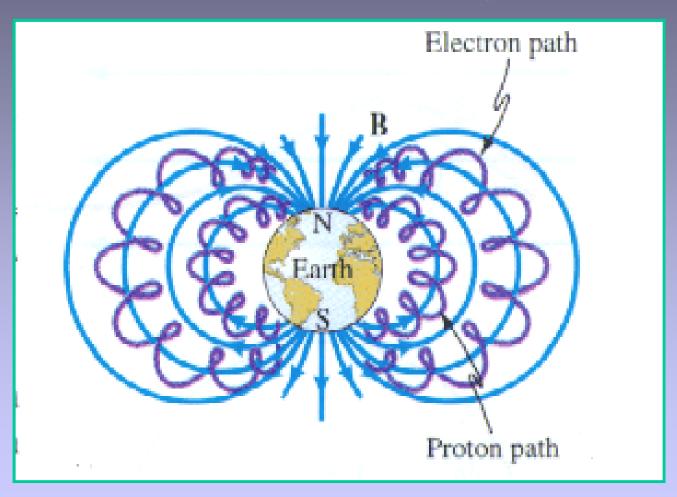
同学们好!

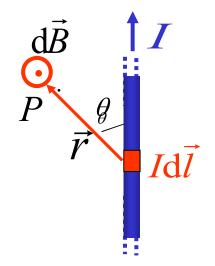


复习: §10.2 磁感应强度毕 一 萨定律及其应用

一、低速运动的点电荷产生的磁场

$$\vec{B} = \frac{\mu_0 q \vec{u} \times \vec{r}}{4\pi r^3}$$

二、毕奥 — 萨伐尔定律: 电流元产生磁场的规律, 与点电荷电场公式作用地位等价



$$d\vec{B} = \frac{\mu_0 I d\vec{l} \times \vec{r}}{4\pi r^3}$$

三、典型电流磁场公式:

1. 无限长直电流:
$$B = \frac{\mu_0 I}{2\pi a}$$

2. 圆电流轴线上磁场:

$$\vec{B} = \frac{\mu_0 I R^2 \vec{i}}{2(R^2 + x^2)^{\frac{3}{2}}} = \frac{\mu_0 \vec{P}_m}{2\pi (R^2 + x^2)^{\frac{3}{2}}}$$

圆电流圆心处磁场: $B_0 = \frac{\mu_0 I}{2R}$

$$B_{\scriptscriptstyle 0} = \frac{\mu_{\scriptscriptstyle 0} I}{2R}$$

电流的磁矩:

$$\vec{P}_{m} = I \cdot S\vec{n}$$

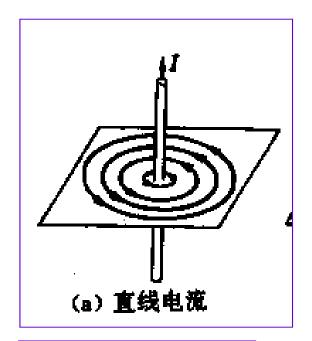
§ 10.3 磁场的高斯定理和安培环路定理

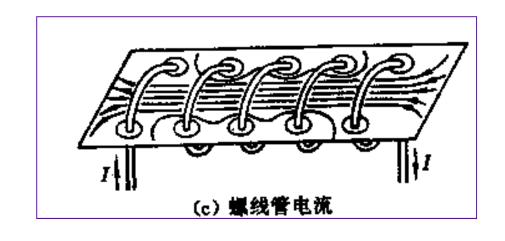
一. 稳恒磁场的高斯定理

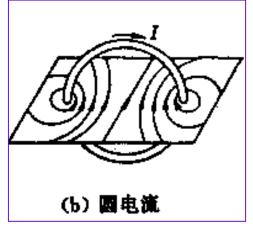
描述空间 矢量场一般方法 用场线描述场的分布 用高斯定理, 环路定理揭示场的基 本性质

$$B = \mathrm{d}\phi_m / \mathrm{d}s_\perp$$

特点 { 闭合, 或两端伸向无穷远; 与载流回路互相套联; 互不相交。



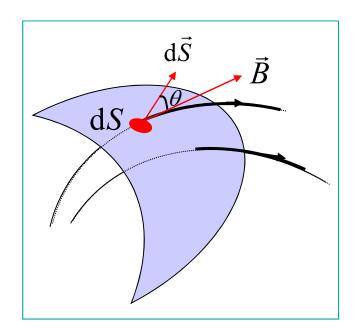




特点 { 闭合, 或两端伸向无穷远; 与载流回路互相套联; 互不相交。

2. 磁通量

通过磁场中某给定面的磁感应线的总条数



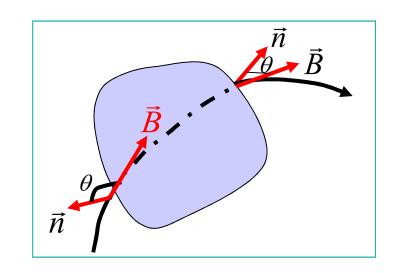
微元分析法 (以平代曲, 以不变代变)

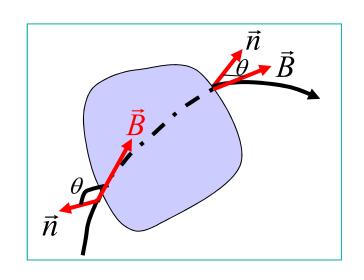
$$d\phi_{m} = BdS_{\perp} = B\cos\theta dS = \vec{B} \cdot d\vec{S}$$

$$\phi_{\scriptscriptstyle m} = \int_{\scriptscriptstyle S} \vec{B} \cdot \mathrm{d}\vec{S}$$

对封闭曲面,规定外法向为正进入的磁感应线 $\phi_m < 0$

穿出的磁感应线 $\phi_m > 0$





$$\oint_{S} \vec{B} \cdot d\vec{S} = 0$$

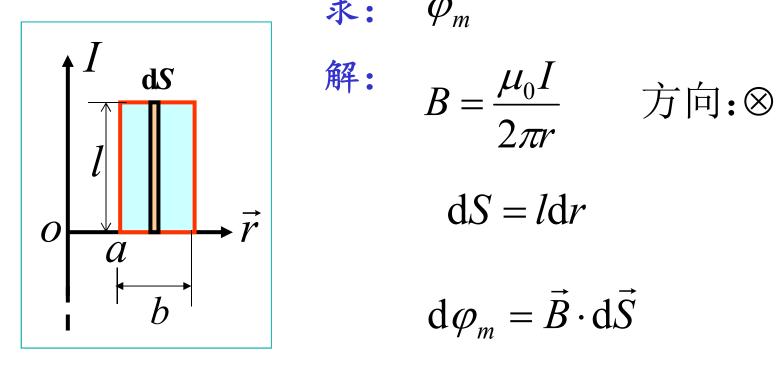
3. 磁场的高斯定理

穿过磁场中任意封闭曲面的磁通量为零: $\oint_S \vec{B} \cdot d\vec{S} = 0$

磁场是无源场 {磁感应线闭合成环,无头无尾不存在磁单极。

注: 磁场无源,是指不存在磁单极,并非说它是 "无源之水",它的源是运动的电荷。

练习



已知: I, a, b, l

$$dS = ldr$$

$$\mathrm{d}\varphi_{\scriptscriptstyle m}=\vec{B}\cdot\mathrm{d}\vec{S}$$

$$\varphi_m = \int_{S} \vec{B} \cdot d\vec{S} = \int_{a}^{a+b} \frac{\mu_0 I l dr}{2\pi r} = \frac{\mu_0 I l}{2\pi} \ln \frac{a+b}{a}$$

比较	高斯定理	环路定理
静电场	$\oint_{S} \vec{E} \cdot d\vec{S} = \frac{1}{\varepsilon_{0}} \sum q_{\text{内}} 有源场$	$\oint_{L} \vec{E} \cdot d\vec{l} = 0$ 保守场
稳恒磁场		lacktriangle $ ightarrow$

二. 稳恒磁场的安培环路定理 $\int \vec{B} \cdot d\vec{l} = ?$

1. 导出: 可由毕 — 萨定律出发严格推证

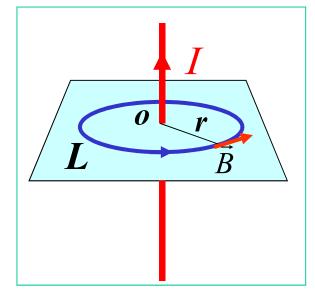
采用: 以无限长直电流的磁场为例验证

推广到任意稳恒电流磁场(从特殊到一般)

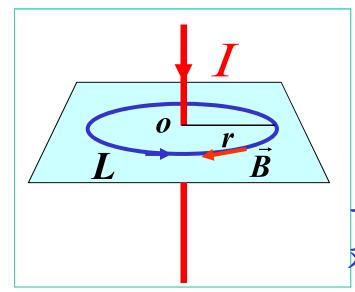
1) 选在垂直于长直载流导线的平面内,以导线与平面交点o为圆心,半径为 r 的圆周路径 L, 其指向与电流成右旋关系。

$$\oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \oint_{L} \frac{\mu_{0}I}{2\pi r} \cdot dl \cdot \cos 0^{\circ}$$

$$= \frac{\mu_0 I}{2\pi r} \int_0^{2\pi r} \mathrm{d}l = \mu_0 I$$



若电流反向:



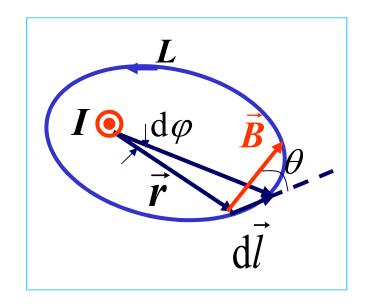
$$\oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \int_{0}^{2\pi r} \frac{\mu_{0} I}{2\pi r} dl \cos \pi$$

$$= -\frac{\mu_{0}I}{2\pi r} \int_{0}^{2\pi r} dl = -\mu_{0}I$$

与环路绕行方向成右旋关系的电流 对环流的贡献为正, 反之为负。

2) 在垂直于导线平面内围绕电流的任意闭合路径

$$\begin{split} \oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l} &= \oint_{L} B \cos \theta dl = \oint_{L} \frac{\mu_{0} I}{2\pi r} r d\varphi \\ &= \frac{\mu_{0} I}{2\pi} \int_{0}^{2\pi} d\varphi = \mu_{0} I \\ &= \hbar \hat{n} \sum_{i=1}^{2\pi} \int_{0}^{2\pi} d\varphi = \mu_{0} I \end{split}$$

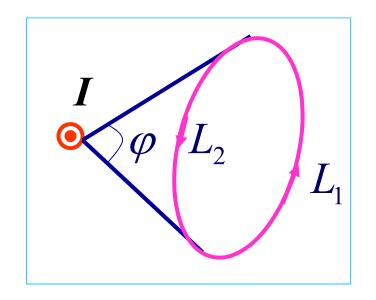


3) 闭合路径不包围电流

$$\oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \int_{L_{1}} \vec{B} \cdot d\vec{l} + \int_{L_{2}} \vec{B} \cdot d\vec{l}$$

$$= \frac{\mu_{0}I}{2\pi} \left(\int_{L_{1}} d\varphi + \int_{L_{2}} d\varphi \right)$$

$$= \frac{\mu_{0}I}{2\pi} \left[\varphi + (-\varphi) \right] = 0$$



穿过L的电流: 对 \vec{B} 和 \vec{b} . $d\vec{l}$ 均有贡献

不穿过L的电流:对L上各点 \vec{B} 有贡献;

对 $\oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l}$ 无贡献

4) 空间存在多个长直电流时,由磁场叠加原理

$$\oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \oint_{L} (\vec{B}_{1} + \vec{B}_{2} + \dots + \vec{B}_{n}) \cdot d\vec{l}$$

$$= \oint_{L} \vec{B}_{1} \cdot d\vec{l} + \oint_{L} \vec{B}_{2} \cdot d\vec{l} + \dots + \oint_{L} \vec{B}_{n} \cdot d\vec{l}$$

$$= \mu_{0} \sum_{(L,k)} I_{i}$$

注: 若积分路径平面不与电流垂直时以上结论仍然成立。

$$\oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \oint_{L} \vec{B} \cdot (d\vec{l}_{//} + d\vec{l}_{\perp})$$

$$= \oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l}_{//} + 0$$

$$= \begin{pmatrix} \mu_{0} I & (I 穿 过 L) \\ 0 & (I \land \mathring{T}) \end{pmatrix}$$

2. 推广: 稳恒磁场的安培环路定理

$$\oint_{oldsymbol{L}}\!\!ec{B}\cdot\mathrm{d}ec{l}=\mu_{_{0}}\sum_{(oldsymbol{eta}
oldsymbol{L}L)}I_{_{i}}$$

稳恒磁场中,磁感应强度B沿任意闭合路径L的线积分(环流)等于穿过闭合路径的电流的代数和与真空磁导率的乘积。

稳恒磁场的安培环路定理:

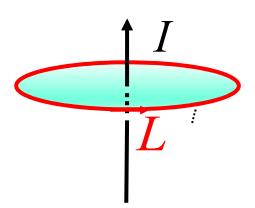
$$\oint_{oldsymbol{L}}\!\!ec{B}\cdot\mathrm{d}ec{l}=\mu_{_{0}}\sum_{(
otagoldsymbol{g}
otagoldsymbol{L}L)}I_{_{i}}$$

成立条件: 稳恒电流的磁场

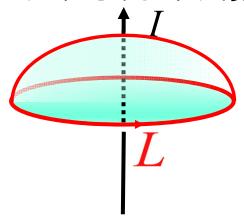
L: 场中任一闭合曲线 — 安培环路 (规定绕向)

 \vec{B} : 环路上各点总磁感应强度(包含空间穿过 L, 不穿过L的所有电流的贡献)

 $\sum I_i$: 穿过以L为边界的任意曲面的电流的代数和。

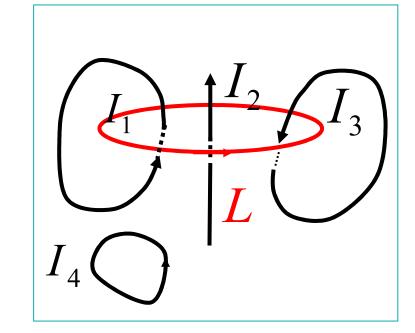


(穿过L)

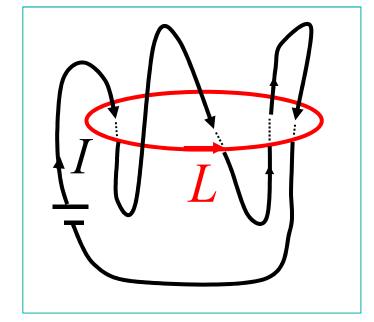


规定: 与L 绕向成右旋关系 $I_i > 0$ 与 L 绕向成左旋关系 $I_i < 0$

例如:



$$\sum_{(\widehat{\mathbf{g}} \uplus L)} I_i = I_1 + I_2 - I_3$$



$$\sum_{(\widehat{g} \uplus L)} I_i = I_1 + I_2 - I_3 \qquad \sum_{(\widehat{g} \uplus L)} I_i = I - 3I = -2I$$

注意:

$$\oint_{\mathbf{L}} \vec{B} \cdot \mathrm{d}\vec{l} = \mu_{0} \sum_{(\hat{\mathbf{F}}
ot \mathbf{L})} I_{i}$$

 \vec{B} : 与空间所有电流有关

 \vec{B} 的环流: 只与穿过环路的电流代数和有关

穿过L的电流: 对 \vec{B} 和 $\oint_{l} \vec{B} \cdot d\vec{l}$ 均有贡献

不穿过L的电流:对L上各点B有贡献;

对 $\oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l}$ 无贡献

安培环路定理揭示磁场是非保守场(涡旋场)

比较	高斯定理	环路定理
静电场	$\oint_{S} \vec{E} \cdot d\vec{S} = \frac{1}{\varepsilon_{0}} \sum_{Q_{ \gamma }} q_{ \gamma }$	$\oint_L \vec{E} \cdot d\vec{l} = 0$
	有源场	保守场、有势场
稳恒	$\oint_{S} \vec{B} \cdot d\vec{S} = 0$	$\oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_{0} \sum_{(\hat{g} \nmid L)} I_{i}$
磁场	无源场	非保守场、无势场(涡旋场)

三. 安培环路定理的应用

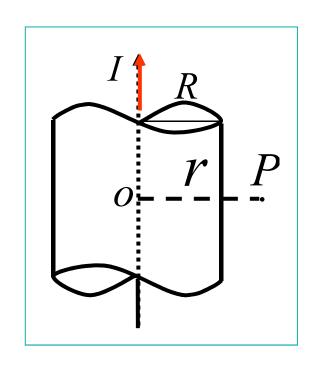
—— 求解具有某些对称性的磁场分布

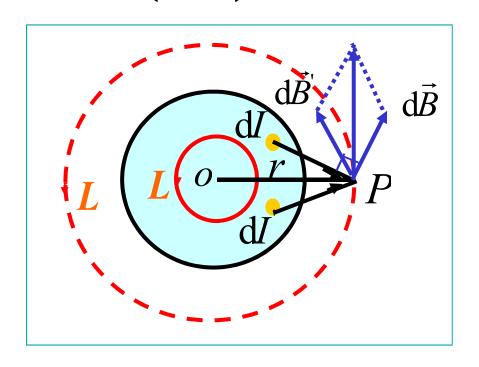
$$\oint_{\mathcal{L}} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_{0} \sum_{(\hat{g}
ot j L)} I_{i}$$

适用条件: 稳恒电流的磁场

求解条件: 电流分布(磁场分布)具有某些对称性,以便可以找到恰当的安培环路L,使 $\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l}$ 能积出,从而方便地求解 \vec{B} 。

[例一] 无限长均匀载流圆柱体 (I,R)内外磁场.





对称性分析:

在 $\perp I$ 平面内,作以 O 为中心、半径 r 的圆环 L, L上各点等价: \vec{B} 大小相等,方向沿切向。 以 L为安培环路,逆时针绕向为正: Φ

$$\oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l} = B \cdot 2\pi r = \mu_{0} \sum I_{H}$$

$$r \ge R$$
: $\sum I_{\bowtie} = I$

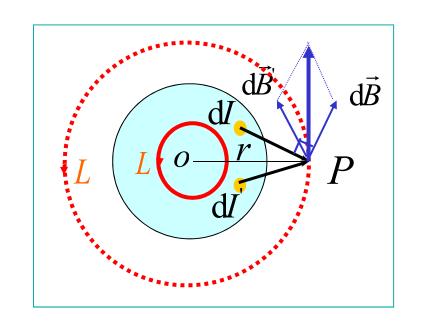
$$B_{\rm sh} = \frac{\mu_{\rm o}I}{2\pi r} \propto \frac{1}{r}$$

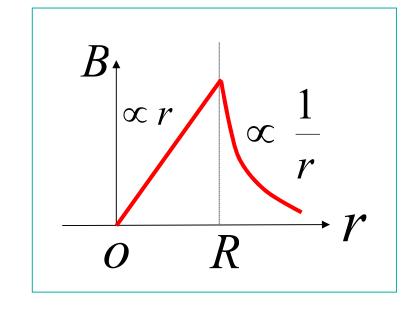
 $r \leq R$:

$$\sum I_{|\mathcal{H}|} = \frac{I}{\pi R^2} \cdot \pi r^2 = \frac{Ir^2}{R^2}$$

$$B_{\rm ph} = \frac{\mu_{\rm o} I r}{2\pi R^2} \propto r$$

B方向与 I 指向满足右旋关系

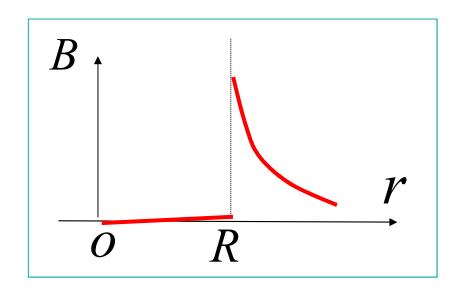




思考: 无限长均匀载流直圆筒 $B \sim r$ 曲线?

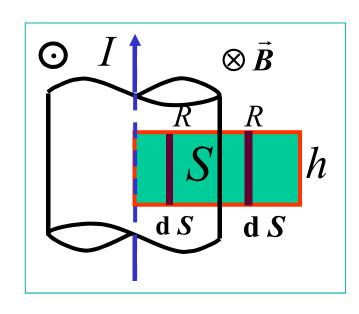
$$B_{,\beta} = 0 \qquad B_{,\beta} = \frac{\mu_0 I}{2\pi r}$$

 $\vec{B}_{\text{外}}$ 方向与 I指向满足右旋关系



练习:

无限长均匀载流圆柱体 (R,I) 如图, 求通过 S (2R,h) 的磁通量. 解: 磁场分布



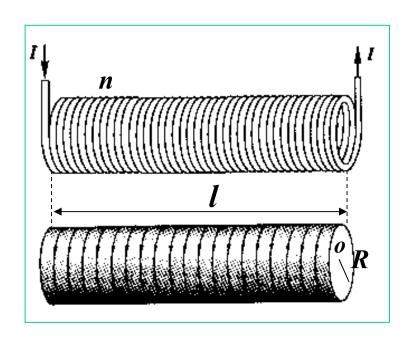
$$B_{\mid h \mid} = \frac{\mu_0 I r}{2\pi R^2} \qquad B_{\mid h \mid} = \frac{\mu_0 I}{2\pi r}$$

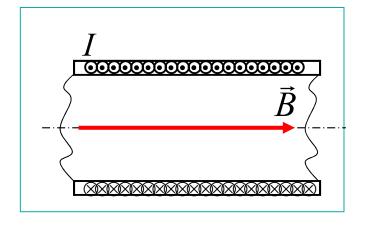
微元分析法: 取 dS = hdr 且 $d\vec{S}$ 与 \vec{B} 方向相同

$$\phi_{m} = \int_{s}^{R} \vec{B} \cdot d\vec{S} = \int_{S_{|h|}} B_{|h|} dS + \int_{S_{|h|}}^{R} B_{|h|} dS$$

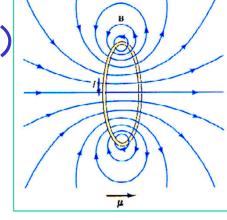
$$= \int_{0}^{R} \frac{\mu_{0} Ir}{2\pi R^{2}} h dr + \int_{R}^{2R} \frac{\mu_{0} I}{2\pi r} h dr = \frac{\mu_{0} Ih}{4\pi} (1 + 2\ln 2)$$

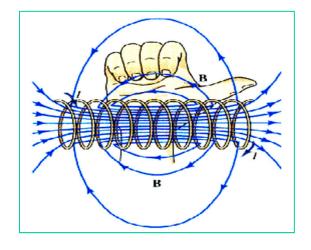
[M] 无限长直载流螺线管内磁场(I.n.线密绕)





解: 1)

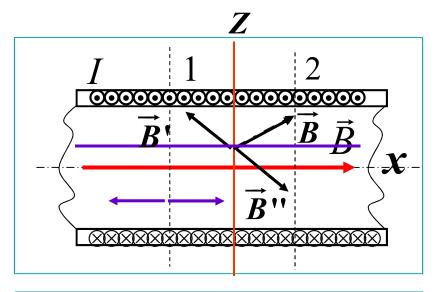




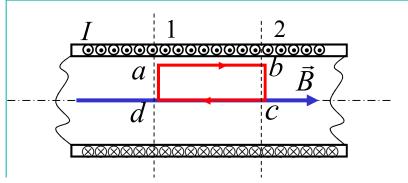
磁感应线不泄露

$$\vec{B}_{\text{bh}}=0$$

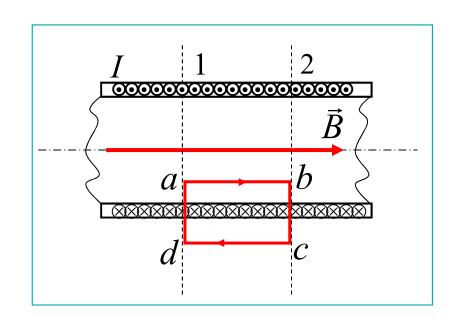
解: 2) 反证法证明 $\overline{B_{\text{ph}}}$ 始终沿x轴方向 $B_{y}=B_{z}=0$



 B_{d} 3) 做过轴线的回路可证明 B_{d} 处处相等



$$\oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \int_{a}^{b} \vec{B} \cdot d\vec{l} + \int_{b}^{c} \vec{B} \cdot d\vec{l} + \int_{c}^{d} \vec{B} \cdot d\vec{l} + \int_{d}^{a} \vec{B} \cdot d\vec{l}$$



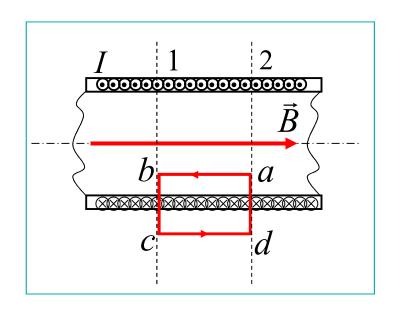
作矩形安培环路如图,

规定: 7

$$\oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \int_{a}^{b} \vec{B} \cdot d\vec{l} + \int_{b}^{c} \vec{B} \cdot d\vec{l} + \int_{c}^{d} \vec{B} \cdot d\vec{l} + \int_{d}^{d} \vec{B} \cdot d\vec{l}$$

$$= B\cos 0ab + 0 + 0 + 0 = Bab$$

$$\sum I_{\mid \gamma \mid} = nI\overline{ab}$$



由安培环路定律:

$$B \overline{ab} = \mu_0 n I \overline{ab}$$

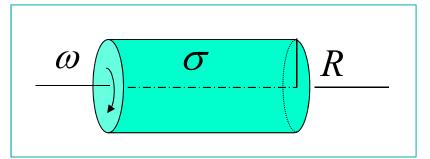
$$B = \mu_0 nI$$

无限长直螺线管内为均匀磁场

练习: 半径 R无限长均匀带电圆筒绕轴线匀速旋转

已知: σ . R . ω

求: 内部 $\vec{B}=?$



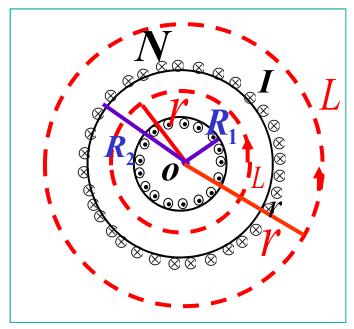
解:

等效于长直螺线管 $B = \mu_0 nI$ 单位长度上电流 nI = ?

$$nI = 2\pi R \cdot \sigma \cdot \frac{\omega}{2\pi}$$

$$B = \mu_0 nI = \mu_0 R \sigma \omega$$

[例三] 载流螺绕环的磁场分布(R_1 . R_2 .N.I)



对称性分析:

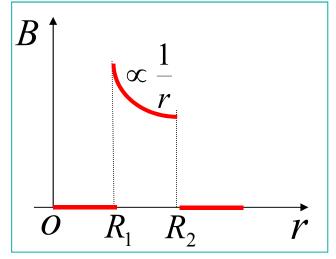
 \vec{B} 大小相等的点的集合: 同心圆环 环上各点 \vec{B} 方向: 切向 以中心O,半径 Γ 的圆环为安培环路

$$\oint_{L} \vec{B} \cdot d\vec{l} = B \cdot 2\pi r = \mu_{0} \sum I_{H}$$

$$r < R_1$$
, $r > R_2$: $\sum I_{r > 0} = 0$ $B_{g > 0} = 0$

$$R_1 < r < R_2$$
: $\sum I_{|z|} = NI$ $B_{|z|} = \frac{\mu_0 NI}{2\pi r}$

$$B_{\text{ph}} = \frac{\mu_0 NI}{2\pi r}$$



练习: 若螺绕环截面为正方形, 求通过螺绕环截面的 磁通量。

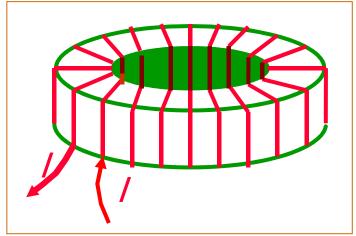
解: $dS = hdr = (R_2 - R_1)dr$

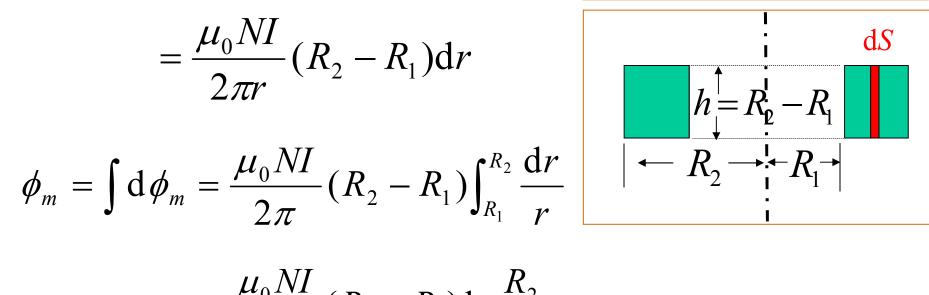
$$d\phi_m = B_{p} dS$$

$$= \frac{\mu_0 NI}{2\pi r} (R_2 - R_1) dr$$

$$\phi_m = \int d\phi_m = \frac{\mu_0 NI}{2\pi} (R_2 - R_1) \int_{R_1}^{R_2} \frac{dr}{r}$$

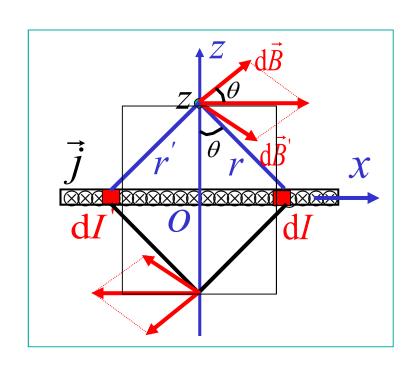
$$= \frac{\mu_0 NI}{2\pi} (R_2 - R_1) \ln \frac{R_2}{R_1}$$



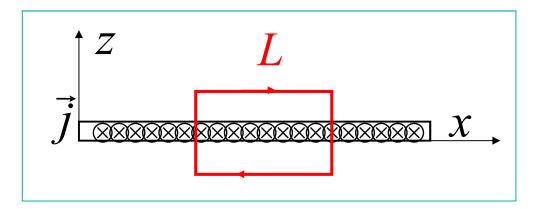


练习: 无限大导体平板,电流沿y方向,线密度j(x方向、单位长上的电流)。 求: \vec{B} 分布

1. 对称性分析



2. 用安培环路定理



在对称性分析的基础上

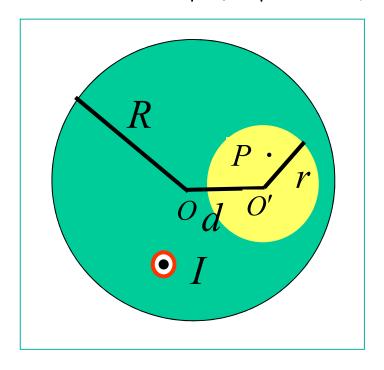
选如图安培环路 (日

由:
$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{l} = 2lB = \mu_0 jl \qquad$$
得:
$$B = \frac{\mu_0 J}{2}$$

例五: P. 281 10-11

半径R的长圆柱形导体内与轴线平行地挖去一个半径为r的圆柱形空腔:oo'=d,电流I在截面内均匀分布,方向平行于轴线,求:

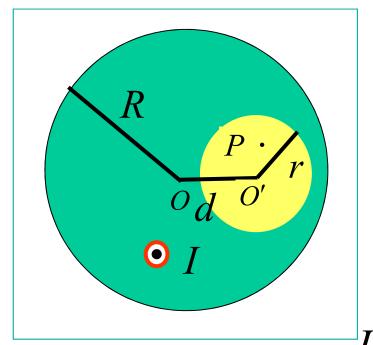
- 1. 圆柱轴线上磁感应强度 B_O
- 2. 空心部分中任一点的磁感应强度 B



解:

用补偿法.

即在空心部分中补上与实体 具有相同的电流密度的电流 ①和 ⊗ 这等价于原来的空心部分。



原电流分布等效于:

 $\{$ 实心圆柱电流 $I_1 \odot -\vec{B}_1 \}$ 空腔部分反向电流 $I_2 \otimes -\vec{B}_2 \}$

原磁场为: $\vec{B} = \vec{B_1} + \vec{B_2}$

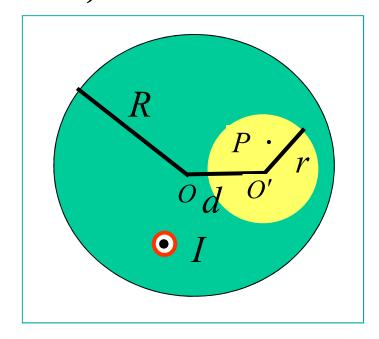
电流密度 $j = \frac{I}{\pi R^2 - \pi r^2}$ 电流 $\begin{cases} I_1 = j\pi R^2 \\ I_2 = j\pi r^2 \end{cases}$

1) 由安培环路定理:

$$B_{O1} = 0$$

$$B_{O2} = \frac{\mu_0 I_2}{2\pi d}$$

$$B_o = B_{o1} + B_{o2} = \frac{\mu_0 I r^2}{2\pi d (R^2 - r^2)}$$

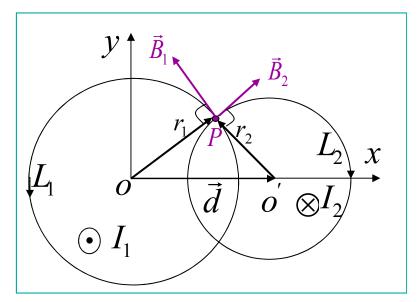




得:

同理可得:

2) 对空腔内任一点
$$P$$
 设 $\overline{OP} = r_1$, $\overline{O'P} = r_2$



$$\oint_{L_1} \vec{B} \cdot d\vec{l} = B_1 2\pi r_1 = \mu_0 j\pi r_1^2$$

$$B_{1} = \frac{\mu_{0}r_{1}J}{2}$$

$$B_{2} = \frac{\mu_{0}r_{2}j}{2}$$

$$\vec{B}_1 = \frac{\mu_0 r_1 j}{2} \vec{k} \times \frac{\vec{r}_1}{r_1}$$

$$\vec{B}_2 = -\frac{\mu_0 r_2 j}{2} \vec{k} \times \frac{\vec{r}_2}{r_2}$$

$$\vec{B} = \vec{B}_1 + \vec{B}_2 = \frac{\mu_0 j}{2} \vec{k} \times \vec{r}_1 - \frac{\mu_0 j}{2} \vec{k} \times \vec{r}_2$$

$$= \frac{\mu_0 j}{2} \vec{k} \times (\vec{r}_1 - \vec{r}_2) = \frac{\mu_0 j}{2} \vec{k} \times \vec{d}$$

空腔内为垂直于 \vec{d} 的均匀磁场: $B = \frac{\mu_0 Id}{2\pi (R^2 - r^2)}$

小结:形成均匀磁场的方法

长直载流螺线管 无限大载流平面上、下 圆柱载流导体内平行于轴线的空腔······

- 1. 总结出用安培环路定理求解磁场分布的思路
 - > 对称性分析
 - > 选环路L并规定绕向

小结: 2. 典型电流磁场结果

$$\vec{B} = \frac{\mu_0 q \vec{u} \times \vec{r}}{4\pi r^3}$$

$$B = \frac{\mu_{0}I}{2\pi a}$$

> 圆电流轴线上
$$\vec{B} = \frac{\mu_0 I R^2 \vec{i}}{2(R^2 + x^2)^{\frac{3}{2}}} = \frac{\mu_0 \vec{P}_m}{2\pi (R^2 + x^2)^{\frac{3}{2}}}$$

$$=\frac{\mu_0 I R^{1}}{2(R^2+x^2)^{\frac{3}{2}}}=\frac{\mu_0 I_m}{2\pi (R^2+x^2)^{\frac{3}{2}}}$$

$$B_{\scriptscriptstyle 0} = \frac{\mu_{\scriptscriptstyle 0} I}{2R}$$

$$B = \mu_0 nI$$

$$B_{\text{pl}} = \frac{\mu_0 NI}{2\pi r}$$