第9章

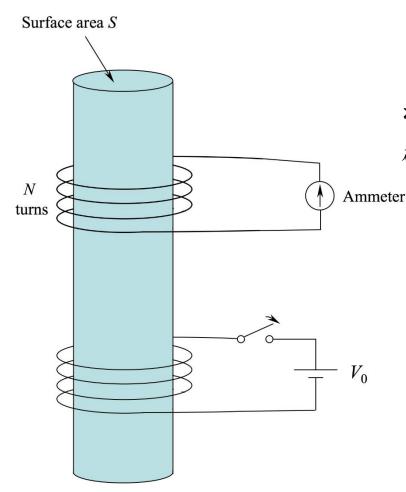
电磁场与电磁波

时变电磁场和麦克斯韦方程 Time-Varying Fields and Maxwell's Equations

9.1	法拉第定律
9.2	位移电流
9.3	微分形式的麦克斯韦方程组
9.4	积分形式的麦克斯韦方程组
9.5	推迟位



9.1 法拉第定律 FARADAY'S LAW



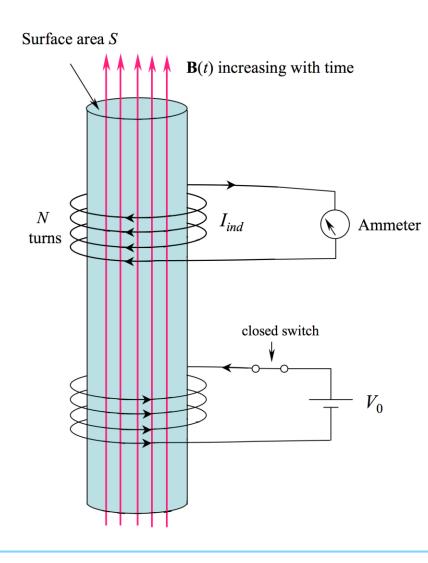
法拉第电磁感应实验

法拉第的问题:如果电流能产生磁场,那么磁场能产生电流吗?

法拉第为回答该问题设计了这样的实验。 两组线圈绕在共用铁芯上。 在下方的线圈 中,通过闭合开关产生电流。 在上面的线 圈中,任何感应电流都由电流表记录。



9.1 法拉第定律 - 法拉第电磁感应实验



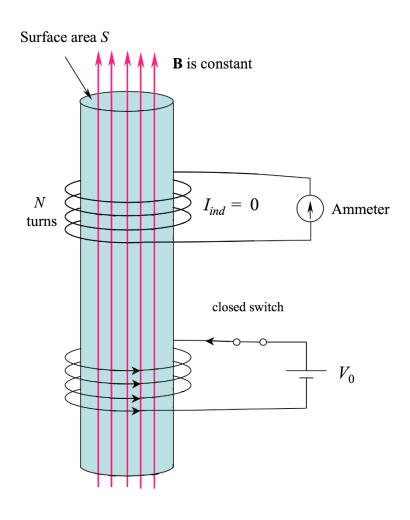
闭合开关会导致下方线圈中的电流随时间增加,并产生时变的磁通量密度 \mathbf{B} 与上方线圈交链。在 \mathbf{B} 随时间增加的阶段,在上方线圈的电流表中可检测到感应电流 I_{ind} 。 注意图中感应电流的方向和电流表的位置。

感应电流与磁通量(\mathbf{B} 对 S 的表面积分)的时间变化率成正比。





9.1 法拉第定律 - 法拉第电磁感应实验

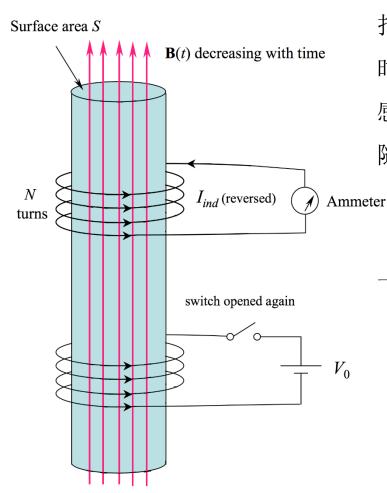


一旦下方电路达到稳态,那 么其中的**B**将为恒定值,此 时则发现感应电流为零。





9.1 法拉第定律 - 法拉第电磁感应实验

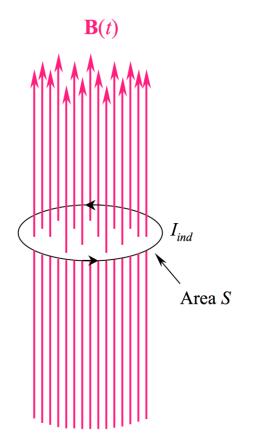


打开开关会导致电流在下方线圈中的电流随时间降低,磁通密度 \mathbf{B} 减少,而上方线圈的感应电流 I_{ind} 与之前相反。只要磁通量还在随时间减小,该电流就存在。

一旦 B 完全减少到零,感应电流也为零。

电磁感应的应用:发电机、升降压、无线充电

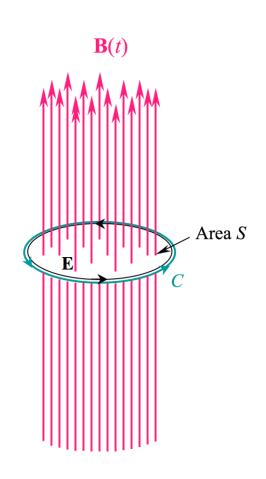




考虑一匝导线,其中存在外部施加的磁通量, 且磁通量随时间变化。

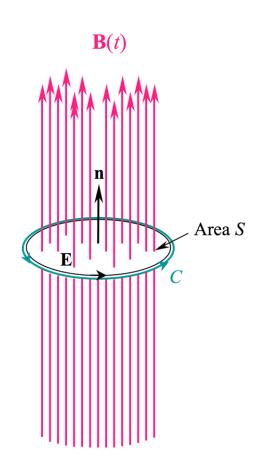
由于磁通量的变化,线圈中会产生电流 I_{ind} 。





导线中的电流是由电场 \mathbf{E} 产生,它推动导线内的电荷运动形成电流。 将图中的导线移除,而电场仍然存在,图中的积分路径 \mathbf{C} 与 \mathbf{E} 重合。





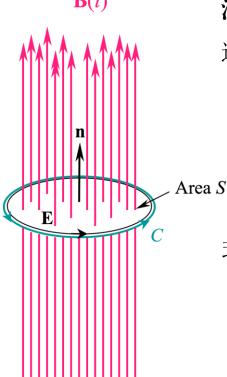
表面 S 的单位法向量为 \mathbf{n} 。 \mathbf{n} 的方向由积分路径 C 按右手规则定义: 四个手指绕着 C 的方向弯曲,右手拇指指向 \mathbf{n} 的方向

电动势 emf 定义为 E 沿着路径 C 的闭合曲线积分:

$$emf = \oint_C \mathbf{E} \cdot d\mathbf{L}$$







法拉第感应定律指出,闭合路径周围的感应电动势 *emf* 等于通过该路径所包围区域的磁通量的时间变化率:

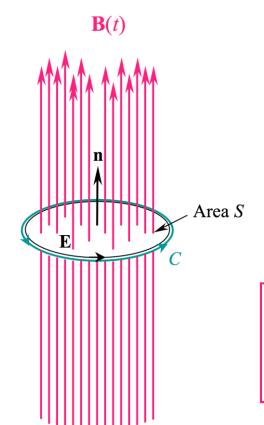
$$\oint_C \mathbf{E} \cdot d\mathbf{L} = -\frac{d\Phi}{dt}$$

式中的磁通量为:

$$\Phi = \int_{S} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{S} = \int_{S} \mathbf{B} \cdot \mathbf{n} \, da$$

注意这里使用了单位法向量,它决定了磁通量的符号,最终决定了电动势





在这种情况下,根据电动势和磁通量的定义:

$$\oint_C \mathbf{E} \cdot d\mathbf{L} = -\frac{d\Phi}{dt}$$

得到:

$$\operatorname{emf} = \oint_C \mathbf{E} \cdot d\mathbf{L} = -\frac{d}{dt} \int_S \mathbf{B} \cdot \mathbf{n} \, da$$



9.1 法拉第定律 - 点形式

首先,将对时间的微分移 入最右边积分内:



$$emf = \oint \mathbf{E} \cdot d\mathbf{L} = -\int_{S} \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \cdot d\mathbf{S}$$

其次,用斯托克斯定理将 E 的线积分改写为其旋度 的表面积分:



$$\int_{S} (\nabla \times \mathbf{E}) \cdot d\mathbf{S} = -\int_{S} \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \cdot d\mathbf{S}$$

注意到两个积分都针对同一表面,从而进行简化:



$$(\nabla \times \mathbf{E}) \cdot d\mathbf{S} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \cdot d\mathbf{S}$$

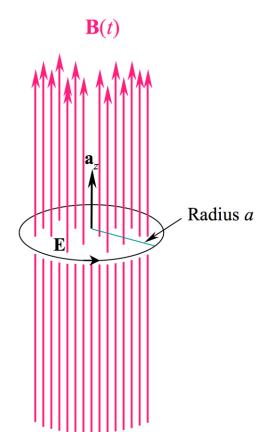
最后,得到法拉第感应定律的点形式:



$$\nabla \times \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$



9.1 法拉第定律 - 计算时变磁场产生的电场



对于一个均匀分布但随时间变化的的磁场:

$$\mathbf{B} = B_0 e^{kt} \mathbf{a}_z$$

根据法拉第感应定律:

emf =
$$\oint \mathbf{E} \cdot d\mathbf{L} = 2\pi a E_{\phi}$$

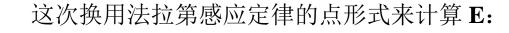
= $-\int_{S} \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \cdot d\mathbf{S} = -k B_{0} e^{kt} \pi a^{2}$

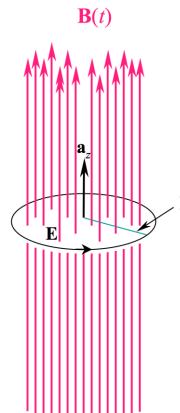
这个计算过程适用于任何半径的环路,那么可以用可变半径 ρ 替换固定半径a得:

$$\mathbf{E} = -\frac{1}{2}kB_0e^{kt}\rho\mathbf{a}_{\phi}$$



9.1 法拉第定律 - 计算时变磁场产生的电场另一种解法





$$\nabla \times \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$
 式中: $\mathbf{B} = B_0 e^{kt} \mathbf{a}_z$

因而有:
$$(\nabla \times \mathbf{E})_z = -kB_0 e^{kt} = \frac{1}{\rho} \frac{\partial (\rho E_{\phi})}{\partial \rho}$$
 书上公式 (7.25)

Radius ρ

仅存径向变化的 z 轴 方向旋度分量

两边乘以 ρ 并对 ρ 积分得:

$$-\frac{1}{2}kB_0e^{kt}\rho^2=\rho E_{\phi}$$

得到同样的电场: $\mathbf{E} = -\frac{1}{2}kB_0e^{kt}\rho\mathbf{a}_{\phi}$



9.1 法拉第定律 - 移动路径的电动势

如图,由于长度为 d 的滑杆以恒定速度 v 移动,闭

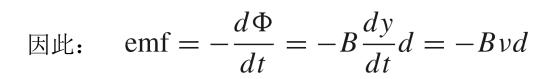
合路径内的磁通量随时间增加。假定导电路径是理

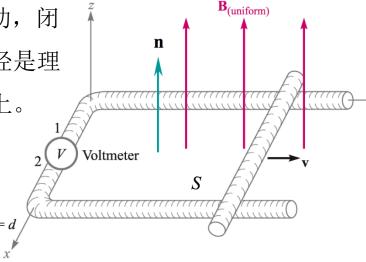
想的, 因此感应电动势完整的出现在电压表上。

导电路径所包围的磁通量为:

$$\Phi = \int_{S} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{S} = \int_{S} \mathbf{B} \cdot \mathbf{n} \, da$$

$$\Phi = Byd$$
 式中y随时间变化





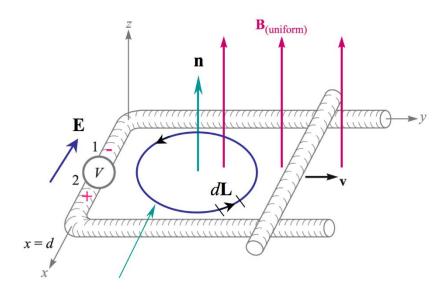


已求得:

$$emf = -\frac{d\Phi}{dt} = \oint \mathbf{E} \cdot d\mathbf{L} = -B\nu d$$

E 的积分路径方向由右手法则确定(四个手指绕向闭合路径方向,右手拇指指向 n 的方向),而dL的方向如图所示。

从等式中可见 E·dL 为负,这意味着 E 将从电压表2端指向1端。 传电路径是理想的,因此 E 将仅存在于电压表上。



右手法则确定 E 通过导体积分路径的方向



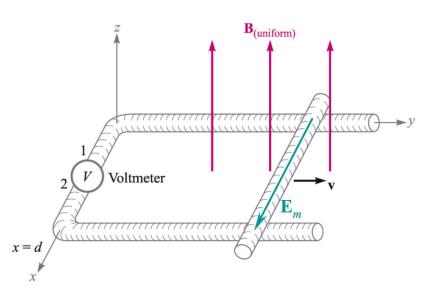
滑杆包含自由电荷(电子),它们在穿过 B 场时会受到洛伦兹力:

回顾:
$$\mathbf{F} = Q\mathbf{v} \times \mathbf{B}$$

有:
$$\frac{\mathbf{F}}{Q} = \mathbf{v} \times \mathbf{B}$$

这个结果称为动生电场强度:

$$\mathbf{E}_m = \mathbf{v} imes \mathbf{B}$$



因此动生电动势是 \mathbf{E}_m 在与以前相同的路径上的闭合路径积分:

$$emf = \oint \mathbf{E}_m \cdot d\mathbf{L} = \oint (\mathbf{v} \times \mathbf{B}) \cdot d\mathbf{L}$$

注意,动生场强仅存在于运动中的电路部分



已知动生电动势为:

$$emf = \oint \mathbf{E}_m \cdot d\mathbf{L} = \oint (\mathbf{v} \times \mathbf{B}) \cdot d\mathbf{L}$$

当前的问题中变成:

$$\oint (\mathbf{v} \times \mathbf{B}) \cdot d\mathbf{L} = \int_{d}^{0} vB \, dx = \underline{-Bvd}$$
 得到和前面相同的结果

路径积分是根据右手规则确定, 决定了这里的积分上下限顺序



对于均匀恒定磁场中运动的导电路径, 电动势完全由动生电动势组成:

emf =
$$\oint \mathbf{E} \cdot d\mathbf{L} = \oint \mathbf{E}_m \cdot d\mathbf{L} = \oint (\mathbf{v} \times \mathbf{B}) \cdot d\mathbf{L}$$

当 B 也随时间变化时,则需要考虑这两种作用对总电动势的共同影响:

emf =
$$\oint \mathbf{E} \cdot d\mathbf{L} = -\int_{S} \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \cdot d\mathbf{S} + \oint (\mathbf{v} \times \mathbf{B}) \cdot d\mathbf{L}$$

变压器电动势 动生电动势

上式也可以简化为:
$$-\frac{d\mathbf{q}}{dt}$$



9.2 位移电流 DISPLACEMENT CURRENT

已得到电场和磁场与旋度相关的两个方程:

$$abla imes \mathbf{E} = -rac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$
 与 $abla imes \mathbf{H} = \mathbf{J}$
法拉第感应定律 安培环路定律

取第二个方程的散度,得到一个恒为零的结果:

$$\nabla \cdot \nabla \times \mathbf{H} \equiv 0 = \nabla \cdot \mathbf{J}$$

然而,这与电流连续性方程不一致:
$$\nabla \cdot \mathbf{J} = -\frac{\partial \rho_{\nu}}{\partial t}$$

问题出在什么地方?



9.2 位移电流

假如在安培定律的右侧添加一个未知项 G:

$$\nabla \times \mathbf{H} = \mathbf{J} + \mathbf{G}$$

再次对上式求散度:
$$\nabla \cdot \nabla \times \mathbf{H} \equiv 0 = \nabla \cdot \mathbf{J} + \nabla \cdot \mathbf{G}$$

其含义待明确

电流连续性方程
$$-\frac{\partial \rho_{\nu}}{\partial t}$$
 $\frac{\partial \rho_{\nu}}{\partial t}$ 必须为这个值

用**D**表示:
$$\nabla \cdot \mathbf{G} = \frac{\partial \rho_{\nu}}{\partial t} = \frac{\partial}{\partial t} (\nabla \cdot \mathbf{D}) = \nabla \cdot \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}$$

可得:

$$\mathbf{G} = \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}$$

安培环路定律修正为:

G称为位移电流密度

$$\nabla \times \mathbf{H} = \mathbf{J} + \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}$$



9.2 位移电流

新的结果表明总电流由传导 电流和位移电流组成:

$$\nabla \times \mathbf{H} = \mathbf{J} + \mathbf{J}_d$$

$$\mathbf{J}_d = \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}$$

传导电流密度为:
$$\mathbf{J} = \sigma \mathbf{E}$$

$$J = \sigma E$$

欧姆定律

若没有传导电流且电场随时间变化时:

$$\nabla \times \mathbf{H} = \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} \quad (\text{if } \mathbf{J} = 0)$$

注意上式与法拉第定律的对称性:

$$\nabla \times \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$



9.2 位移电流 - 安培环路定律中的位移电流

通过选取适当的表面进行积分,可以通过位移电流密度计算得位移电流:

$$I_d = \int_S \mathbf{J}_d \cdot d\mathbf{S} = \int_S \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} \cdot d\mathbf{S}$$

对安培环路定律的旋度方程进行积分得:

$$\int_{S} (\nabla \times \mathbf{H}) \cdot d\mathbf{S} = \int_{S} \mathbf{J} \cdot d\mathbf{S} + \int_{S} \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} \cdot d\mathbf{S}$$

将斯托克斯定理应用于左侧,可得到熟悉的安培环路定律,但增加了位移电流项:

$$\oint \mathbf{H} \cdot d\mathbf{L} = I + I_d = I + \int_S \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} \cdot d\mathbf{S}$$



9.2 位移电流 - 位流电流的物理意义

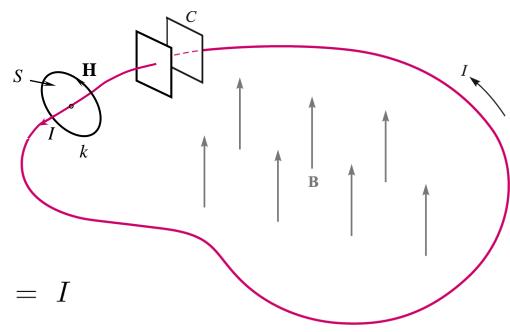
图中的电流回路包含一根细导 线和平行板电容器,回路内部 有一个时变的磁场

暂时假设导线中存在传导电流 *I*,那么安培定律适用于图中的圆形路径由于,选取的环路半径与此处的导线长度相比非常小。 因此,可以认为此处的导线很长且直,从而可得:

$$\oint_{k} \mathbf{H} \cdot d\mathbf{L} = \int \int_{S} \mathbf{J} \cdot d\mathbf{S} = I$$

$$\Rightarrow \mathbf{H} = \frac{I}{2\pi\rho} \mathbf{a}_{\phi}$$

假定磁场随时间变化,因此它产生电动势,电动势又产生电流

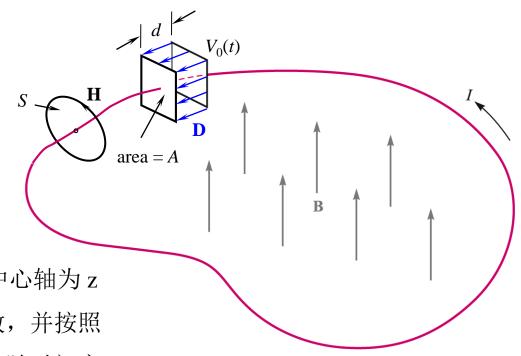


积分面是周长为k的圆形路径,z轴方向为电流的方向



9.2 位移电流 - 位流电流的物理意义

当电流流动时,电容器中的电 场将随时间变化,与电流沉积 的平板电荷水平同步



电容器电压为 $V_0(t)$,以电容器中心轴为 z 轴,且使用自由空间的介电常数,并按照 图示的电容尺寸,可计算得其中随时间变 化的电通量为:

$$\Phi_e = \int \int \mathbf{D} \cdot d\mathbf{S} = \frac{\epsilon_0 A V_0(t)}{d}$$

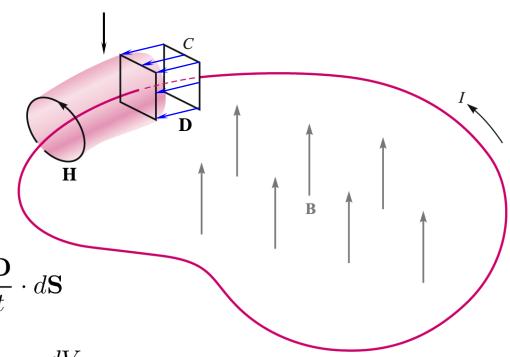


9.2 位移电流 - 时变电场等效电流即位移电流

拉伸的表面现在能够拦截电场线, 并且没有传导电流

现在假设被原来的轮廓 k 所包围的表面 S 拉伸,使其能够截获电容器板之间的电场:

再次应用安培环路定律,但这次需要使用电容器中的位移电流:



$$\oint_{k} \mathbf{H} \cdot d\mathbf{L} = I_{d} = \int \int \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} \cdot d\mathbf{S}$$

$$= \frac{d\Phi_e}{dt} = \left(\frac{\epsilon_0 A}{d}\right) \frac{dV_0}{dt} = C \frac{dV_0}{dt}$$

结果必定与选择的表面无关,从而得出传导电流和位移电流必须相等的结论:

$$I = C \frac{dV_0}{dt}$$

熟悉的式子!



9.3 微分形式的麦克斯韦方程组 MAXWELL'S EQUATIONS IN POINT FORM

$$\nabla \times \mathbf{H} = \mathbf{J} + \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}$$

安培环路定律

$$\nabla \times \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$

法拉第感应定律

$$\nabla \cdot \mathbf{D} = \rho_v$$

电场中的高斯定律

$$\nabla \cdot \mathbf{B} = 0$$

磁场中的高斯定律





9.3 微分形式的麦克斯韦方程组 - 口诀 MAXWELL'S EQUATIONS IN POINT FORM

电磁学

英·麦克斯韦

法拉感应磁生电

安培环路电生磁

高斯定津皆散度

电通为ρ磁通零



9.4 积分形式的麦克斯韦方程组 -安培环路定律 MAXWELL'S EQUATIONS IN INTEGRAL FORM

取点形式方程的曲面积分:

$$\int_{S} (\nabla \times \mathbf{H}) \cdot d\mathbf{S} = \int_{S} \mathbf{J} \cdot d\mathbf{S} + \int_{S} \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} \cdot d\mathbf{S}$$

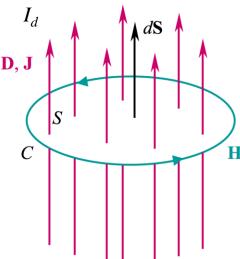
将斯托克斯定理应用于左侧:

$$\oint_C \mathbf{H} \cdot d\mathbf{L} = I + I_d$$
mmf

式中:

安培环路定律

$$I_d = \int_S \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} \cdot d\mathbf{S} = \frac{d}{dt} \int_S \mathbf{D} \cdot d\mathbf{S} = \frac{d\Phi_e}{dt}$$



使用右手规则确定路径方向和法向量的关系



9.4 积分形式的麦克斯韦方程组 - 法拉第感应定律

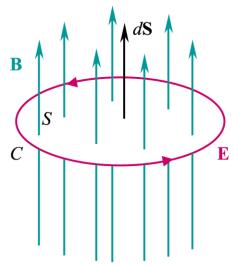
取点形式方程的曲面积分:

$$\int_{S} (\nabla \times \mathbf{E}) \cdot d\mathbf{S} = \int_{S} -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \cdot d\mathbf{S}$$

将斯托克斯定理应用于左侧:

emf

$$\oint_C \mathbf{E} \cdot d\mathbf{L} = -\frac{d}{dt} \int_S \mathbf{B} \cdot d\mathbf{S} = -\frac{d\Phi_m}{dt}$$



使用右手规则确定路径方向和法向量的关系



9.4 积分形式的麦克斯韦方程组 - 电场高斯定律

由: $\nabla \cdot \mathbf{D} = \rho_v$ 两边对体积 v 进行积分:

$$\int_{v} \nabla \cdot \mathbf{D} \, dv = \int_{v} \rho_{v} \, dv = Q_{encl}$$

将散度定理应用于左侧:

$$\oint_{S} \mathbf{D} \cdot d\mathbf{S} = Q_{encl}$$



9.4 积分形式的麦克斯韦方程组 - 磁场高斯定律

由: $\nabla \cdot \mathbf{B} = 0$ 两边对体积 ν 进行积分:

$$\int_{v} \nabla \cdot \mathbf{B} \, dv = 0$$

将散度定理应用于左侧:

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



9.5 推迟位 THE RETARDED POTENTIALS

回顾电位和磁矢位

前面已定义了无时间变化条件下的标量电位和矢量磁位

标量电位(满足泊松方程)为:

$$V = \int_{\text{vol}} \frac{\rho_{\nu} d\nu}{4\pi \epsilon R} \quad \text{(static)} \qquad \nabla^2 V = -\frac{\rho_{\nu}}{\epsilon}$$

矢量磁位为:

$$\mathbf{A} = \int_{\text{vol}} \frac{\mu \mathbf{J} \, dv}{4\pi R} \quad (\text{dc}) \qquad \nabla^2 \mathbf{A} = -\mu \mathbf{J}$$

已知 V, 可计算 E:

$$\mathbf{E} = -\nabla V$$
 (static)

已知 A, 可计算 B:

$$\mathbf{B} = \nabla \times \mathbf{A} \quad (d\mathbf{c})$$



9.5 推迟位 - 与时变场麦克斯韦方程不一致

两边取旋度:
$$\mathbf{E} = -\nabla V$$

$$\nabla \times \mathbf{E} = \nabla \times (-\nabla V) = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$
该式恒为0! 该式不为0

对原方程进行修正,添加一项 N 场:

$$\mathbf{E} = -\nabla V + \mathbf{N}$$

再来计算旋度:

$$\nabla \times \mathbf{E} = 0 + \nabla \times \mathbf{N} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$



9.5 推迟位 - 与时变场麦克斯韦方程不一致

已有:
$$\nabla \times \mathbf{E} = 0 + \nabla \times \mathbf{N} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$

式中:
$$\mathbf{B} = \nabla \times \mathbf{A}$$

因此:
$$\nabla \times \mathbf{N} = -\frac{\partial}{\partial t} (\nabla \times \mathbf{A})$$

或:
$$\nabla \times \mathbf{N} = -\nabla \times \frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t}$$
 \longrightarrow $\mathbf{N} = -\frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t}$

修正后的适用于时变 **E** 的表达式:
$$\mathbf{E} = -\nabla V - \frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t}$$



9.5 推迟位 - 验证是否满足其它麦克斯韦方程

现在必须验证:
$$\mathbf{E} = -\nabla V - \frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t}$$
 满足其他麦克斯韦方程

为此,首先将方程代入另一个麦克斯韦旋度方程(安培环路定律):

$$abla imes \mathbf{H} = \mathbf{J} + \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}$$
 使用:
$$\begin{cases} \mathbf{B} = \nabla \times \mathbf{A} = \mu \mathbf{H} \\ \mathbf{D} = \epsilon \mathbf{E} \end{cases}$$

得到:

$$\frac{1}{\mu}\nabla \times \nabla \times \mathbf{A} = \mathbf{J} + \epsilon \left(-\nabla \frac{\partial V}{\partial t} - \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2} \right)$$



9.5 推迟位 - 满足安培环路定律

已有:
$$\frac{1}{\mu} \nabla \times \nabla \times \mathbf{A} = \mathbf{J} + \epsilon \left(-\nabla \frac{\partial V}{\partial t} - \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2} \right)$$

使用矢量恒等式:
$$\nabla \times \nabla \times \mathbf{A} = \nabla (\nabla \cdot \mathbf{A}) - \nabla^2 \mathbf{A}$$

得到:

$$\nabla(\nabla \cdot \mathbf{A}) - \nabla^2 \mathbf{A} = \mu \mathbf{J} - \mu \epsilon \left(\nabla \frac{\partial V}{\partial t} + \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2}\right)$$



9.5 推迟位 - 满足高斯定律

接着:
$$\mathbf{E} = -\nabla V - \frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t}$$

必须满足:
$$\nabla \cdot \mathbf{D} = \rho_{\nu}$$
 式中: $\mathbf{D} = \epsilon \mathbf{E}$

代入后得到:

$$\epsilon \left(-\nabla \cdot \nabla V - \frac{\partial}{\partial t} \nabla \cdot \mathbf{A} \right) = \rho_{\nu}$$

最终得到:
$$\nabla^2 V + \frac{\partial}{\partial t} (\nabla \cdot \mathbf{A}) = -\frac{\rho_{\nu}}{\epsilon}$$



9.5 推迟位 - 整合结果

A 与 V 之间的关系,根据安培环路定律有:

$$\nabla(\nabla \cdot \mathbf{A}) - \nabla^2 \mathbf{A} = \mu \mathbf{J} - \mu \epsilon \left(\nabla \frac{\partial V}{\partial t} + \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2}\right)$$

根据高斯定律有:

$$\nabla^2 V + \frac{\partial}{\partial t} (\nabla \cdot \mathbf{A}) = -\frac{\rho_{\nu}}{\epsilon}$$



9.5 推迟位 - 洛伦茨规范条件

若要完全确定一个矢量场,必须同时给定其散度、旋度以及它在某个点(可能位于无穷远)的值。已指定矢量位 A 的旋度为 B,所以现在可以自由地指定散度,以使方程在实际情况下合理且可解。因此,可以任意地规定A的散度。为了便于简化上页中的两个式子。

鉴于上述原因,将A的散度指定如下:

$$\nabla \cdot \mathbf{A} = -\mu \epsilon \frac{\partial V}{\partial t}$$

该式称为洛伦茨规范条件, 这种规范具有洛伦兹不变性

丹麦物理学家路德维希· 洛伦茨(Ludvig Lorenz) 荷兰物理学家亨德里克 洛 伦兹(Hendrik Lorentz)



9.5 推迟位 - 波动方程

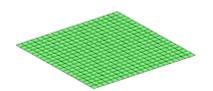
根据洛伦茨规范条件:

$$\nabla \cdot \mathbf{A} = -\mu \epsilon \frac{\partial V}{\partial t}$$



这两个方程通过以下方式简化:

$$\nabla(\nabla \cdot \mathbf{A}) - \nabla^2 \mathbf{A} = \mu \mathbf{J} - \mu \epsilon \left(\nabla \frac{\partial V}{\partial t} + \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2}\right)$$



变为:
$$\nabla^2 \mathbf{A} = -\mu \mathbf{J} + \mu \epsilon \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2}$$

$$\nabla^2 V + \frac{\partial}{\partial t} (\nabla \cdot \mathbf{A}) = -\frac{\rho_{\nu}}{\epsilon}$$

$$\nabla^2 V = -\frac{\rho_{\nu}}{\epsilon} + \mu \epsilon \frac{\partial^2 V}{\partial t^2}$$

达朗贝尔方程

这些都是波动方程,它们 的解为传播函数, 此主题 将在后续章节中详细讨论



9.5 推迟位 - 对电位和磁矢位的修正

时变场的最终效果是,它的影响(电位、力或它们的存在)将在一段时间延迟后被感觉到。 该延迟与场源和观察点之间的距离成正比,代表着"扰动"在这两点之间传播所需的时间。 因此,需要对以前标量位和矢量位的积分式进行修正,以便用更简单的方式表示这种延迟。

静态位
$$V = \int_{\text{vol}} \frac{\rho_{v} dv}{4\pi \epsilon R} \qquad V = \int_{\text{vol}} \frac{\rho_{v} \left(t - R/v_{p}\right)}{4\pi \epsilon R} dv$$

$$\mathbf{A} = \int_{\text{vol}} \frac{\mu \mathbf{J} dv}{4\pi R} \qquad \mathbf{A} = \int_{\text{vol}} \frac{\mu \mathbf{J} \left(t - R/v_{p}\right)}{4\pi R} dv$$

 v_p 是"传播速度" (不要与体积混淆)

V和 A 现在是传播函数。

式中的括号项: $(t-R/v_p)$ 表示距离 R 越远,感受到电位的延迟时间 t 越长。



习题

课堂: 9.4, 9.12

课后: 9.1, 9.3, 9.5

在黑板上 写下正确的 麦克斯韦方程组

