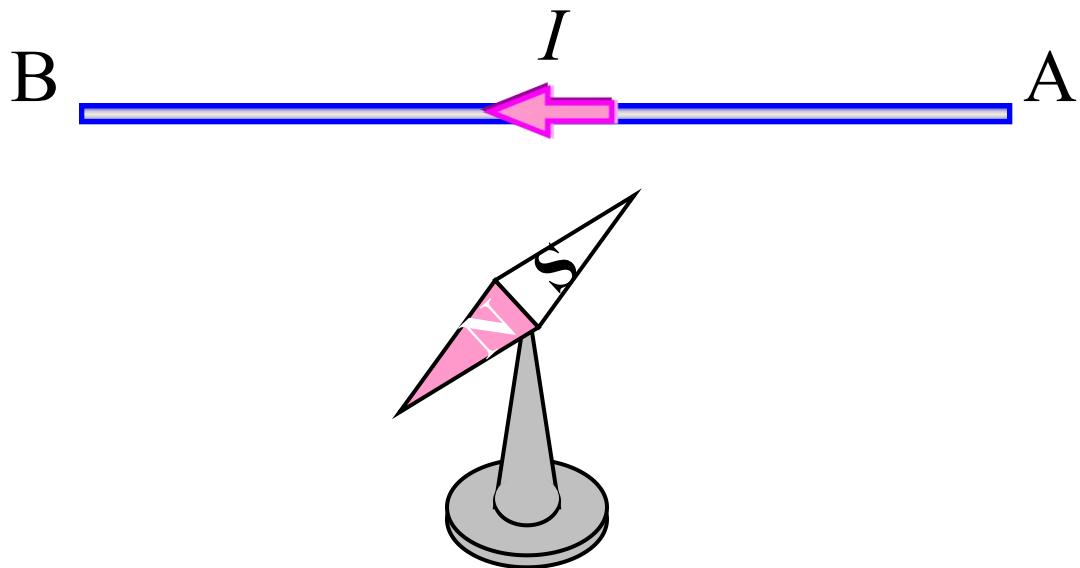
§ 7.2

磁场 磁感应强度

7.2.1 磁现象与磁场

- ◆ 磁铁之间的相互作用：
同极相斥 异极相吸

- ◆ 电流的磁效应

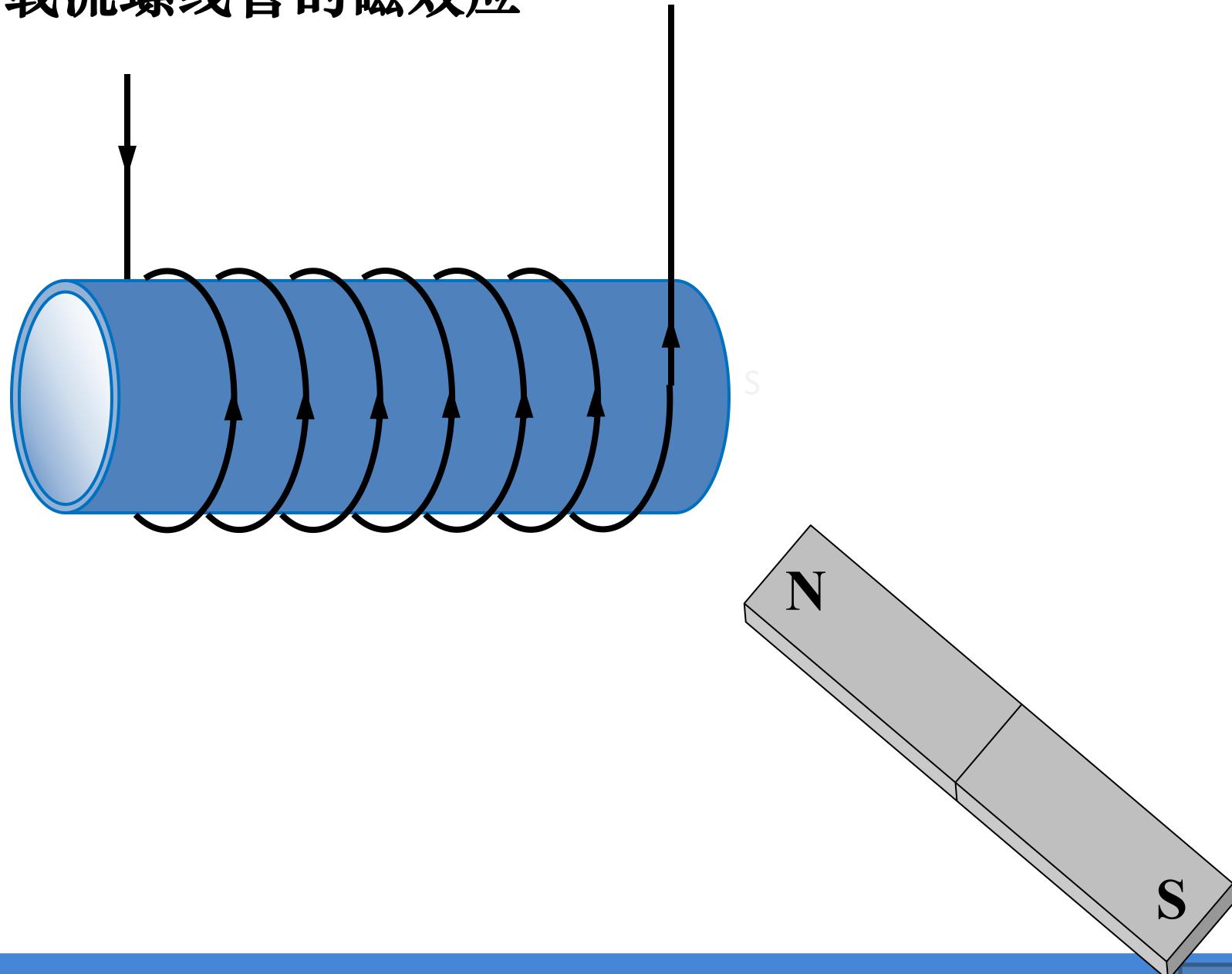


磁铁



丹麦物理学家
— 奥斯特

载流螺线管的磁效应

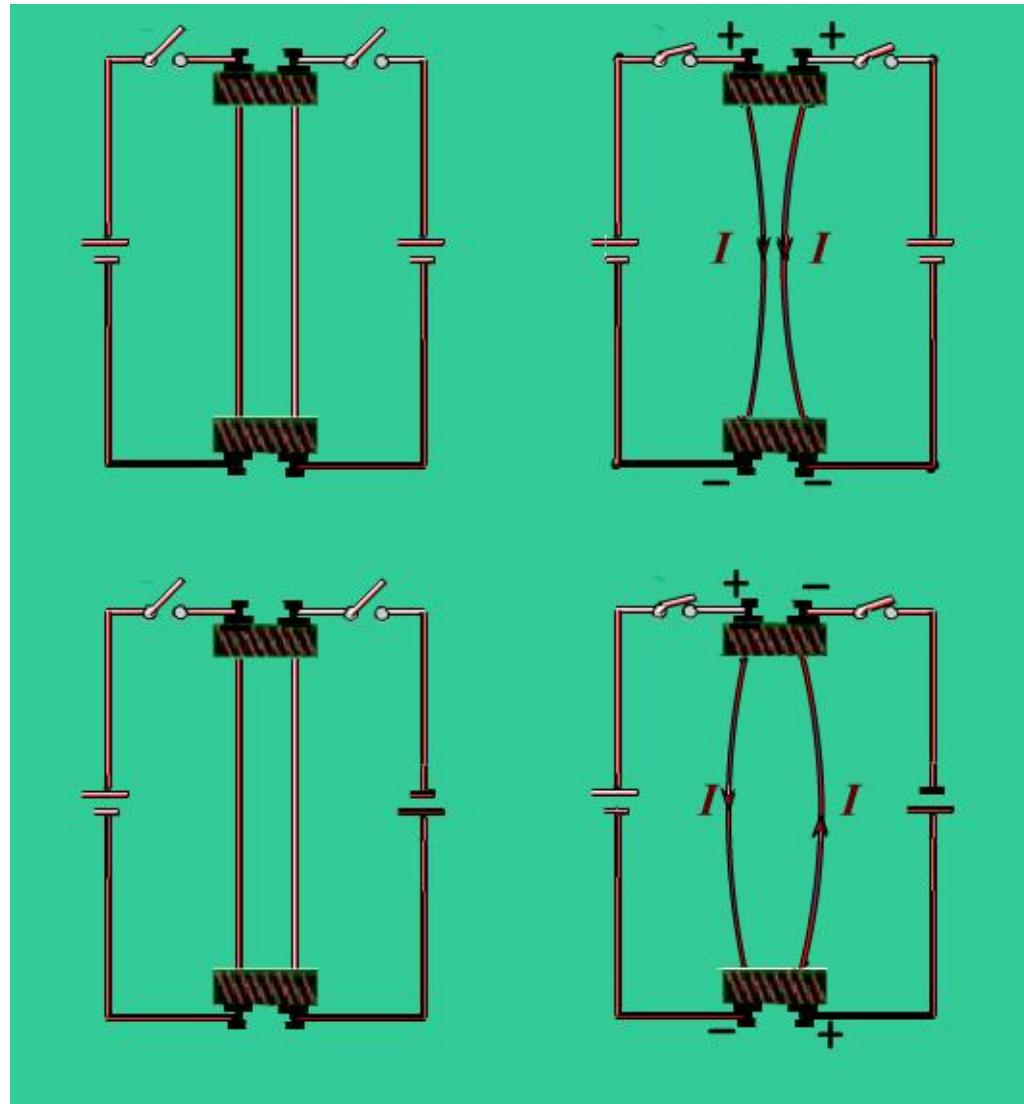


电流与电流之间的相互作用

现象：

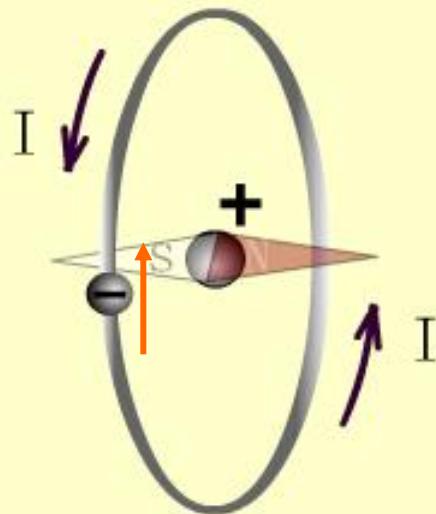
同向电流
相互吸引；

反向电流
相互排斥。



◆ 安培的分子电流假说

磁性本源



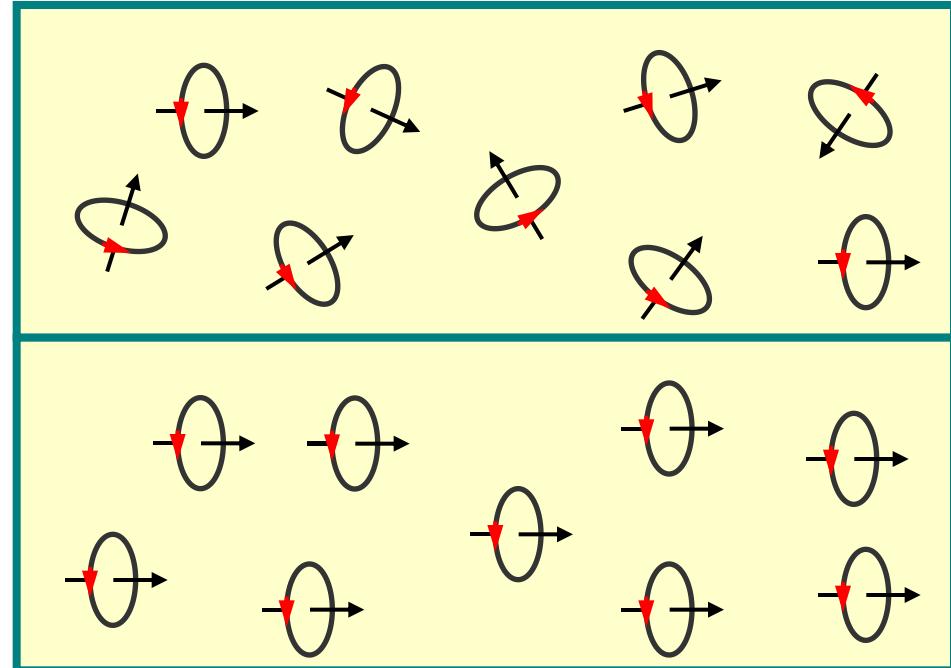
分子电流模型

内部的分子电流的方向
按一定的方式排列整齐

——磁体

在原子内部，电子（绕核旋转，且
还有自转）的运动形成微小的电流

——分子电流



小结：磁体与磁体之间，磁体与电流之间，以及电流与电流之间的磁现象，或者说一切磁现象都可归结为电流的磁效应。

电流与磁体的本源只有一个：电荷的运动

结论：从微观上看，磁力都是运动电荷之间的相互作用的表现。

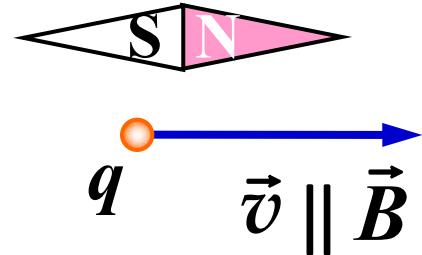
◆ 磁场

运动电荷周围空间里存在着磁场，置于其中的另一个运动电荷受到的磁力实际上是该磁场对它的作用。

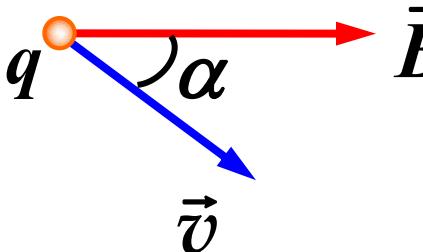


7.2.2 磁感应强度

分析运动点电荷在磁场中所受洛伦兹力

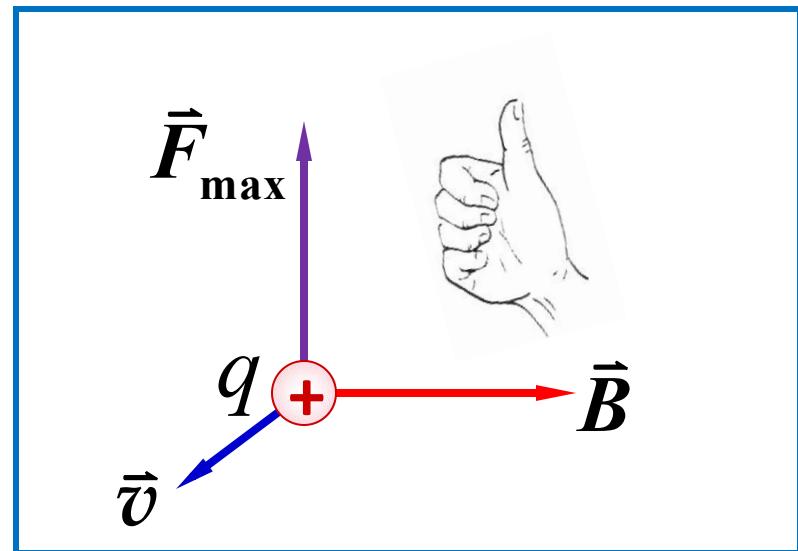
1.  $F = 0$

磁感强度大小 $B = \frac{F_{\max}}{qv}$

2.  $F = qvB \sin \alpha$

$\vec{v} \perp \vec{B}$
 $\alpha = 90^\circ$

$$F_{\max} = qvB$$



$$\vec{F}_m = q\vec{v} \times \vec{B}$$

§ 7.3

毕奥-萨伐尔定律

7.3.1 毕奥-萨伐尔定律

毕奥-萨伐尔定律，即：一段电流元 $I\vec{dl}$ 与它所激发的磁感应强度 $d\vec{B}$ 之间的关系

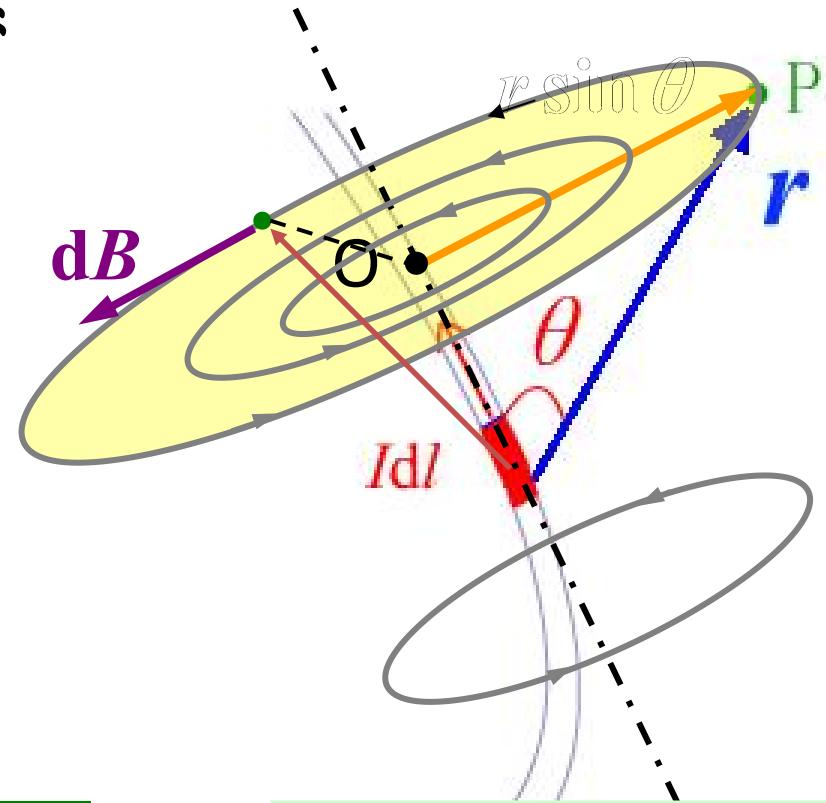
$$d\vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{I\vec{dl} \times \vec{e}_r}{r^2}$$

真空磁导率

$$\mu_0 = 4\pi \times 10^{-7} \text{ N}\cdot\text{A}^{-2}$$

大小： $dB = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{Idl \sin \theta}{r^2}$

注：电流元的磁感线是圆心在电流元轴线上的同心圆。



绕向与电流满足
右手定则

任意电流（载流导线）的磁场可看成是无限多个电流元产生的**磁场的叠加**，即

$$\vec{B} = \int d\vec{B} = \int \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{I d\vec{l} \times \vec{e}_r}{r^2}$$

磁场满足叠加原理

7.3.2 毕奥-萨伐尔定律的应用

基本步骤

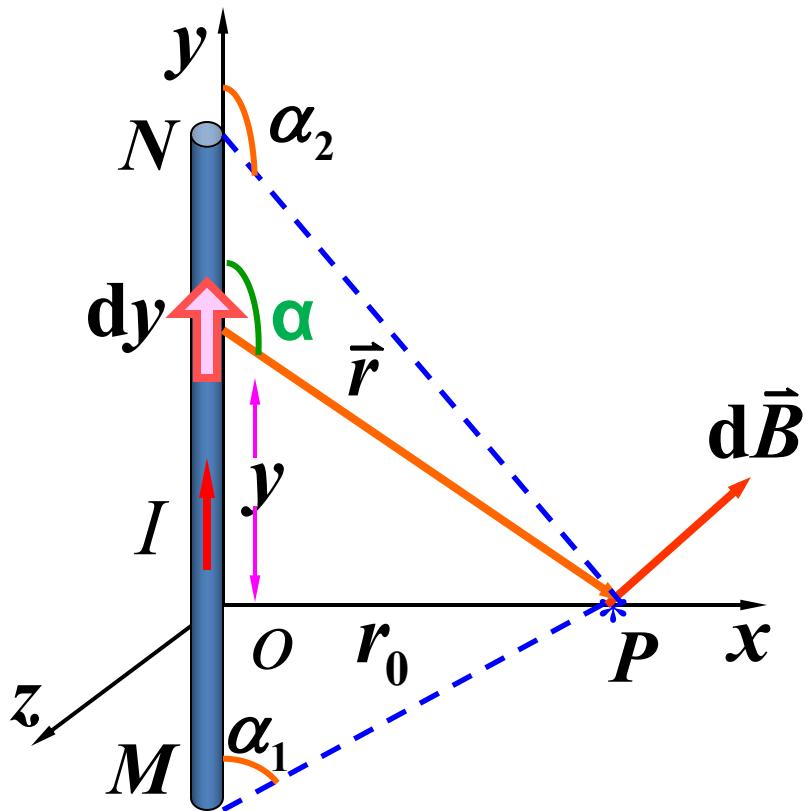
- (1) 将电流分解为无数个电流元 $I d\vec{l}$
- (2) 由电流元求 $d\vec{B}$ (据毕—萨定律)
- (3) 将 $d\vec{B}$ 在坐标系中分解，并用磁场叠加原理做对称性分析，以简化计算步骤
- (4) 对 $d\vec{B}$ 积分求 $\vec{B} = \int d\vec{B}$

$$B_x = \int_L dB_x, \quad B_y = \int_L dB_y, \quad B_z = \int_L dB_z$$

矢量合成: $\vec{B} = B_x \vec{i} + B_y \vec{j} + B_z \vec{k}$



载流直导线产生的磁场



$d\vec{B}$ 均沿 z 轴的负向

解: $dB = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{Idy \sin \alpha}{r^2}$

$$y = -r_0 \cot \alpha, r = r_0 / \sin \alpha$$

$$dy = r_0 d\alpha / \sin^2 \alpha$$

$$dB = \frac{\mu_0 I}{4\pi r_0} \sin \alpha d\alpha$$

$$\begin{aligned} B &= \int dB = \frac{\mu_0 I}{4\pi r_0} \int_{\alpha_1}^{\alpha_2} \sin \alpha d\alpha \\ &= \frac{\mu_0 I}{4\pi r_0} (\cos \alpha_1 - \cos \alpha_2) \end{aligned}$$

$$B = \frac{\mu_0 I}{4\pi r_0} (\cos \alpha_1 - \cos \alpha_2)$$

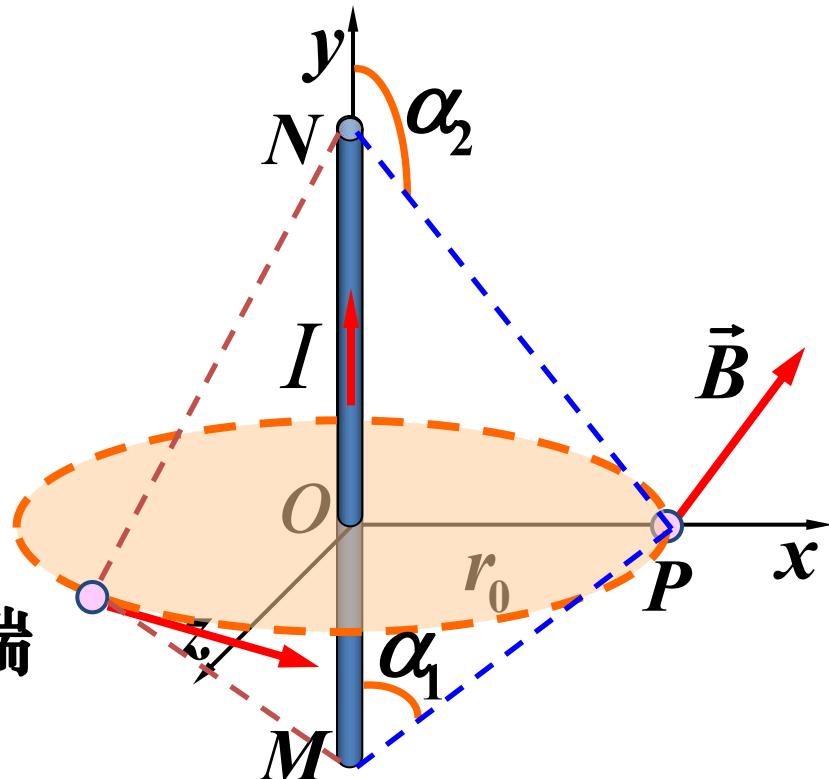
方向：电流与磁感应强度成
右手螺旋定则

◆ 无限长载流长直导线的磁场

$$\begin{aligned}\theta_1 &\rightarrow 0 & \longrightarrow & B = \frac{\mu_0 I}{2\pi r} \\ \theta_2 &\rightarrow \pi\end{aligned}$$

◆ 半无限长载流长直导线的一端

$$\begin{aligned}\theta_1 &\rightarrow \frac{\pi}{2} & \longrightarrow & B = \frac{\mu_0 I}{4\pi r} \\ \theta_2 &\rightarrow \pi\end{aligned}$$



- 电流元产生的磁场 毕-萨定律

$$d\vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{Id\vec{l} \times \vec{e}_r}{r^2}$$

- 任意电流的磁场 积分(对称性)

■ 载流直导线

$$B = \frac{\mu_0 I}{4\pi r_0} (\cos \alpha_1 - \cos \alpha_2)$$

无限长、半无限长

- 圆电流(特殊位置(圆心处)、N匝、圆弧电流)
- 螺线管

§ 7.4

磁场的高斯定理和 安培环路定理

7.4.1 磁场的高斯定理

一、磁感线 磁通量

◆ **磁感应线**: 线上任一点的切线方向都和该点的磁场方向一致。

磁感应线**密集**

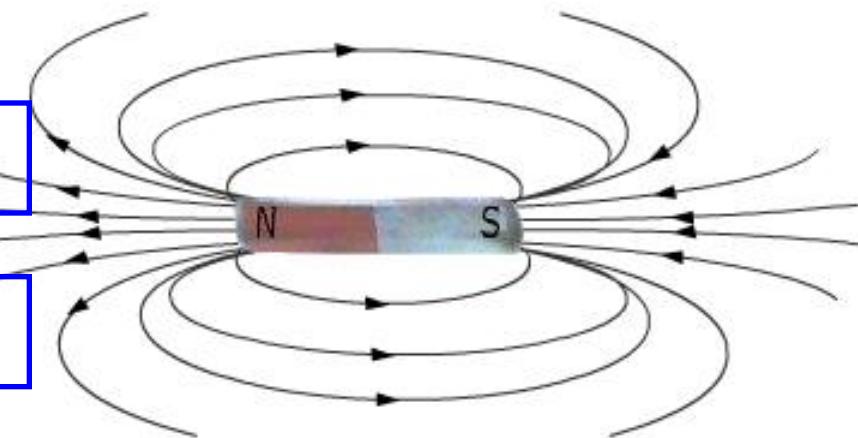


磁场**强**

磁感应线**稀疏**



磁场**弱**

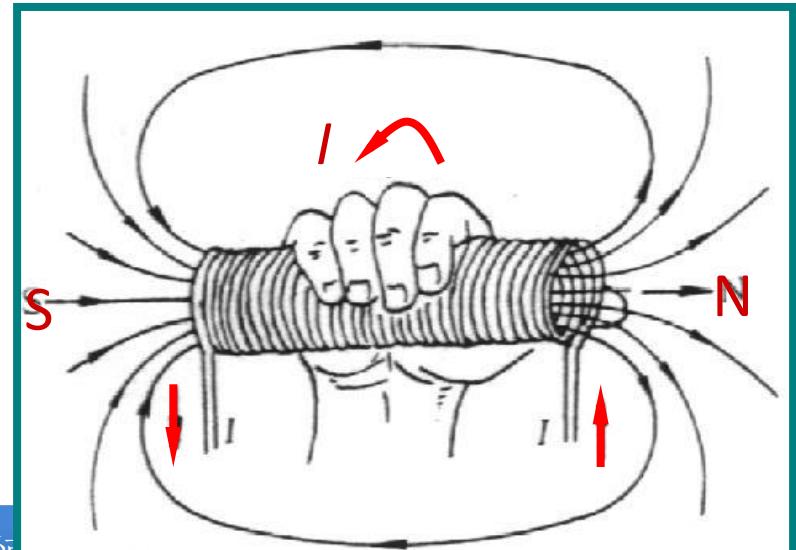
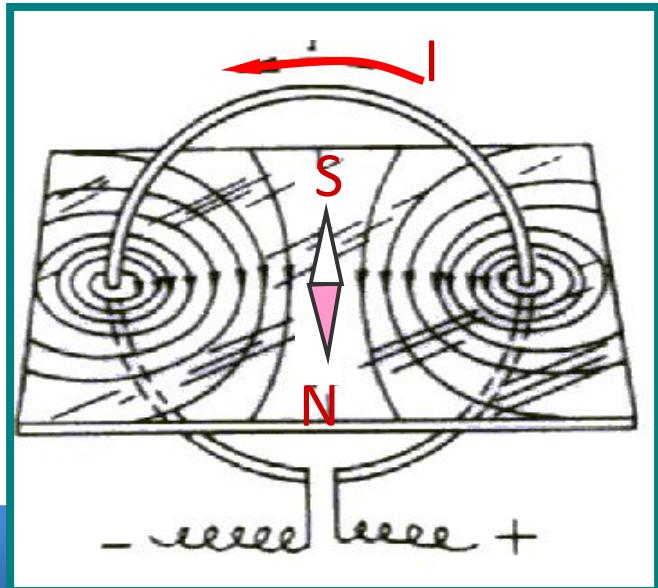
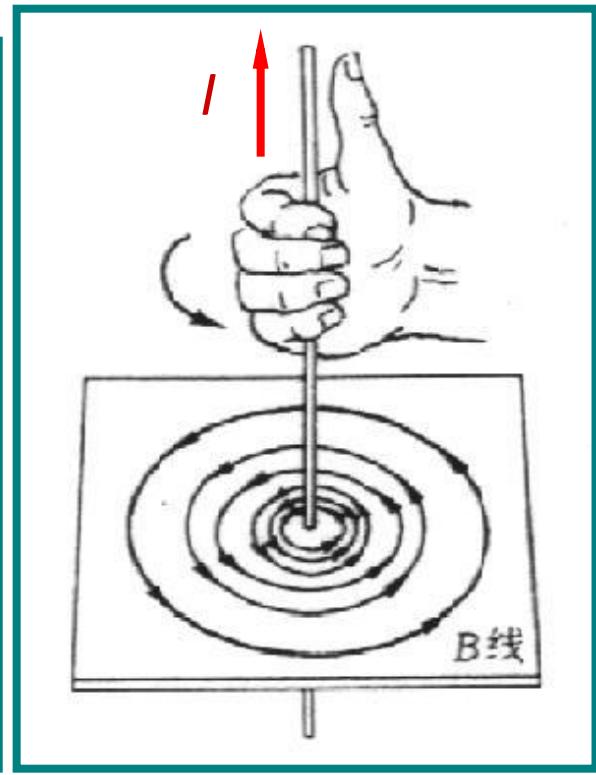
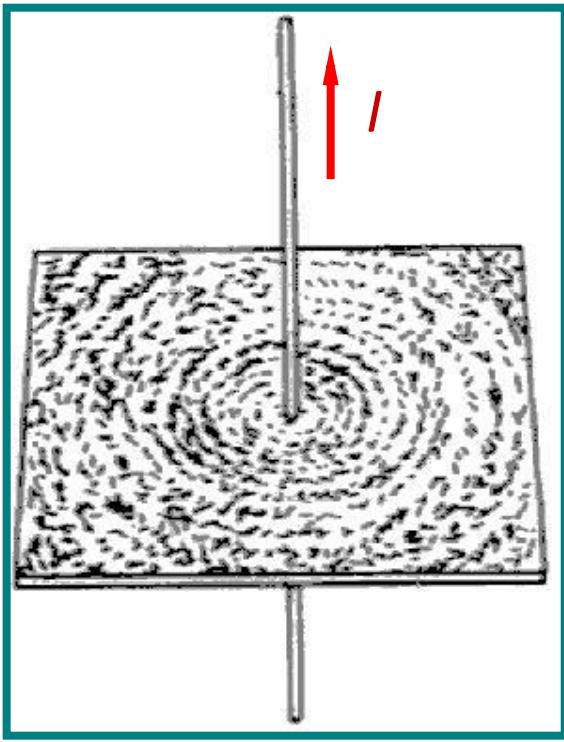
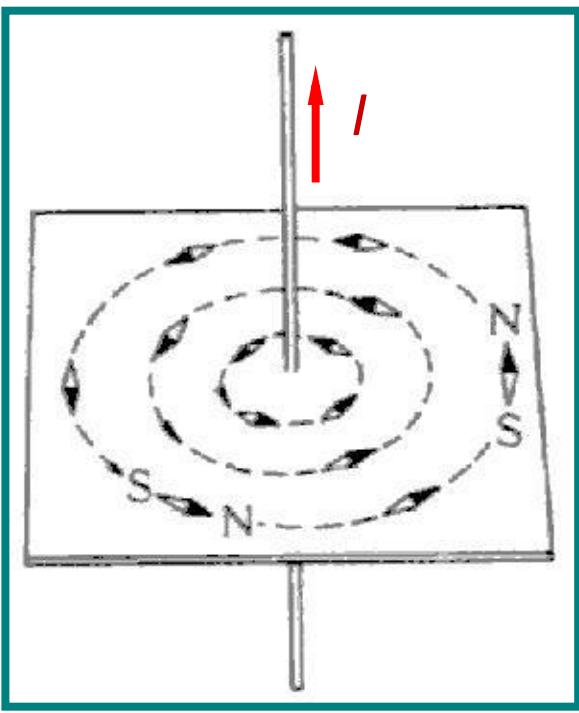


永久磁铁的磁感线图

◆ **磁感应线的性质**

1. 磁感线是闭合曲线

2. 磁感线与产生它的电流套连，互成右手螺旋关系



7.1 恒定电流

◆ 磁通量

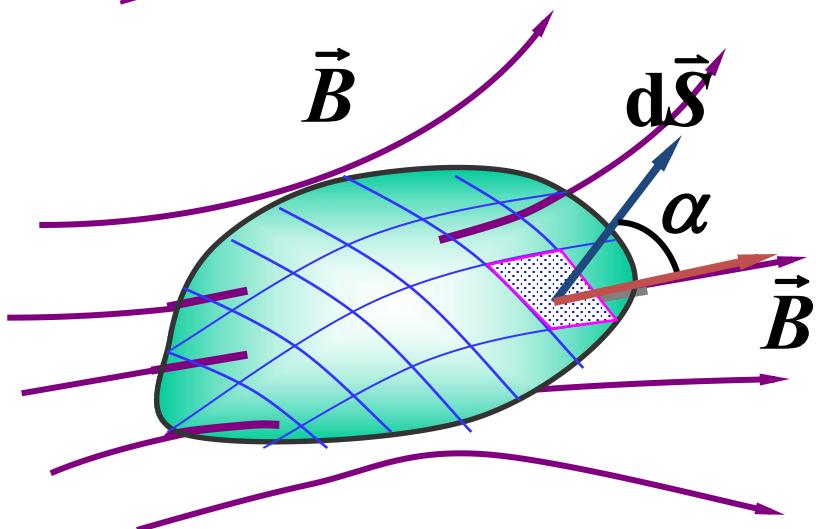
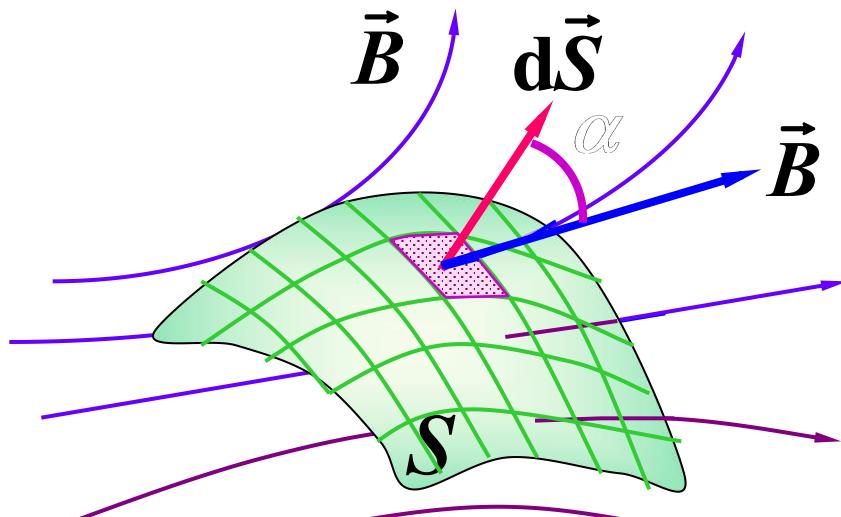
在磁场中穿过一面积为 S 的**有限曲面**的磁通量为通过该面积的磁感线的条数

$$\Phi = \int_S \vec{B} \cdot d\vec{S}$$

单位: 韦[伯], Wb

对于**闭合曲面**

$$\Phi = \oint_S \vec{B} \cdot d\vec{S}$$



二、磁场的高斯定理

电流元的磁感线是闭合的

由磁场叠加原理可知，磁感线都是闭合的曲线

磁场的高斯定律（磁通连续定理）：任何磁场中通过任意封闭曲面的磁通量总等于零。

$$\oint_S \vec{B} \cdot d\vec{S} = 0 \quad \text{磁场是无源场}$$

磁单极子（磁荷）不存在

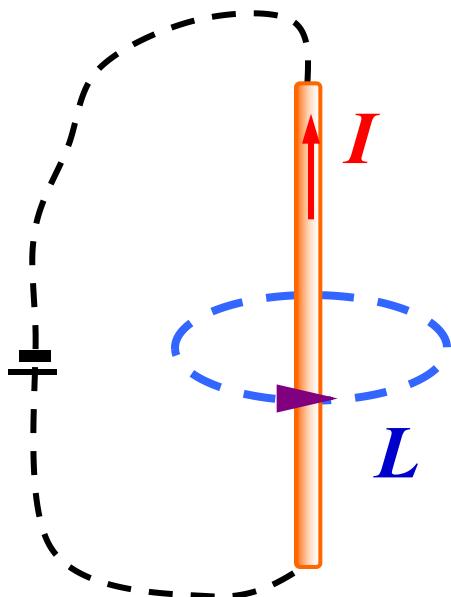
$$\Phi_e = \oint_S \vec{E} \cdot d\vec{S} = \frac{1}{\epsilon_0} \sum_{i=1}^n q_i \quad \oint_S \vec{D} \cdot d\vec{S} = \sum_i q_{0i}$$



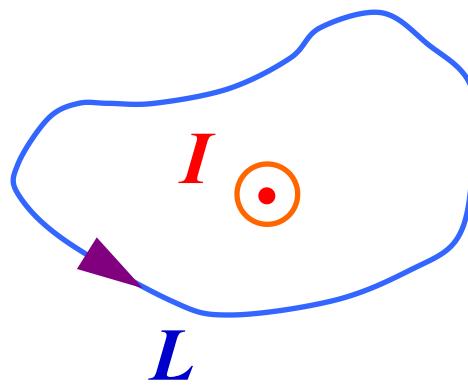
7.4.2 磁场的安培环路定理

以无限长载流直导线产生的磁场为例

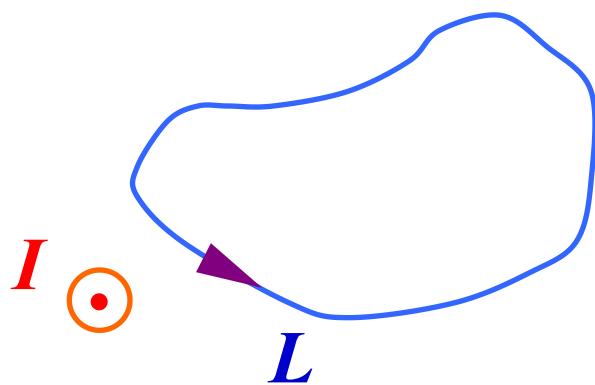
(1) 取对称环路包围电流



(2) 取任意环路包围电流



(3) 取任意环路不包围电流



注：回路均在垂直于导线的平面内

(1) 设闭合回路 L 为圆形回路，
载流长直导线位于其中心

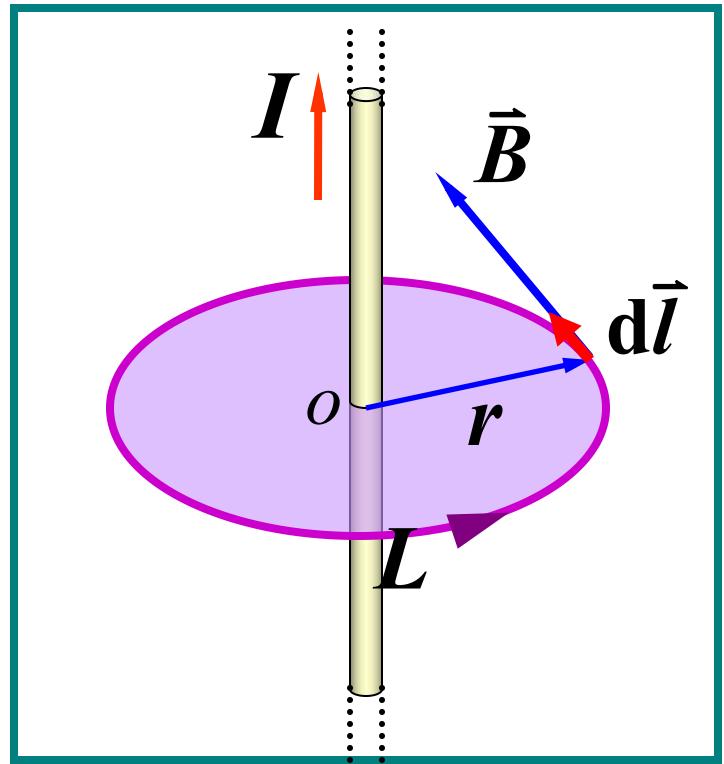
$$B = \frac{\mu_0 I}{2\pi r}$$

$$\vec{B} \cdot d\vec{l} = B dl \cos 0 = \frac{\mu_0 I}{2\pi r} dl$$

$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = \frac{\mu_0 I}{2\pi r} \oint_L dl$$

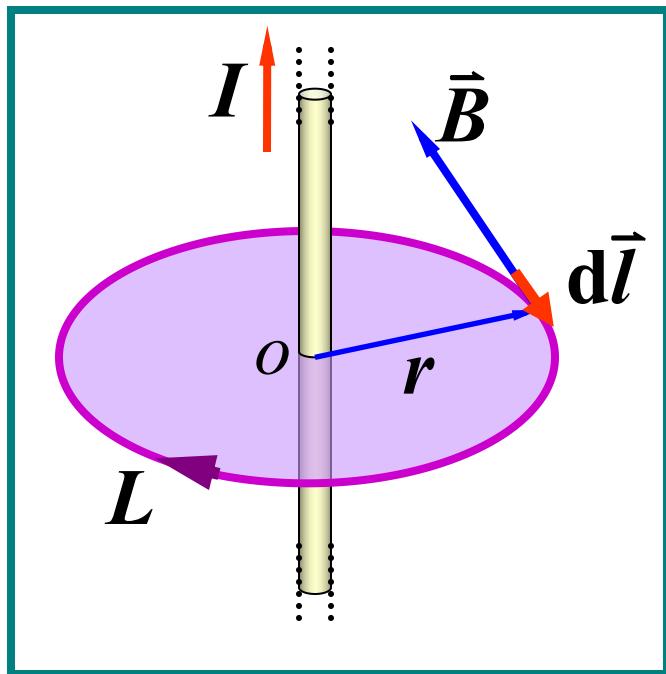
$$\oint_L dl = 2\pi r$$

$$\rightarrow \oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 I$$



设 L 与 I 成右螺旋关系

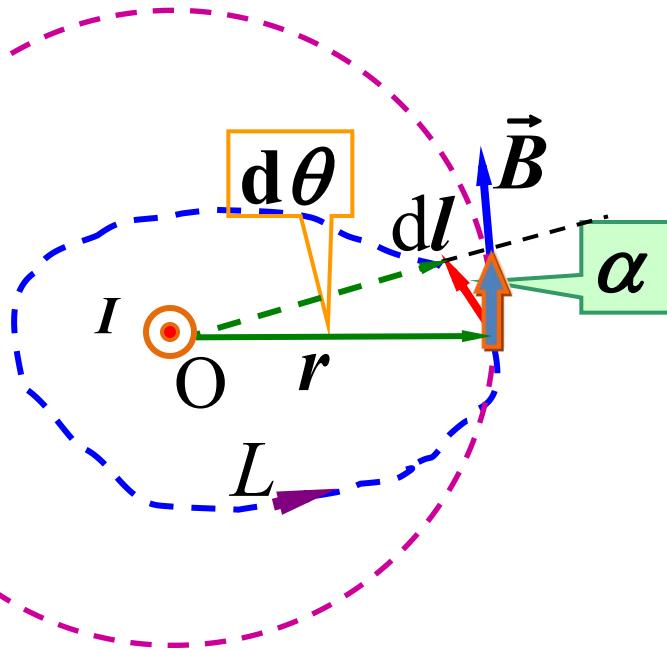
说明： B 沿此圆形环路的环流只与闭合环路所包围的电流 I 有关，而与环路的大小无关。



若回路绕向变为逆时针时，则

$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = -\frac{\mu_0 I}{2\pi} \int_0^{2\pi} d\varphi = -\mu_0 I$$
$$= \mu_0 (-I)$$

(2) 对包围电流的任意形状的回路 L



L 与 I 成右螺旋

$$\vec{B} \cdot d\vec{l} = B dl \cos \alpha$$

$$dl \cos \alpha = r d\theta$$

$$\vec{B} \cdot d\vec{l} = \frac{\mu_0 I}{2\pi r} r d\theta = \frac{\mu_0 I}{2\pi} d\theta$$

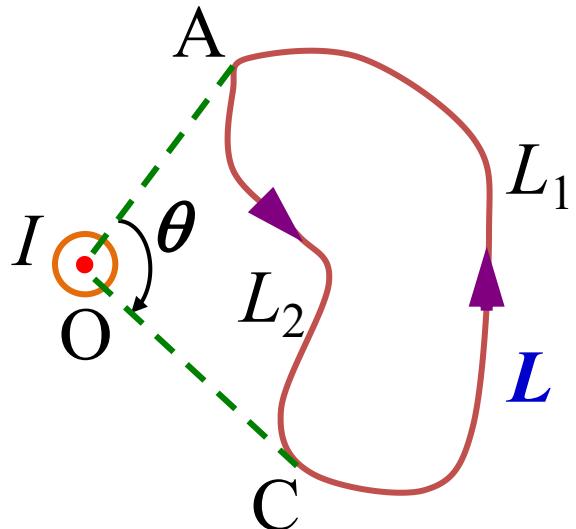
$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = \frac{\mu_0 I}{2\pi} \oint_L d\theta$$

$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 I$$

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

说明： B 的环流值与环路的大小、形状无关。

(3) 取任意环路不包围电流

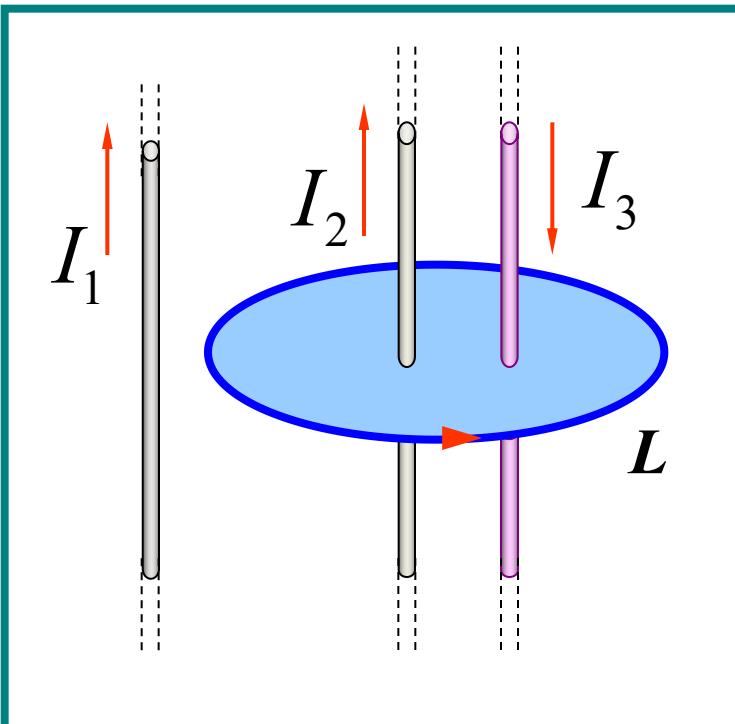


$$\begin{aligned}\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} &= \int_{L_1} \vec{B} \cdot d\vec{l} + \int_{L_2} \vec{B} \cdot d\vec{l} \\ &= \frac{\mu_0 I}{2\pi} \left(\int_{L_1} d\theta + \int_{L_2} d\theta \right) \\ &= \frac{\mu_0 I}{2\pi} [\theta - \theta] = 0\end{aligned}$$

说明：当闭合路径 L 不包围电流时，该电流对沿这一闭合路径的 B 环流无贡献。

(4) 多电流情况

$$\vec{B} = \vec{B}_1 + \vec{B}_2 + \vec{B}_3$$



$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = \oint_L \vec{B}_1 \cdot d\vec{l} + \oint_L \vec{B}_2 \cdot d\vec{l} \\ + \oint_L \vec{B}_3 \cdot d\vec{l} \\ = \mu_0 (I_2 - I_3)$$

结果对**任意**形状的回路，**任意**形状的**闭合**电流（**伸向无限远的**电流）均成立

安培环路定理

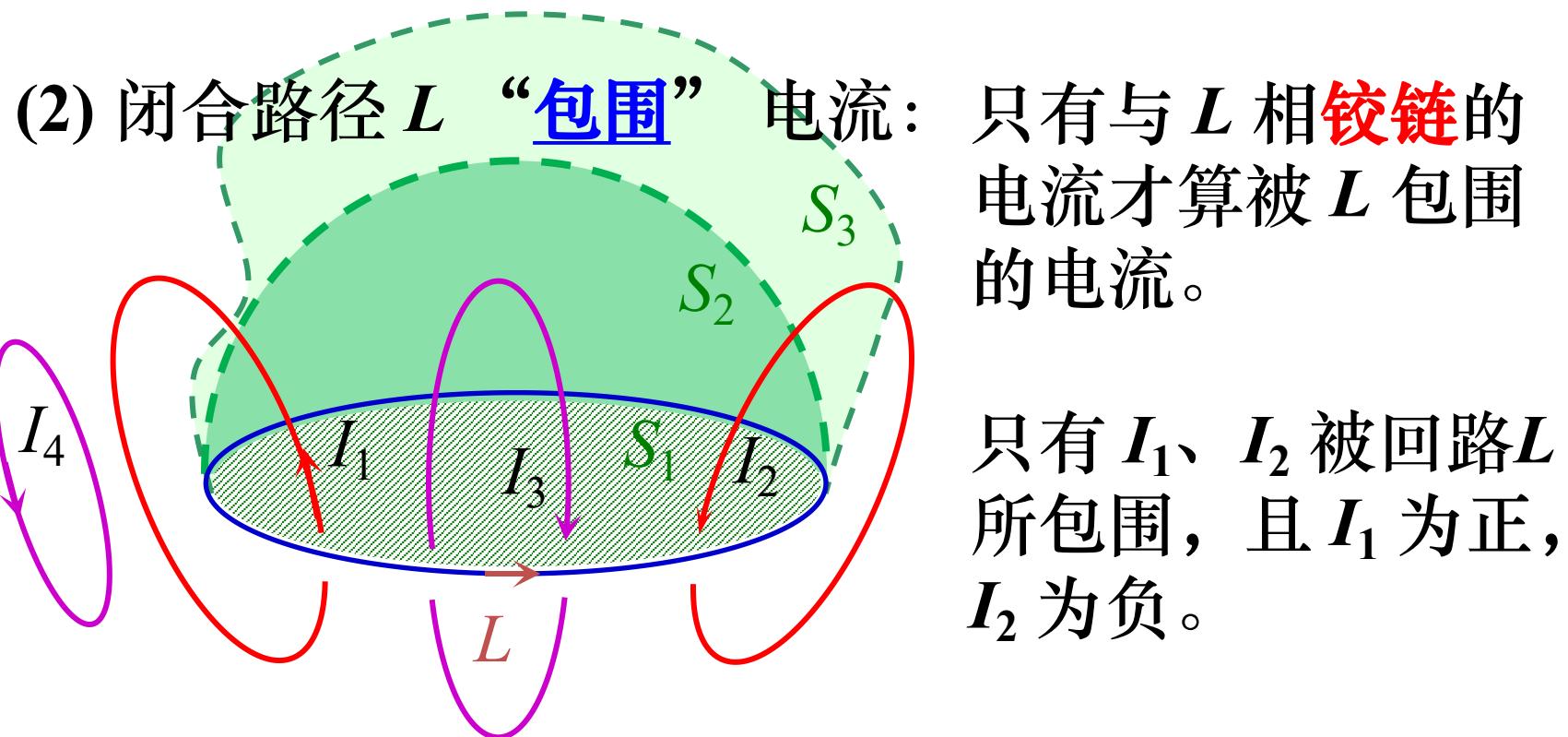
$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 \sum I_{\text{int}}$$

$$\oint_L \vec{E} \cdot d\vec{l} = 0$$

几点注意

$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 \sum I_{\text{int}}$$

(1) 电流应该是闭合的恒定电流。

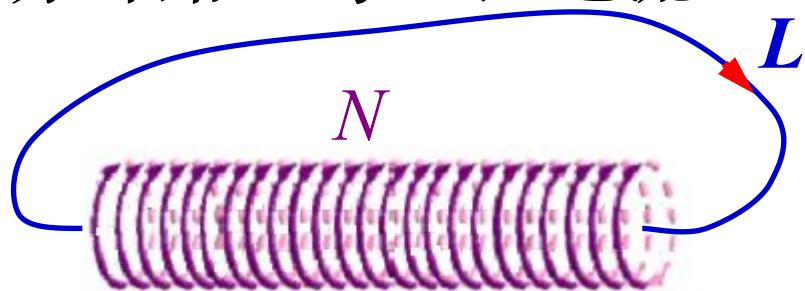


几点注意

(3) 电流 I 正负的规定： I 与 L 成右螺旋时， I 为正；反之 I 为负。

(4) 若电流回路为螺旋形，而积分环路 L 与 N 匝电流铰链，则

$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 NI$$



(5) 安培环路定理表明

恒定磁场是有旋场，即电流以涡旋的方式激发磁场，凡是有电流的地方，在它周围必然有闭合的磁感线环绕。

7.4.3 安培环路定理的应用

一、无限长均匀载流圆柱体内外的磁场

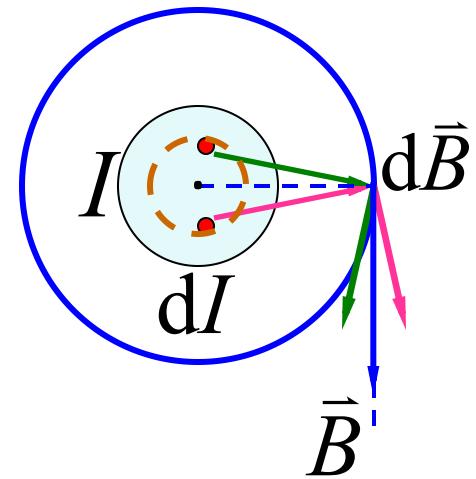
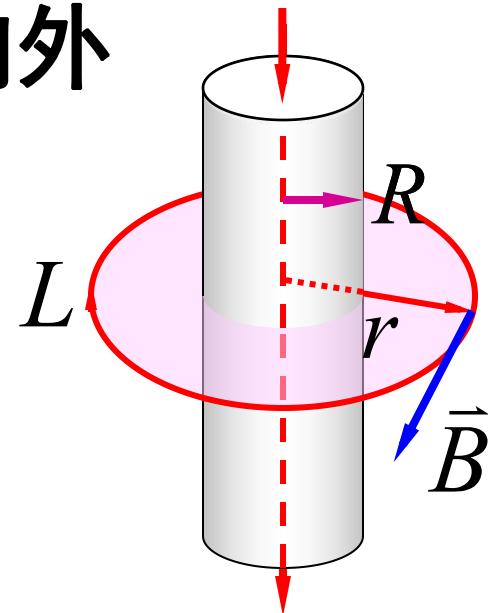
解：(1) 对称性分析 (2) 选取回路

$$r > R \quad \oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 I$$

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

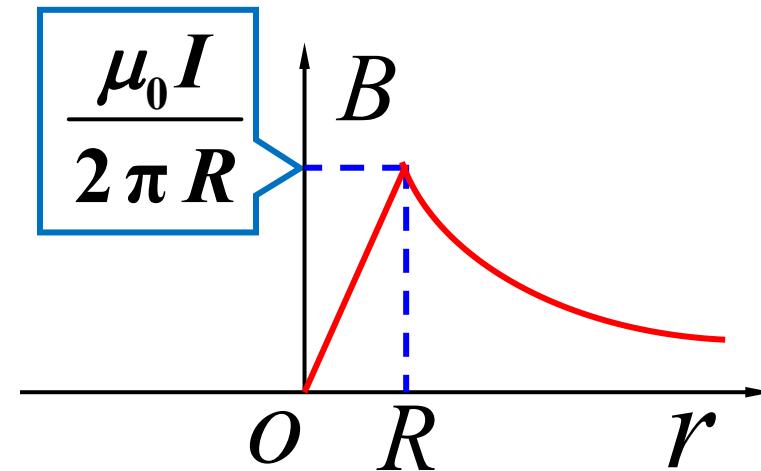
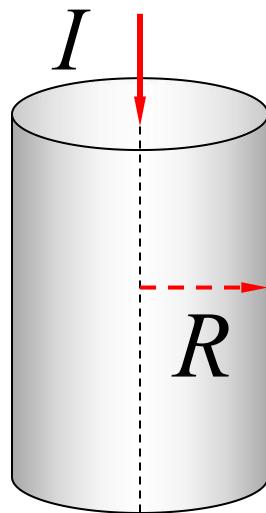
$$0 < r < R \quad \oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 \frac{\pi r^2}{\pi R^2} I$$

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

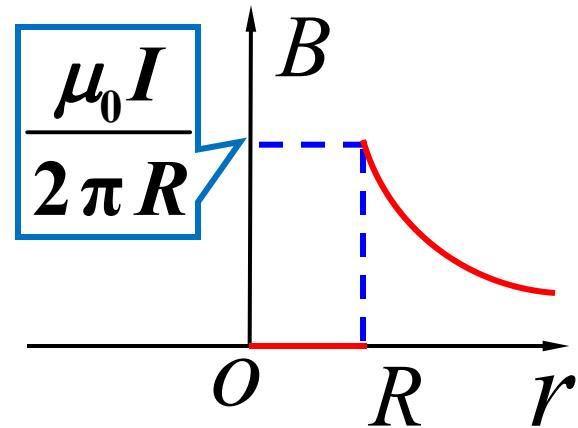
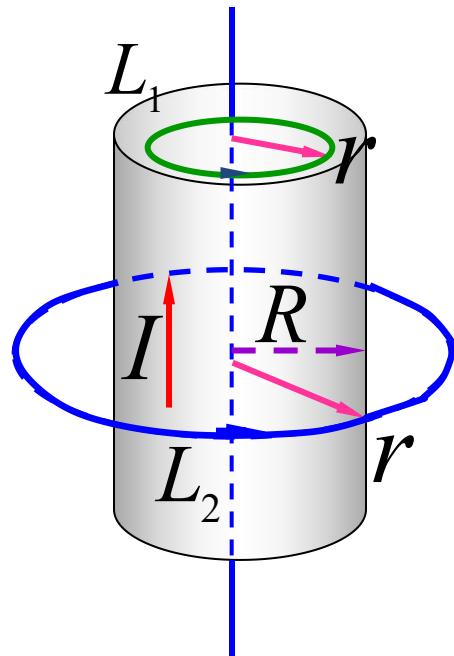


$$\left\{ \begin{array}{ll} 0 < r < R, & B = \frac{\mu_0 I r}{2 \pi R^2} \\ r > R, & B = \frac{\mu_0 I}{2 \pi r} \end{array} \right.$$

\vec{B} 的方向与 I 成右螺旋



思考：无限长载流圆柱面的磁场



解： $0 < r < R, \oint_{L_1} \vec{B} \cdot d\vec{l} = 0$ $B = 0$

$r > R, \oint_{L_2} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 I$ $B = \frac{\mu_0 I}{2 \pi r}$

二、无限长密绕直螺线管内部的磁场

解：(1) 对称性分析螺旋管内为均匀场，方向沿轴向，外部磁感强度趋于零，即 $B \approx 0$.

(2) 选回路 L .

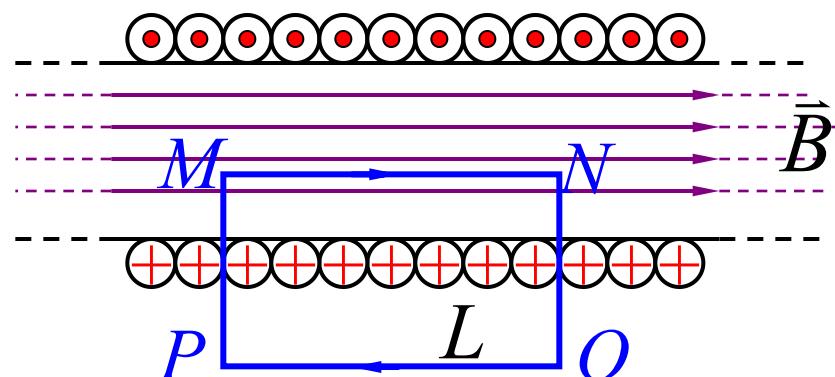
磁场 \vec{B} 的方向与电流 I 成右螺旋.

$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = \int_{MN} \vec{B} \cdot d\vec{l} + \cancel{\int_{NO} \vec{B} \cdot d\vec{l}} + \cancel{\int_{OP} \vec{B} \cdot d\vec{l}} + \cancel{\int_{PM} \vec{B} \cdot d\vec{l}}$$

$$B \cdot \overline{MN} = \mu_0 n \overline{MNI}$$

$$B = \mu_0 n I$$

无限长载流螺线管内部磁场处处相等，外部磁场为零.



三、密绕螺绕环内部的磁场

解：(1) 对称性分析；环内 \vec{B} 线为同心圆，环外 \vec{B} 为零。

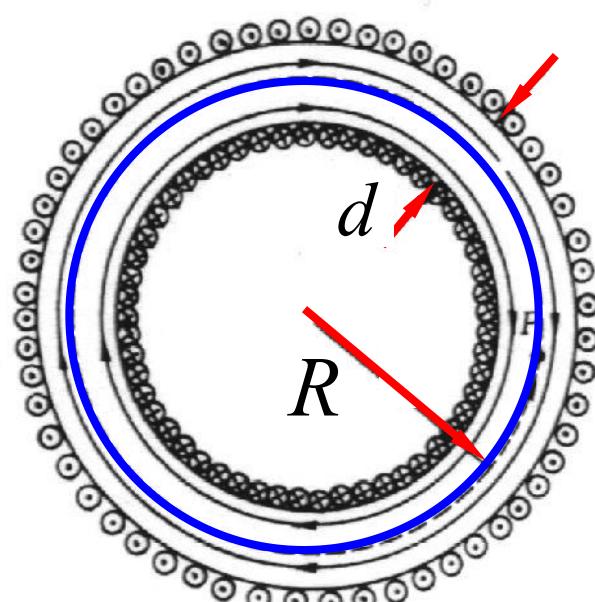
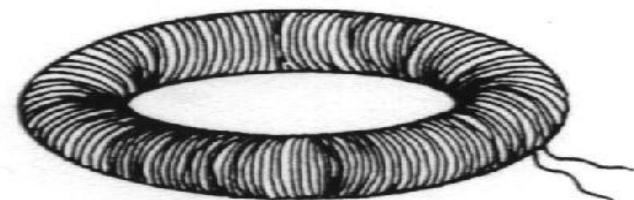
(2) 选回路。

$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = 2\pi R B = \mu_0 N I$$

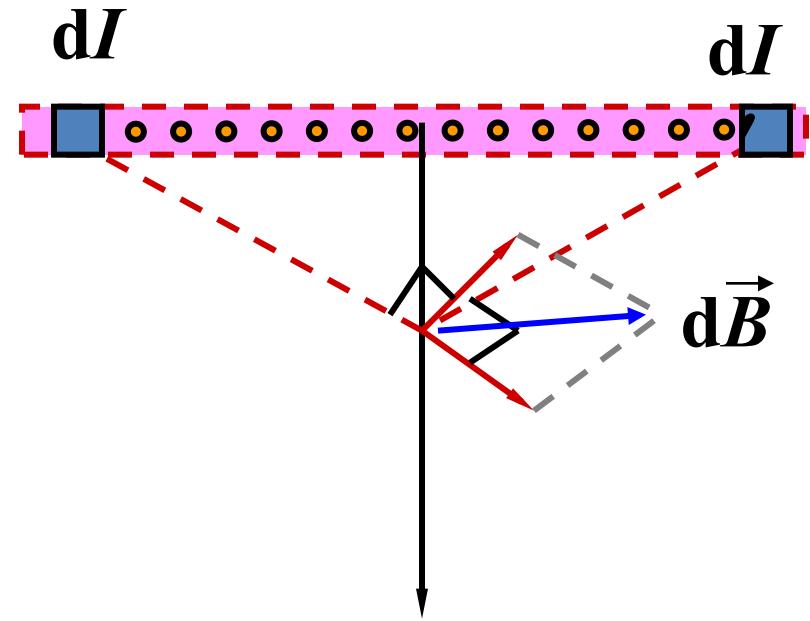
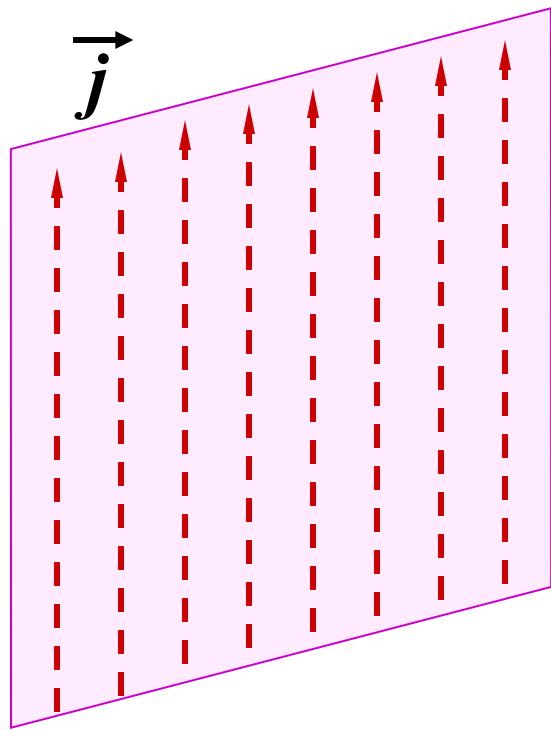
$$B = \frac{\mu_0 N I}{2\pi R}$$

令 $L = 2\pi R$ $B = \mu_0 N I / L$

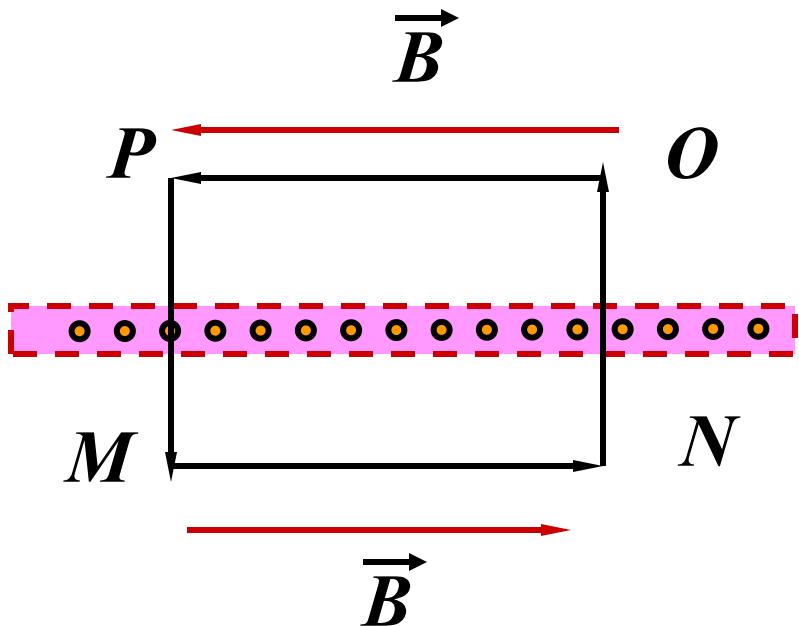
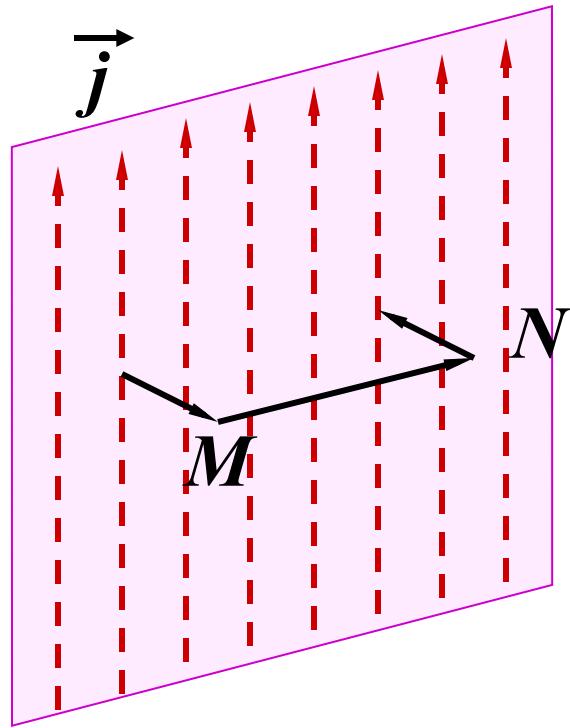
当 $2R \gg d$ 时，螺绕环内可视
为均匀场。



四、无限大载流平面的磁场



解：



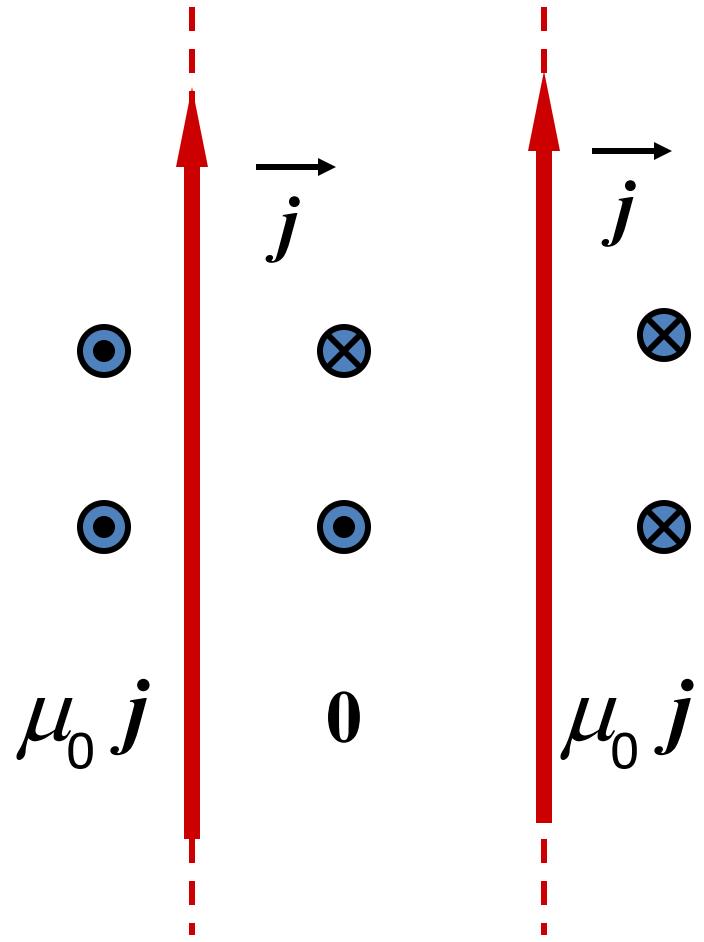
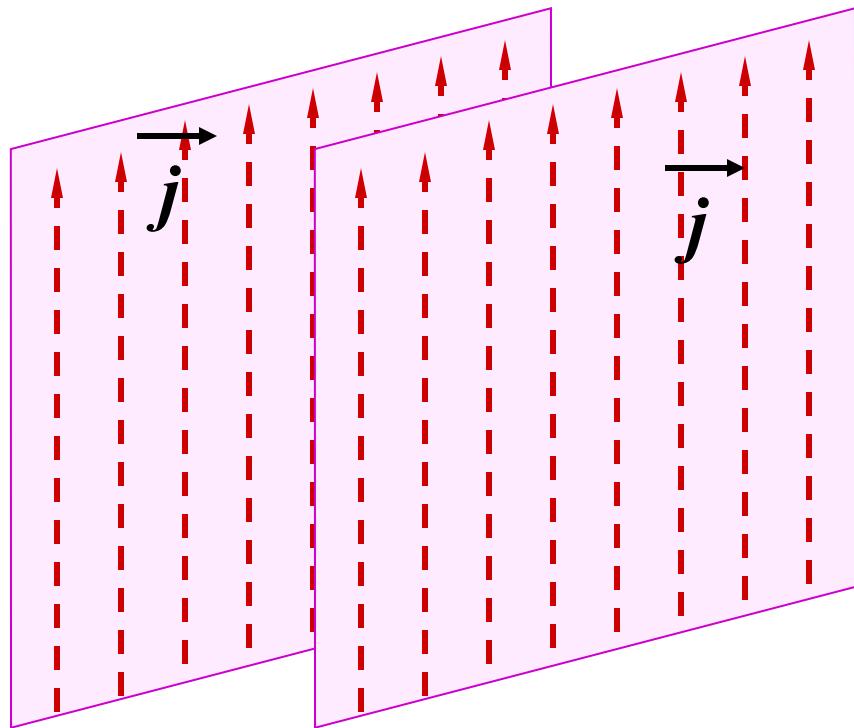
$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = \int_{MN} \vec{B} \cdot d\vec{l} + \int_{NO} \vec{B} \cdot d\vec{l} + \int_{OP} \vec{B} \cdot d\vec{l} + \int_{PM} \vec{B} \cdot d\vec{l}$$

$$2Bl = \mu_0 jl$$

故

$$B = \frac{1}{2} \mu_0 j$$

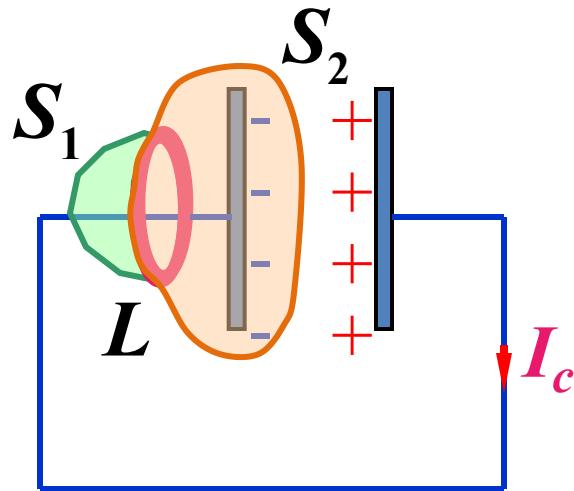
思考：两无限大导体平板两侧的磁感应强度



7.4.4 位移电流与全电流

恒定磁场中，安培环路定理

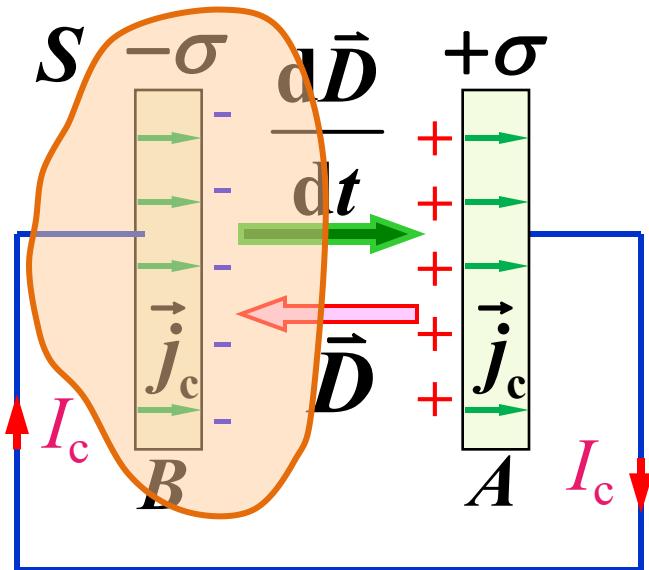
$$\oint_L \vec{H} \cdot d\vec{l} = \sum I = \int_S \vec{j} \cdot d\vec{S}$$



(以 L 为边做任意曲面 S)

$$\oint_L \vec{H} \cdot d\vec{l} = \int_{S_1} \vec{j}_c \cdot d\vec{S} = I_c$$

$$\oint_L \vec{H} \cdot d\vec{l} = \int_{S_2} \vec{j}_c \cdot d\vec{S} = 0$$



麦克斯韦假设：变化的电场是一种电流，称为位移电流，它使全电路的电流“连续”起来。

◆ 位移电流密度

$$\vec{j}_d = \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}$$

$$I_d = \int_S \vec{j}_d \cdot d\vec{S} = \int_S \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \cdot d\vec{S}$$

电流连续性方程

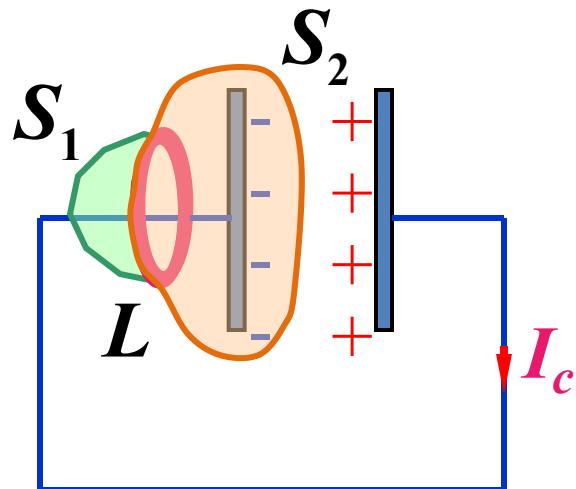
D的高斯定理

$$\frac{d}{dt} \oint_S \vec{D} \cdot d\vec{S} + \oint_S \vec{j}_c \cdot d\vec{S} = 0$$

$$\frac{d}{dt} \oint_S \vec{D} \cdot d\vec{S} + \oint_S \vec{j}_c \cdot d\vec{S} = 0$$

$$\oint_S \left(\frac{\partial \vec{D}}{\partial t} + \vec{j}_c \right) \cdot d\vec{S} = 0$$

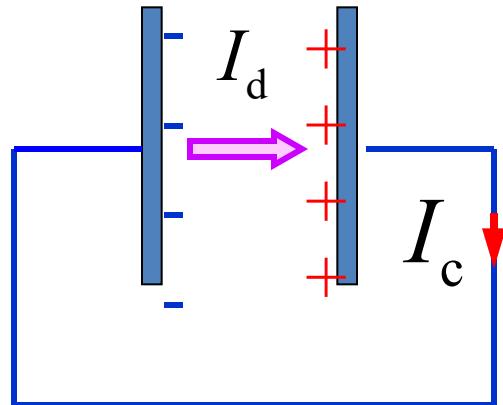
$$\oint_S (\vec{j}_d + \vec{j}_c) \cdot d\vec{S} = 0$$



故

$$\begin{aligned} & \int_{S_1} (\vec{j}_d + \vec{j}_c) \cdot d\vec{S} \\ &= \int_{S_2} (\vec{j}_d + \vec{j}_c) \cdot d\vec{S} = I_d + I_c \end{aligned}$$

$$S_1 + S_2 = S \quad \text{即 } \int (\vec{j}_d + \vec{j}_c) \cdot d\vec{S} \text{ 是连续的}$$



◆ 全电流

$$I_t = I_c + I_d$$

- 1) 全电流是**连续的**；
- 2) 位移电流和传导电流一样激发磁场；
- 3) 传导电流产生焦耳热，位移电流不产生焦耳热。

普遍的安培环路定理

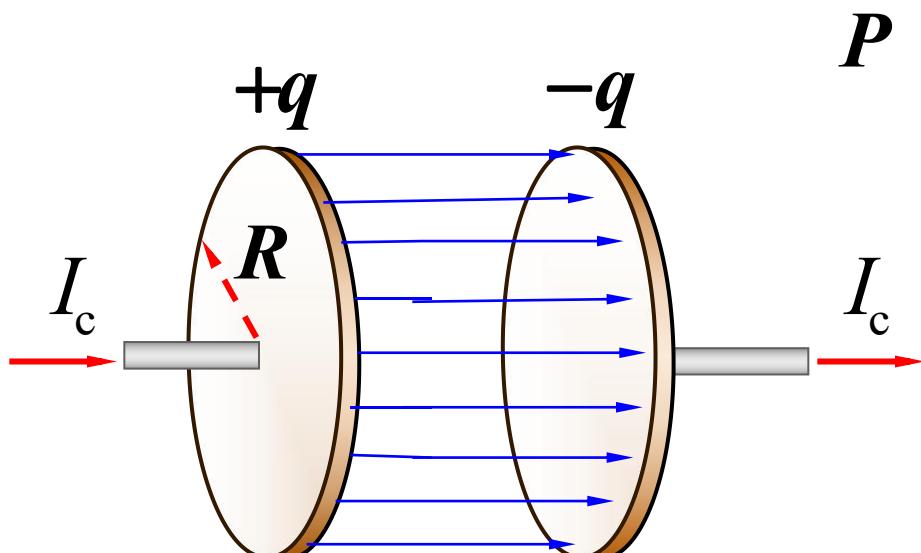
$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 I_t = \mu_0 \int_s (\vec{j}_c + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}) \cdot d\vec{S}$$

例1 有一圆形平行平板电容器， $R = 0.3\text{ m}$ 。现对其充电，使电路上的传导电流 $I_c = dQ/dt = 5\text{ A}$ ，若略去边缘效应，求：两极板间距离轴线 $r_1 = 0.2\text{ m}$ 和 $r_2 = 0.4\text{ m}$ 两处的磁感应强度。

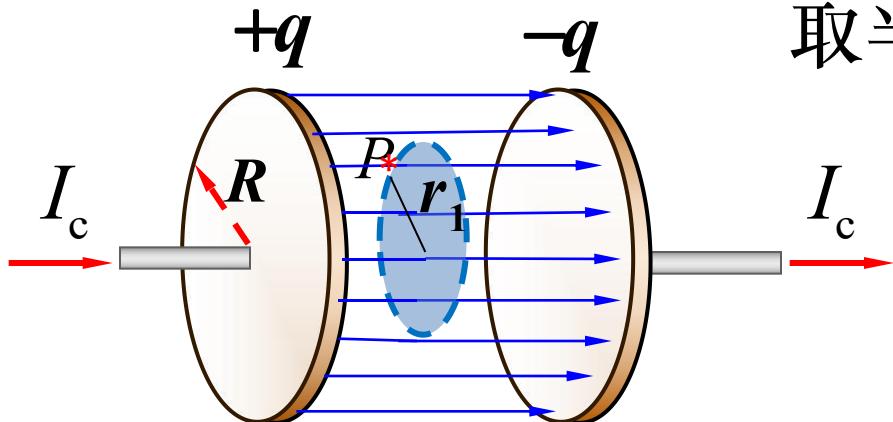
解：两极板之间的电位移矢量的大小为

$$D = \epsilon_0 E = \sigma = \frac{q}{\pi R^2}$$

$$\frac{dD}{dt} = \frac{1}{\pi R^2} \frac{dq}{dt} = \frac{I_c}{\pi R^2}$$



电场具有轴对称性，故磁场亦呈轴对称性分布。



取半径 $r_1 = 0.2 \text{ m}$ 的圆形回路 L_1

$$\oint_{L_1} \vec{B}_1 \cdot d\vec{l} = 2\pi r_1 B_1$$

而

$$\int_{S_1} \frac{d\vec{D}}{dt} \cdot d\vec{S} = \int_{S_1} \frac{dD}{dt} dS = \pi r_1^2 \frac{dD}{dt} = \frac{r_1^2 I_c}{R^2}$$

由普遍的安培环路定理

$$2\pi r_1 B_1 = \mu_0 \frac{r_1^2 I_c}{R^2}$$

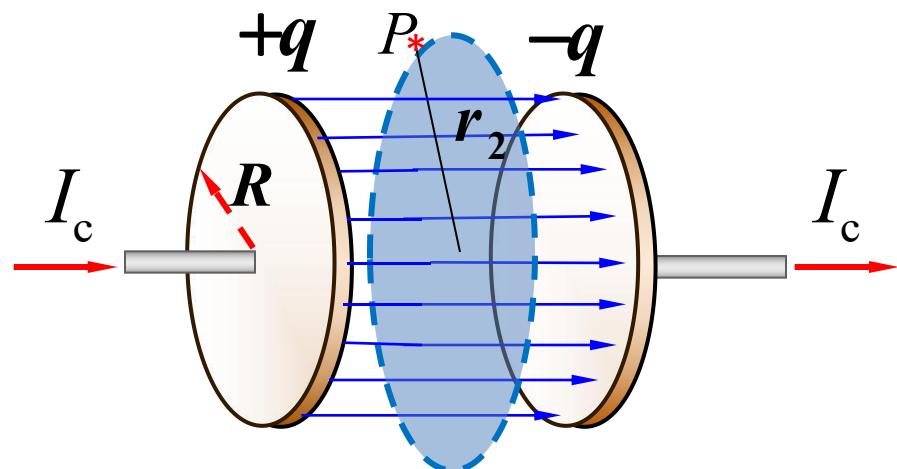
故 $B_1 = \mu_0 \frac{r_1 I_c}{2\pi R^2}$ 代入数据得 $B_1 = 2.2 \times 10^{-6} \text{ T}$

取半径 $r_2 = 0.4 \text{ m}$ 的圆形回路 $\textcolor{blue}{L}_2$

$$\int_{S_2} \frac{d\vec{D}}{dt} \cdot d\vec{S} = \int_{S_2} \frac{dD}{dt} dS = \pi R^2 \frac{dD}{dt} = I_c$$

故 $2\pi r_2 B_2 = \mu_0 I_c$

$$B_2 = \mu_0 \frac{I_c}{2\pi r_2} = 2.5 \times 10^{-6} \text{ T}$$



§ 7.5

安培力与洛伦兹力

7.5.1 安培力

一、安培定律

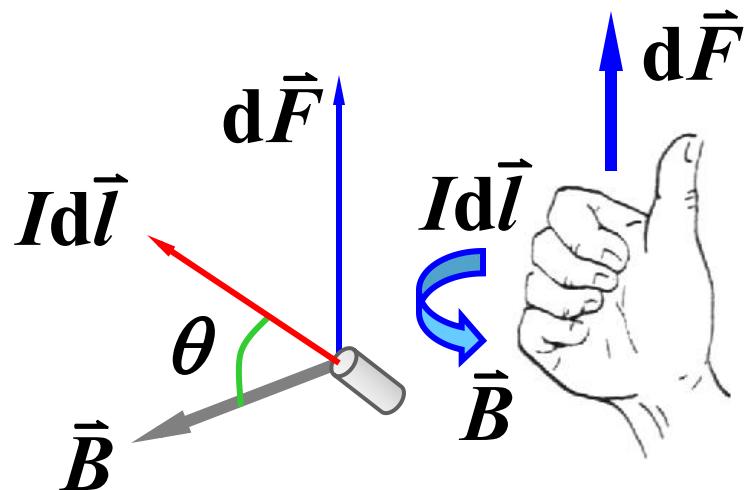
磁场对载流导线的作用力——**安培力**

一个电流元 $I\vec{dl}$ 所受安培力为

$$d\vec{F} = I\vec{dl} \times \vec{B} \quad \text{安培定律}$$

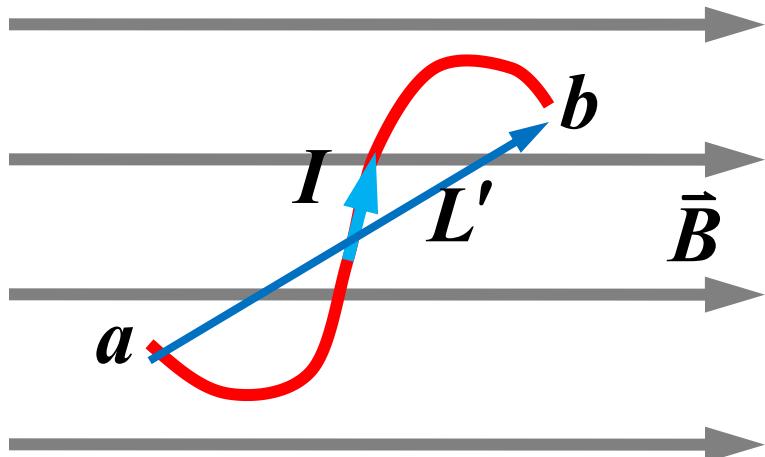
任意形状的载流导线在任意磁场中所受安培力为

$$\vec{F} = \int_L I\vec{dl} \times \vec{B}$$



讨 论

1. 在均匀磁场中的任意形状的载流导线

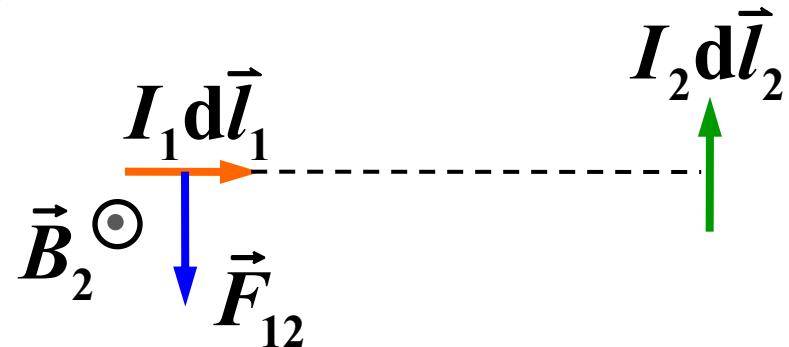


$$\begin{aligned}\vec{F} &= \int_a^b I d\vec{l} \times \vec{B} = I \left(\int_a^b d\vec{l} \right) \times \vec{B} \\ &= IL' \times \vec{B}\end{aligned}$$

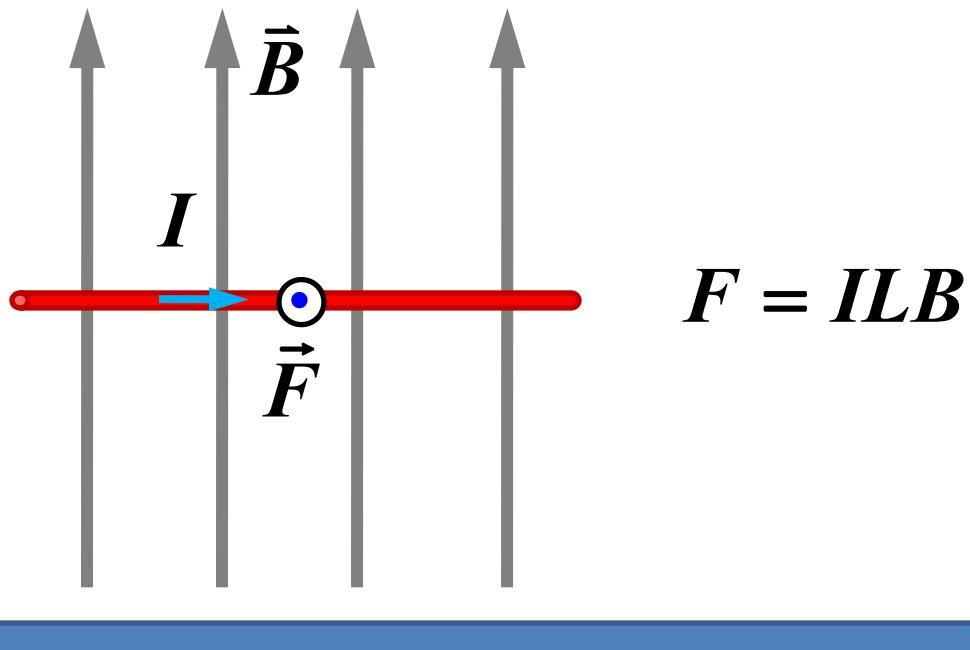
2. 在均匀磁场中的任意形状的闭合载流线圈

$$\vec{F} = \oint_L I d\vec{l} \times \vec{B} = I \left(\oint_L d\vec{l} \right) \times \vec{B} = 0$$

3. 两孤立电流元之间的安培力不满足牛顿第三定律



3. 均匀磁场、直导线相互垂直



$$F = ILB$$