例3: 空气中一个载流闭合回路的一部分为直线, 求该直线部分在其中平面上的磁矢量位 A。

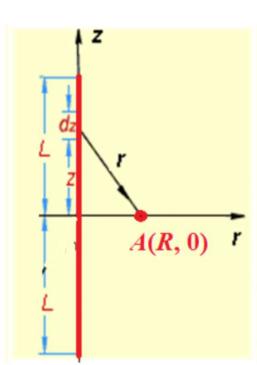
解:A与电流同方向,所以 $A(r, z)=A_z(r, z)$   $e_z$ ,设无限远处为参考点,则有:

$$A(r, z) = A_z e_z = \frac{\mu_0 I}{4\pi} \int_{-L}^{L} \frac{dz}{r} e_z = \frac{\mu_0 I}{4\pi} \int_{-L}^{L} \frac{dz}{(R^2 + z^2)^{1/2}} e_z$$
$$= \frac{\mu_0 I}{2\pi} \ln \frac{L + \sqrt{R^2 + L^2}}{R} e_z$$

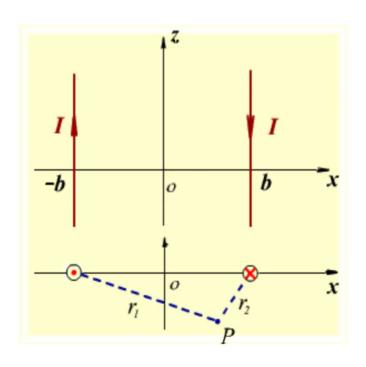
$$\triangleq L >> R \text{ int}, A = \frac{\mu_0 I}{2\pi} \ln \frac{2L}{R} e_z$$

L不能为无限大。若L为无限大则不能取无限远处A为零,可取任一点 $r_0$ 处为0,则各点都减去 $r_0$ 处的磁位有:

$$A = \frac{\mu_0 I}{2\pi} \left[ \ln \frac{2L}{R} - \ln \frac{2L}{r_0} \right] e_z = \frac{\mu_0 I}{2\pi} \ln \frac{r_0}{R} e_z \quad 与 L 无 关$$



例4: 求两无限长输电线的磁矢量位。



解:由上例单根长直导线的结果,可得两长直导线在 P点的磁矢量位:

$$A_1 = \frac{\mu_0 I}{2\pi} \ln \frac{r_{01}}{r_1} \boldsymbol{e}_z$$

$$\boldsymbol{A}_2 = -\frac{\mu_0 I}{2\pi} \ln \frac{r_{02}}{r_2} \boldsymbol{e}_z$$

设参考点在中间面上,则有 $r_{01}=r_{02}$ ,故有:

$$\boldsymbol{A} = \boldsymbol{A}_1 + \boldsymbol{A}_2 = \frac{\mu_0 I}{2\pi} \ln \frac{r_2}{r_1} \boldsymbol{e}_z$$

与A反向的电流导线距离r2在分子上。

此为两无限长输电线的磁矢量位。此公式直接用。

#### 重申:利用磁矢量位/4求磁通

$$\boldsymbol{\Phi} = \int_{S} \boldsymbol{B} \cdot d\boldsymbol{S} = \int_{S} (\nabla \times \boldsymbol{A}) \cdot d\boldsymbol{S} = \oint_{I} \boldsymbol{A} \cdot d\boldsymbol{I} \quad (Wb)$$

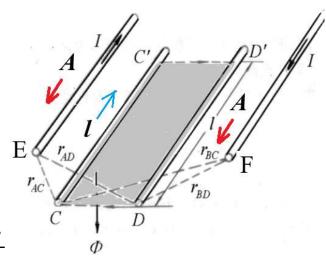
利用A计算磁通比利用B计算磁通要简单得多。 计算磁通是求电感的基础。

例5: 一对传输线E、F中通有电流I。计算其在另一对传输线C、D之间的面积上产生的磁通(长度为l),磁通方向(向下)如图。

一对传输线产生的
$$A$$
为:  $A = \frac{\mu_0 I}{2\pi} \ln \frac{r_2}{r_1} e_z$  (设方向向外)

磁通面积**S**对应的边界**I**及方向为顺时针: C-C'-D'-D-C。设磁矢量位A的方向与右侧电流同向(向外)。磁位A与边C'-D'和D-C垂直,故对A的线积分为零,只剩下两轴向上A的积分:

$$\Phi = \oint_{l} A \cdot d\mathbf{l} = -A_{C}l + A_{D}l$$
此处的电流与 $A_{C}$ 反向
$$= -\left(\frac{\mu_{0}I}{2\pi} \ln \frac{r_{AC}}{r_{BC}}\right) l + \left(\frac{\mu_{0}I}{2\pi} \ln \frac{r_{AD}}{r_{BD}}\right) l = \frac{\mu_{0}Il}{2\pi} \ln \frac{r_{AD}r_{BC}}{r_{AC}r_{BD}}$$



## 扩充内容: 磁偶极子的A以及等效磁化电流密度的推导

称小圆环电流为磁偶极子,定义磁偶极矩m=IS。在球坐标系下, 其产生的B的近似表达式(教材式3-28):  $B_p = \frac{\mu_0 m}{4\pi r^3} (2\cos\theta e_r + \sin\theta e_\theta)$ 

其产生的A为: 
$$A_P = \frac{\mu_0 I}{4\pi} \oint_I \frac{dI}{r}$$

$$A_{\alpha} \approx \frac{\mu_0 m}{4\pi r^2} \sin\theta = \frac{\mu_0 m \times r^0}{4\pi r^2}$$
 (参见冯慈璋编电磁场第二版142页)

在球坐标系下可验证:  $B = \nabla \times A$ 



$$A(r) = \frac{\mu_0 I}{4\pi} \iiint_{V'} \frac{M(r') \times |r - r'|^0 dV}{|r - r'|^2} = \frac{\mu_0 I}{4\pi} \iiint_{V'} M(r') \times \nabla' \frac{1}{R^2} dV, \quad R = |r - r'|$$

应用恒等式:  $C \times \nabla h = h \nabla \times C - \nabla \times (hC)$  和  $\iiint_V \nabla \times C dV = - \oiint_S (C \times n) dS$ 

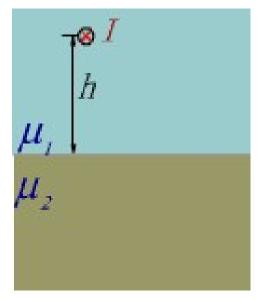
可得: 
$$A(r) = \frac{\mu_0 I}{4\pi} \iiint_{V'} \frac{1}{R} \nabla' \times M(r') dV - \frac{\mu_0 I}{4\pi} \iiint_{V'} \nabla' \times \frac{M(r')}{R} dV$$
$$= \frac{\mu_0 I}{4\pi} \iiint_{V'} \frac{\nabla' \times M(r')}{R} dV - \frac{\mu_0 I}{4\pi} \oiint_{S} \frac{M(r') \times n}{R} dS$$

从上式可看出等效体电流密度和面电流密度为:  $J_m = \nabla \times M$ ,  $K_m = M \times n$ 

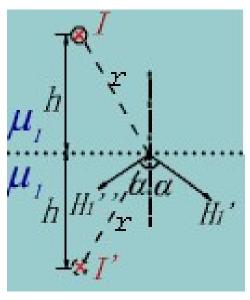
# 第8节 镜像法

作业: 习题36 (c、d)、39、40

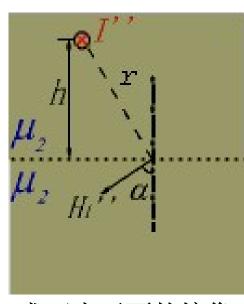
#### 1. 两种半无限大磁媒质中长直线电流的镜像



原问题



求上半平面的镜像 求下半平面的镜像



$$H_{1t} = H_{2t}$$

$$B_{1n} = B_{2n}$$

$$\mu_1 \frac{I}{2\pi r} \cos\alpha + \mu_1 \frac{I'}{2\pi r} \cos\alpha = \mu_2 \frac{I''}{2\pi r} \cos\alpha$$
由以上两式得: 
$$I' = \frac{\mu_2 - \mu_1}{\mu_2 + \mu_1} I, \quad I'' = \frac{2\mu_1}{\mu_2 + \mu_1} I$$

$$\sigma \leftrightarrow \mu$$

### 2. 半无限大理想磁媒质上方长直线电流的镜像

写出场的边值问题或由场分布特性分析边界条件:空气侧B线垂直于分界面, $B_t$ =0.

利用场分布特性 $B_t=0$ ,很容易判断出应有I'=I。

将上面的区域2的磁导率设为无限大,区域1为空气,

则有:

$$I' = \frac{\mu_2 - \mu_0}{\mu_0 + \mu_2} I = I \qquad I'' = \frac{2\mu_0}{\mu_0 + \mu_2} I = 0$$

$$\begin{array}{c}
\bullet^{I} \\
\mu_{I} = \mu_{0} \\
\mu_{2} = \infty
\end{array}$$

$$\begin{array}{c}
\mu_{0} \\
\mu_{0}
\end{array}$$

区域2中的**B**=0?

空气中 
$$\boldsymbol{B}_1 = \frac{\mu_0}{2\pi} \left( \frac{I}{r_1} \boldsymbol{e}_{\alpha 1} + \frac{I'}{r_2} \boldsymbol{e}_{\alpha 2} \right)$$

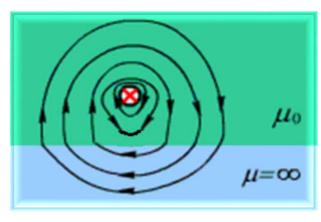
空气中B线垂直于铁磁平板,在交界面上B有法向,所以铁磁板中的B不等于零,而是等于:

$$\mathbf{B}_{2} = \mu_{2}\mathbf{H}_{2} = \mu_{2}\frac{I''}{2\pi r}\mathbf{e}_{\alpha'} = \mu_{2}(\frac{2\mu_{0}}{\mu_{0} + \mu_{2}})\frac{I}{2\pi r}\mathbf{e}_{\alpha'} = \frac{\mu_{0}I}{\pi r}\mathbf{e}_{\alpha'}$$

$$\mu_{2} \to \infty$$

$$\mu_2 \rightarrow \infty$$
,  $B_2$  非零非无限大, 故 $H_2 = B_2 / \mu_2 = 0$ 

3. 长直线电流位于半无限大 磁导率为无限大的材料中 模型太过理想化,故略去其分析。



B线

此题未设置答案,请点击右侧设置按钮

# 关于自感,下列说法是否正确?

- 1) 电感的定义是磁通除电流。
  - A 正确 B 不正确
- 2) 一个细导线绕成的空心线圈的电感值与频率有关。
  - 正确 □ 不正确
- 3) 一个铁心线圈的电感与电流有关。
  - 正确 下 不正确

#### 第9节 电感(自感与互感)

自感定义: 回路电流 I产生的磁链与该电流的比值称为自感:

$$L = \frac{\psi}{I}$$
 单位: 亨利[H]。电感的属性是回路与磁链。

回路围成的面积上的磁链与电流成右手螺旋关系。电感值一定为正。

磁链 $\psi$ 的定义:一个小面积dS上的磁链等于该面积上的磁通 $d\Phi$ 乘其磁力线所交链的电流的个数 $N_{d\Phi}$ ,即:

$$d\psi = N_{d\Phi} d\Phi = N_{d\Phi} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{S}$$

 $dS_1$ 对应的 $N_{d\varpi_1}$ =2,而 $dS_2$ 对应的 $N_{d\varpi_2}$ =1。 求 $\psi$ 时要对回路构成的面根据不同的 $N_{d\varpi_2}$ 分区积分,即:

$$\psi = \sum_{i} \iint_{S_{i}} N_{d\Phi_{i}} d\Phi = \sum_{i} \iint_{S_{i}} N_{d\Phi_{i}} \boldsymbol{B}_{i} \cdot d\mathbf{S}$$

只有各匝导线都重合在一起时才有磁链等于磁通乘匝数:

$$\psi = N\Phi$$

- 在线性媒质中, *L* 仅与回路的几何尺寸、媒质参数有关,而与加不加电流无关。
- 对于有铁心构成的线圈之电感,其非线性程度一般较大,电感 无定值,不给定电流就无法说电感值有多大。这是非线性电感 或器件参数值的重要特性。如铁心式电抗器的电感值不定。
- 总磁链可分为位于导线内的磁通对应的磁链(或与导线中部分电流交链的磁链)和与全部电流交链的磁链,它们分别对应的电感称为内自感与外自感,即:

 $L_{\rm i} = \frac{\psi_{\rm i}}{I}$ :与部分电流交链的磁链除以总电流称为内自感。

 $L_{o} = \frac{\psi_{o}}{I}$ :与全部电流交链的磁链除以总电流称为外自感。

总自感:  $L = L_i + L_o$ 

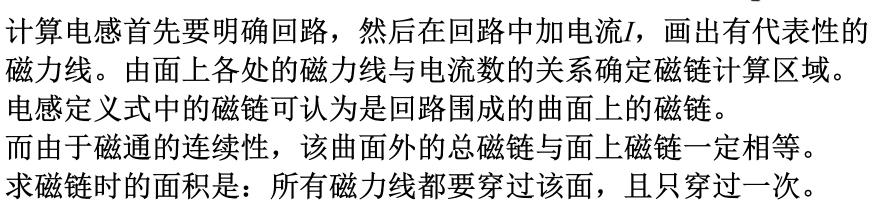
时变电感一般要略小于直流电感,减小的部分主要是内电感, 外电感随频率变化很小。原因:不同频率下导线内电流有趋肤现象,内部磁密变小,但外部磁密基本不变。

## 自感计算方法:

#### 1) 加电流求磁链法

$$I \to H \to B \to \Phi \to \psi \to L(L_i, L_0)$$

$$A \longrightarrow (先明确dS上的磁通与磁链再积分)$$



面外

#### 2) 加电流求磁场能量法

$$W_m = \frac{1}{2}LI^2 \qquad \qquad L = \frac{2W_m}{I^2} \qquad \qquad W_m = \frac{1}{2}\int_V \boldsymbol{H} \cdot \boldsymbol{B} dV$$

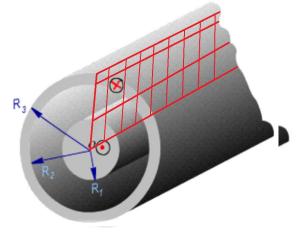
电感是储存磁场能的器件,将电感电流保持住就可储存能量, 当然这最好使用超导材料做成导线形成线圈,以减小损耗。 只要有导线、有回路就一定有电感,或者说只要有电流回路、 就有磁场能、就有电感。电感可能起好作用也可能起坏作用。 例1: 求同轴电缆单位长的电感L,芯线与外皮的磁导率为 $\mu$ 。

解: 芯线与外皮形成回路,可认为是电缆端部的芯线与外皮引出两个端子,电缆的另一端芯线与外皮连接(短接或接电阻),电阻不影响电感值,忽略端部效应,或求电缆中间部位的单位长电感。 芯线与外皮加反向电流I后,磁力线为圆,求磁通或磁链的面积是位于任意一条半径上的面,在电缆方向上单位长。

(回路) 总自感  $L = L_{i1} + L_{i2} + L_{o}$ 

1) 芯线的内自感  $L_{i1}$   $(0 \le r \le R_1)$  (习题40与此类似)

设电流1。取半径为r的圆为安培环路,则有:



同轴电缆截面

$$\oint_{L} \mathbf{H} \cdot d\mathbf{l} = I' = \frac{I}{\pi R_{1}^{2}} \pi r^{2} = \frac{I}{R_{1}^{2}} r^{2}$$

$$H = \frac{I}{2\pi R_{1}^{2}} r \qquad B = \frac{\mu I}{2\pi R_{1}^{2}} r$$

若求单位长的磁通对B从0到 $R_1$ 积分即可。然而,现在是要求磁链。

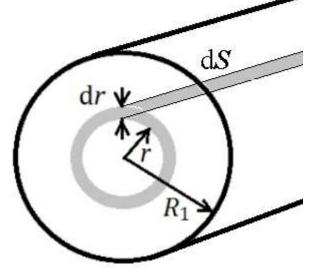
先求: 
$$d\psi = N_{d\phi} d\Phi$$

#### 求磁链

为求沿整个半径与电缆单位长的面积上的磁链,设dS为半径方向上的宽度dr乘单位长,

穿过dr处的磁力线所交链的电流"个数"为 (即包含的半径为r的圆截面中的电流占总 电流的比例。实为面积比).

电流的比例,实为面积比):  $N = \frac{\pi r^2}{\pi R_1^2} = \frac{r^2}{R_1^2}$ 



观察芯线截面

穿过宽度为dr、单位长度的矩形面积的 磁链为:

$$d\psi = N_{d\varphi} d\Phi = N_{d\varphi} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{S} = \frac{r^2}{R_1^2} \frac{\mu I r}{2\pi R_1^2} dr \times 1 = \frac{\mu I r^3}{2\pi R_1^4} dr$$

$$\psi_{i1} = \int_0^{R_1} \frac{\mu I \, r^3}{2\pi R_1^4} dr = \frac{\mu I}{8\pi}$$

内自感 
$$L_{i1} = \frac{\psi_{i1}}{I} = \frac{\mu}{8\pi}$$

芯线(导线)的内自感与半径无关,无论多粗的导线内自感均相同。

显然,芯线半径越大外自感越小,总自感也越小。对线圈也近似如此。

### 2) 外导体的内自感 $L_{i2}$ $R_2 \le r \le R_3$

芯线与外皮的电流方向相反。 取半径为r的圆为安培环路,则该回路包含的电流为:

$$I' = I - I\left(\frac{\pi r^2 - \pi R_2^2}{\pi R_3^2 - \pi R_2^2}\right) = \frac{R_3^2 - r^2}{R_3^2 - R_2^2}I$$

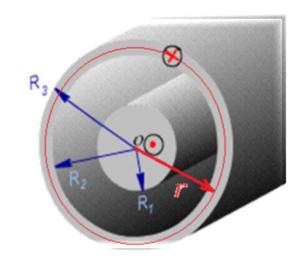
由I'的表达式可得:

穿过半径上宽度为dr的磁力线所交链的电流"个数"为:

$$N = \frac{I'}{I} = \frac{R_3^2 - r^2}{R_3^2 - R_2^2}$$

磁场强度:

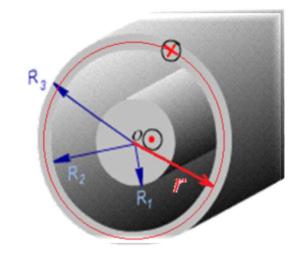
$$H = \frac{I'}{2\pi r} = \frac{(\frac{R_3^2 - r^2}{R_3^2 - R_2^2})I}{2\pi r} = \frac{I}{2\pi r} (\frac{R_3^2 - r^2}{R_3^2 - R_2^2})$$



$$d\psi = N_{d\varphi} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{S} = \frac{R_3^2 - r^2}{R_3^2 - R_2^2} \frac{\mu I}{2\pi r} (\frac{R_3^2 - r^2}{R_3^2 - R_2^2}) dr$$

$$= \frac{\mu I}{2\pi r} \frac{(R_3^2 - r^2)^2}{(R_3^2 - R_2^2)^2} dr \qquad N = \frac{R_3^2 - r^2}{R_3^2 - R_2^2}$$

$$L_{i2} = \frac{\psi}{I} = \frac{1}{I} \int_{R_2}^{R_3} \frac{\mu I}{2\pi r} \cdot (\frac{R_3^2 - r^2}{R_3^2 - R_2^2})^2 dr$$



$$= \frac{\mu}{2\pi} \left(\frac{R_3^2}{R_3^2 - R_2^2}\right)^2 \ln \frac{R_3}{R_2} - \frac{\mu R_3^2}{2\pi (R_3^2 - R_2^2)} + \frac{\mu (R_3^2 + R_2^2)}{8\pi (R_3^2 - R_2^2)}$$

3) 内、外导体间的外自感  $L_{o}$   $(R_{1} < r < R_{2})$ 

$$B = \frac{\mu_0 I}{2\pi r} \qquad d\psi_o = d\Phi_o = \frac{\mu_0 I}{2\pi r} dr$$

$$L_{o} = \frac{\psi_{o}}{I} = \frac{1}{I} \int_{R_{1}}^{R_{2}} \frac{\mu_{0}I}{2\pi r} dr = \frac{\mu_{0}}{2\pi} \ln \frac{R_{2}}{R_{1}}$$

## 例2: 近似计算两平行长直传输线(铝线)单位长的自感。

解: 总自感  $L = 2L_i + L_o$ 

这里一根导线的内自感近似为:  $L_i = \frac{\mu_0}{8\pi}$ 

外自感解法一: 设电流I、由B求磁通

在
$$x$$
处, $H_{$ 向下 $}=\frac{I}{2\pi x}+\frac{I}{2\pi(D-x)}$ 

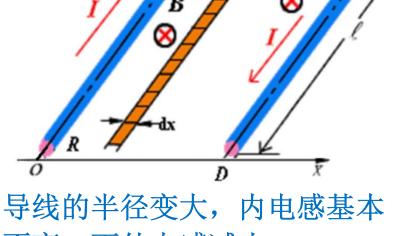
所求磁通要与电流成右手螺旋关系。这里是向下。

$$\psi_{o} = \Phi_{o} = \int \mathbf{B} \cdot d\mathbf{S}$$

$$= \mu_{0} I \int_{R}^{D-R} \left[ \frac{1}{2\pi x} + \frac{1}{2\pi (D-x)} \right] dx$$

$$= \frac{\mu_{0} I}{\pi} \ln \frac{D-R}{R}$$

$$L_{o} = \frac{\psi_{o}}{I} = \frac{\mu_{0}}{\pi} \ln \frac{D - R}{R}$$
 总电感:  $L = 2L_{i} + L_{o} \approx \frac{\mu_{0}}{4\pi} + \frac{\mu_{0}}{\pi} \ln \frac{D - R}{R}$ 



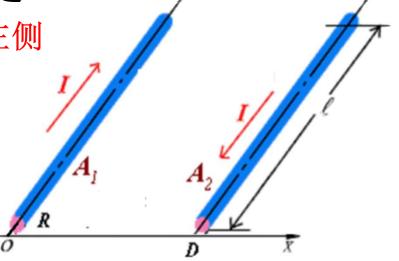
导线的半径变大,内电感基本不变,而外电感减小。 分裂型输电线是为了增加相线 半径,从而为了减小电感。 外自感解法二: 设电流I、由A求磁通

设两导线内侧表面上A的方向均与左侧

导线电流方向相同,则有内侧面上:

$$A_1 = \frac{\mu_0 I}{2\pi} \ln \frac{D - R}{R}$$

$$A_2 = \frac{\mu_0 I}{2\pi} \ln \frac{R}{D - R}$$



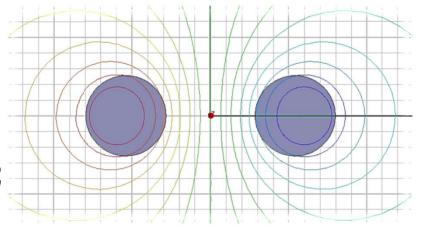
对方向向下的磁链,取回路为顺时针,则有:

$$\psi_{o} = \Phi_{o} = \oint \mathbf{A} \cdot d\mathbf{l} = A_{1}l - A_{2}l = l\frac{\mu_{0}I}{2\pi} \ln \frac{D - R}{R} - l\frac{\mu_{0}I}{2\pi} \ln \frac{R}{D - R} = l\frac{\mu_{0}I}{\pi} \ln \frac{D - R}{R}$$

$$L_{o} = \frac{\psi_{o}}{I} = \frac{\mu_{0}}{\pi} \ln \frac{D - R}{R} \quad (单位长)$$

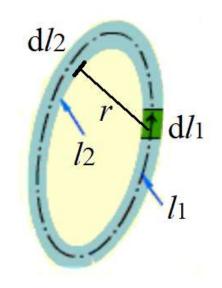
内电感并不严格为:  $L=2L_{\rm i}=\frac{\mu_0}{4\pi}$ 

实际值要大于该值,因导体1对导体2内靠近导体1半边的**B**有增加作用。



# 基于矢量磁位A得到的任意闭合回路的外电感计算通式

求外自感:设电流*I*,近似认为其等效于位于中心线*l*<sub>1</sub>上的线电流,该电流在任意点产生的磁矢量位:



$$A = \frac{\mu_0}{4\pi} \oint_{l_1} \frac{I \mathrm{d} l_1}{r}$$

内侧闭合线 $l_2$ 上所围成的曲面的磁通等于对A求闭合线积分,因此有:

$$\boldsymbol{\Phi}_{o} = \oint_{l_2} \boldsymbol{A} \cdot d\boldsymbol{l}_2 = \frac{\mu_0 I}{4\pi} \oint_{l_2} \oint_{l_1} \frac{d\boldsymbol{l}_1 \cdot d\boldsymbol{l}_2}{r}$$

$$L_{o} = \frac{\mu_{0}}{4\pi} \oint_{l_{2}} \oint_{l_{1}} \frac{\mathrm{d}\boldsymbol{l}_{1} \cdot \mathrm{d}\boldsymbol{l}_{2}}{r}$$

对多匝和考虑螺距的螺线管线圈同样适用。此避开了由磁通求磁链的难题,是直接求任意回路的磁链。