

# 第一章 经典电动力学基础

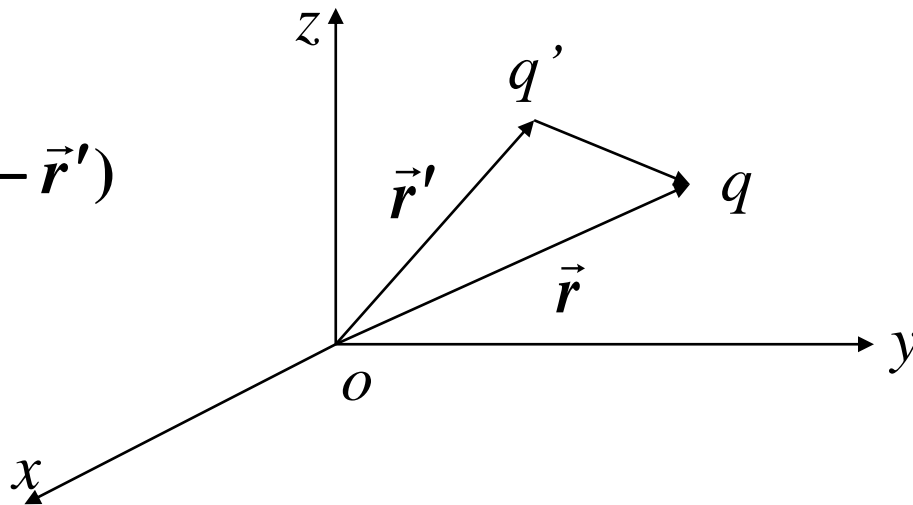
## (电磁现象的普遍规律)

### 1.1 静电场的方程式

#### 库仑定律 (Coulomb's law)

Coulomb's law是描写真空中两个静止的点电荷 $q'$ 和 $q$ 之间相互作用力的定律。其数学表达式为

$$\vec{F} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{qq'}{|\vec{r} - \vec{r}'|^2} e(\vec{r} - \vec{r}')$$



库仑定律有哪些性质

- ☒ A 反平方律
- ☒ B 力沿径向
- ☐ C 适用于任何带电体
- ☐ D 原子核内不适用

提交

## 叠加原理 (principle of superposition)

若空间存在  $n$  个电荷  $q_1, q_2 \dots q_n$ , 这时任意一个电荷  $q_j$ , 受到其它所有电荷对它的作用力为

$$\vec{F}_j = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_{i \neq j} \frac{q_j q_i}{|\vec{r}_j - \vec{r}_i|^2} e(|\vec{r}_j - \vec{r}_i|)$$

## 电场强度 (electric field)

电场强度  $\mathbf{E}$  被定义为单位电荷在场中所受的力。若电荷  $q_0$  在场中某处  $\mathbf{r}$  受力  $\mathbf{F}$ , 则该处的电场强度为

$$\vec{E}(\vec{r}) = \vec{F} / q_0$$

库仑定律告诉我们, 一个点电荷  $q$  周围的电场分布为

$$\vec{E} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q}{r^2} e(\mathbf{r})$$

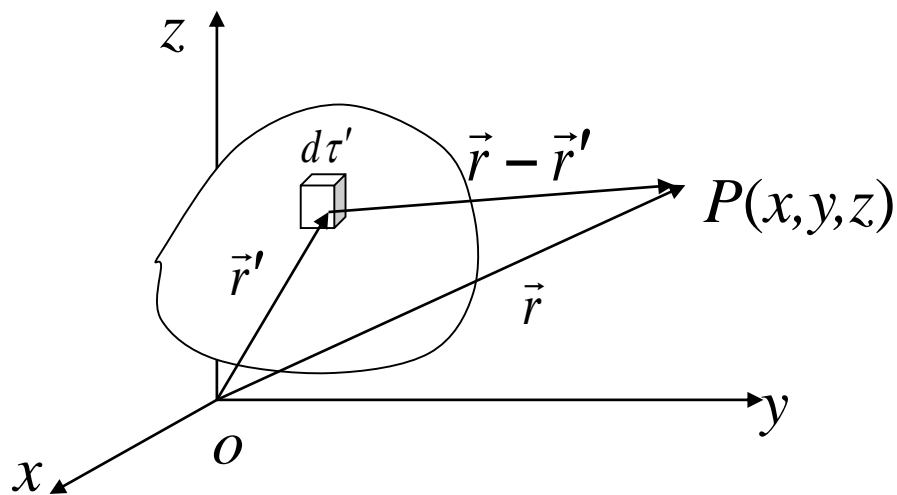
## 电场的叠加原理

多个电荷同时产生的电场  $\vec{E}(\vec{r}) = \vec{E}_1(\vec{r}) + \vec{E}_2(\vec{r}) + \cdots$  即

$$\vec{E}(\vec{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_{i=1}^n \frac{q_i e(\vec{r} - \vec{r}_i')}{|\vec{r} - \vec{r}_i'|^2}$$

一般地，引入电荷密度  $\rho$  来描写源的电量分布，它产生电场为

$$\vec{E}(\vec{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_V \frac{\rho(\vec{r}') e(\vec{r} - \vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|^3} d\tau'$$



在源电荷为点状分布时，电荷密度用 $\delta$  函数表示

$$\rho(\vec{r}) = \sum_i q_i \delta(\vec{r} - \vec{r}')$$

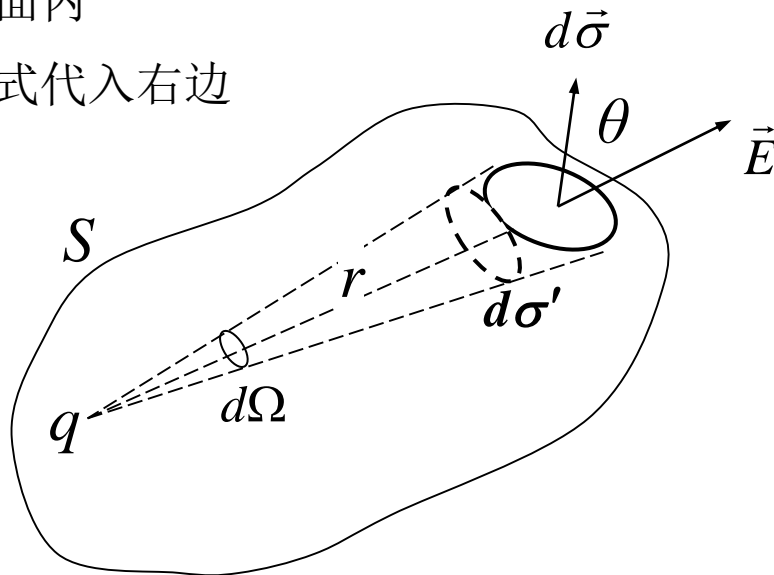
### 静电场所满足的微分方程

按高斯定理，有  $\iiint \nabla \cdot \vec{E} d\tau = \oiint \vec{E} \cdot d\vec{\sigma}$

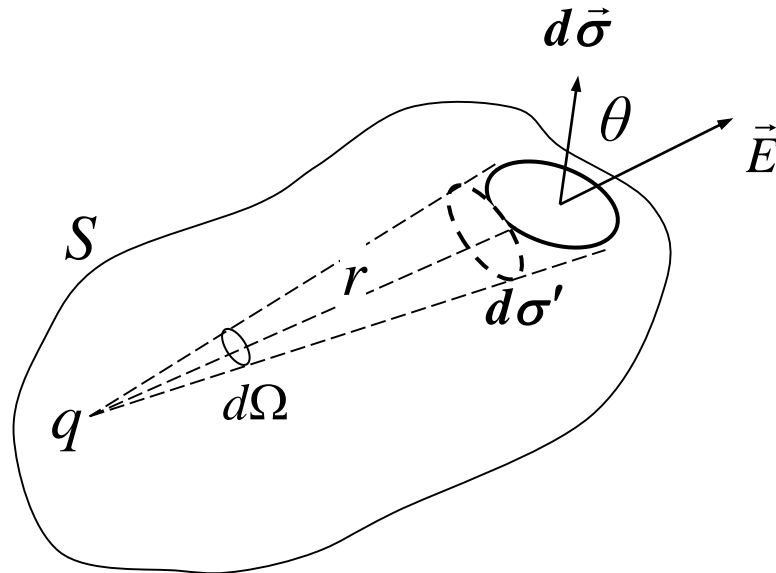
Gauss' theorem主要是讨论电场强度 $\vec{E}$ 的面积分，在点电荷场中，设 $s$ 表示包围着点电荷 $q$ 的一个闭合面， $d\vec{\sigma}$  为 $s$ 上的定向面元，以外法线方向为正。

a) 如果点电荷 $q$ 在 $s$ 面内

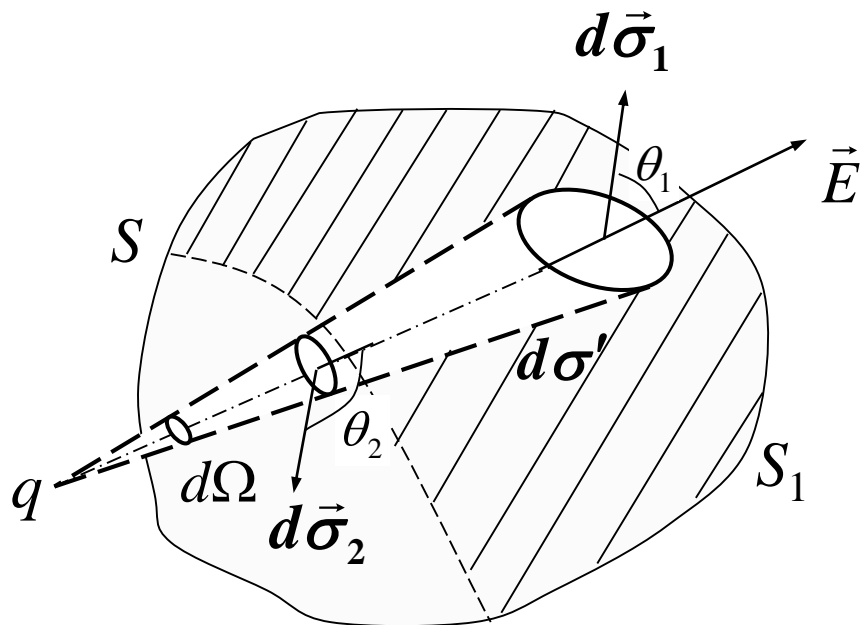
把单个电荷的电场公式代入右边



$$\begin{aligned}
 \oiint_S \vec{E} \cdot d\vec{\sigma} &= \oiint_S \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q}{r^3} \vec{r} \cdot d\vec{\sigma} = \oiint_S \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{qr \cos\theta d\sigma}{r^3} \\
 &= \oiint_S \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q \cos\theta d\sigma}{r^2} = \oiint_S \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q d\sigma'}{r^2} \\
 &= \oiint_S \frac{1}{4\pi\epsilon_0} q d\Omega = q / \epsilon_0
 \end{aligned}$$



b) 如果点电荷 $q$ 在 $S$ 面外，把 $S$ 面分成两部分，照明部分 $S_2$ 和阴影部分 $S_1$



$$\therefore \oint_S \vec{E} \cdot d\vec{s} = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \left[ -\iint_{S_2} d\Omega + \iint_{S_1} d\Omega \right] = 0$$

由此可得到结论：

$$\oiint_S \vec{E} \cdot d\vec{\sigma} = \begin{cases} \frac{q}{\epsilon_0} & q \text{ 在 } S \text{ 面内} \\ 0 & q \text{ 在 } S \text{ 面外} \end{cases}$$

根据叠加原理，在点电荷系场中，则存在着如下形式：

$$\oiint_S \vec{E} \cdot d\vec{\sigma} = \iint_S (\vec{E}_1 + \vec{E}_2 + \cdots + \vec{E}_k + \cdots + \vec{E}_n) \cdot d\vec{\sigma}$$

设 $q_1, q_2, \dots, q_k$ 在 $S$ 内， $q_{k+1}, q_{k+2}, \dots, q_n$ 在 $S$ 外，则有

$$\oiint_S \vec{E} \cdot d\vec{\sigma} = \frac{1}{\epsilon_0} \sum_{i=1}^k q_i = \frac{q}{\epsilon_0}$$

这里 $q$ 仅仅是封闭曲面 $S$ 内的总电荷



对于连续分布的电荷体系来说，则有

$$\oiint_S \vec{E} \cdot d\vec{\sigma} = \frac{1}{\epsilon_0} \int_V \rho d\tau$$

因此，得到

$$\int_V \nabla \cdot \vec{E} d\tau = \frac{1}{\epsilon_0} \int_V \rho d\tau$$

因为，体积分是任意取的，所以两边被积函数必须相等

$$\nabla \cdot \vec{E} = \frac{1}{\epsilon_0} \rho$$

作为偏微分方程，只有此式不构成完备的方程组

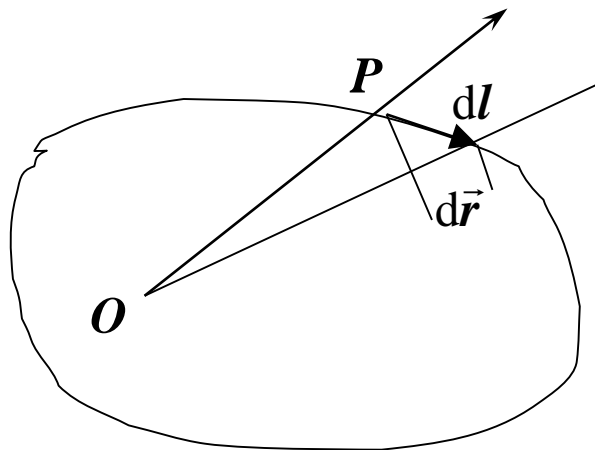
静电场满足高斯定理有那些性质决定

- ☒ A 静电场满足叠加原理
- ☒ B 库仑力的反平方律
- ☒ C 库仑力沿径向
- ☐ D 只有闭合曲面内的电荷对曲面电场有贡献

提交

因此，我们计算电场强度的旋度。由斯托克斯定理知

$$\iint_S (\nabla \times \vec{E}) \cdot d\vec{\sigma} = \oint_L \vec{E} \cdot d\vec{l} = 0$$



最后，我们根据以下两个方程

$$\begin{cases} \nabla \cdot \vec{E}(\vec{r}) = \frac{1}{\epsilon_0} \rho(\vec{r}) \\ \nabla \times \vec{E}(\vec{r}) = 0 \end{cases}$$

静电场无旋有那些性质决定

- ☐ A 静电场满足叠加原理
- ☐ B 库仑力的反平方律
- ☒ C 库仑力沿径向
- ☐ D 只有闭合曲面内的电荷对曲面电场有贡献

提交

## 1.2 静磁场的方程式

电流密度 (Current density)

$$\vec{j} = \rho \vec{v}$$

电流强度 (Current intensity)

单位时间内垂直穿过导线横截面的电量称为电流强度，用  $I$  表示，显然  $I$  与  $j$  的关系为

$$I = \iint_S \vec{j} \cdot d\vec{\sigma}$$

电荷守恒 (Conservation of Charge)

对于封闭系统，总电荷保持不变。实验表明电荷是守恒的。即一处电荷增加了，另一处的电荷必然减少，而且增加和减少的量值相等。

若在通有电流的导体内部，任意找出一个小体积  $V$ ，包围这个体积的闭合曲面为  $S$ ，并且假定电流从体积  $V$  的一面流入，从另一面流出。单位时间内穿过  $S$  曲面流出去的电量为

$$\oiint_S \vec{j} \cdot d\vec{\sigma}$$

电流密度取决于带点粒子速度和电荷密度

☐ A 是

☒ B 否

提交

而流出去的电量应该等于封闭曲面 $S$ 内总电荷在单位时间内的减少量，即

$$\frac{d}{dt} \int_V \rho d\tau = - \oiint_S \vec{j} \cdot d\vec{\sigma}$$

根据Gauss' theorem，有

$$\int_V (\nabla \cdot \vec{j} + \frac{\partial \rho}{\partial t}) d\tau = 0$$

由于曲面 $S$ 是任意选取的，所以被积函数恒为零，即

$$\nabla \cdot \vec{j} + \frac{\partial \rho}{\partial t} = 0$$

这就是电荷守恒定律的数学表达式,也称连续性方程。

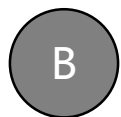
在稳定电流的情况下，由于  $\frac{\partial \rho}{\partial t} = 0$  ，所以稳定电流条件为

$$\nabla \cdot \vec{j} = 0$$

电荷守恒是



局域守恒



总体守恒

提交



稳恒电流场必然是

- ☐ A 有源有旋场
- ☐ B 有源无旋场
- ☒ C 无源有旋场
- ☐ D 无源无旋场

提交

## 磁场 (magnetic field)

稳定电流周围有静磁场，同时磁场对电流有作用力。与静磁场有关的规律有三点

(1)  $\mathbf{r}'$  处的电流元  $\vec{j}(\mathbf{r}')d\tau'$  在  $\mathbf{r}$  处产生的磁场  $d\mathbf{B}(\mathbf{r})$  为

$$d\vec{B}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{\vec{j}(\vec{r}') \times e(\vec{r} - \vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|^2} d\tau'$$

(2) 满足叠加原理

$$\vec{B}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \iiint_V \frac{\vec{j}(\vec{r}') \times e(\vec{r} - \vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|^2} d\tau'$$

毕奥——萨伐尔定律 (Biot-Savart's law)

(3) 磁场对电流的力密度为

$$\vec{f} = \vec{j} \times \vec{B}$$

洛伦兹力公式

## 磁场的散度和旋度

$$\begin{aligned}\vec{B}(\vec{r}) &= \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \frac{\vec{j}(\vec{r}') \times e(\vec{r} - \vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|^2} d\tau' \\ &= -\frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \vec{j}(\vec{r}') \times \nabla \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} d\tau' \\ &= \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \nabla \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \times \vec{j}(\vec{r}') d\tau'\end{aligned}$$

式中 $\nabla$  是对场点 $\vec{r}$  微分，与源点 $\vec{r}'$ 无关，运用公式  $\nabla \times (\varphi \vec{f}) = \nabla \varphi \times \vec{f} + \varphi \nabla \times \vec{f}$

从而得到

$$\vec{B}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \nabla \times \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} d\tau'$$

因为积分是对 $\vec{r}'$ 而言的，所以 $\nabla$  可以提到积分号外，故

$$\vec{B}(\vec{r}) = \nabla \times \vec{A}(\vec{r}) \quad \text{其中} \quad \vec{A}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} d\tau'$$

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

这是磁感应强度满足的一个微分方程

## 磁场的旋度

$$\nabla \times \vec{B} = \nabla \times [\nabla \times \vec{A}] = \nabla(\nabla \cdot \vec{A}) - \nabla^2 \vec{A}$$

先看右边第一项

$$\nabla \cdot \vec{A}(\vec{r}) = \nabla \cdot \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} d\tau' = \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \nabla \cdot \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} d\tau'$$

运用公式

$$\nabla \cdot (\varphi \vec{f}) = \nabla \varphi \cdot \vec{f} + \varphi \nabla \cdot \vec{f}$$

得到

$$\begin{aligned} \nabla \cdot \vec{A}(\vec{r}) &= \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \left[ \nabla \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \cdot \vec{j}(\vec{r}') + \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \nabla \cdot \vec{j}(\vec{r}') \right] d\tau' \\ &= \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \nabla \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \cdot \vec{j}(\vec{r}') d\tau' \end{aligned}$$

因为 
$$\nabla \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} = -\nabla' \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|}$$

$$\begin{aligned}\nabla \cdot \vec{A}(\vec{r}) &= \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V (-\nabla' \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|}) \cdot \vec{j}(\vec{r}') d\tau' \\ &= -\frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \left[ \nabla' \cdot \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} d\tau' - \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \nabla' \cdot \vec{j}(\vec{r}') \right] d\tau'\end{aligned}$$

对于稳恒电流,  $\nabla' \cdot \vec{j}(\vec{r}') = 0$  故有

$$\nabla \cdot \vec{A}(\vec{r}) = -\frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \nabla' \cdot \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} d\tau' = -\frac{\mu_0}{4\pi} \oint_S \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \cdot d\vec{S}'$$

由于电流应全部包含在积分区域内, 因而在边界面上电流密度的法向分量应为零, 即得到

$$\nabla \cdot \vec{A} = 0$$

再看第二项

$$\nabla^2 \vec{A}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \nabla^2 \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} d\tau' = \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \vec{j}(\vec{r}') \nabla^2 \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} d\tau'$$

利用  $\nabla^2 \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} = -4\pi\delta(\vec{r} - \vec{r}')$

$$\begin{aligned} \nabla^2 \vec{A}(\vec{r}) &= \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \vec{j}(\vec{r}') [-4\pi\delta(\vec{r} - \vec{r}')] d\tau' \\ &= -\mu_0 \int_V \vec{j}(\vec{r}') \delta(\vec{r} - \vec{r}') d\tau' \\ &= -\mu_0 \vec{j}(\vec{r}) \end{aligned}$$

最后得到  $\nabla \times \vec{B}(\vec{r}) = \nabla(\nabla \cdot \vec{A}) - \nabla^2 \vec{A}$

$$= \mu_0 \vec{j}(\vec{r})$$

至此，我们得到了静磁场的两个基本方程：

$$\begin{cases} \nabla \cdot \vec{B} = 0 \\ \nabla \times \vec{B} = \mu_0 \vec{j} \end{cases}$$

## 1.3 电磁感应定律 变化磁场产生电场

闭合线圈中的感应电动势与通过该线圈内部的磁通量变化率成正比

$$\varepsilon = -\frac{d\Phi_m}{dt} = -\frac{d}{dt} \iint_S \vec{B} \cdot d\vec{\sigma}$$

又由于感应电场的存在，则  $\varepsilon = \oint_L \vec{E}_{\text{感}} \cdot d\vec{l}$

所以

$$\oint_L \vec{E}_{\text{感}} \cdot d\vec{l} = -\iint_S \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot d\vec{s}$$

即

$$\iint_S (\nabla \times \vec{E}_{\text{感}} + \frac{\partial \vec{B}}{\partial t}) \cdot d\vec{s} = 0$$

由于 **S** 曲面是任意的，要使上式成立，除非是

$$\nabla \times \vec{E}_{\text{感}} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}$$

$$\begin{cases} \nabla \cdot \vec{E}(\vec{x}) = \frac{\rho(\vec{x})}{\epsilon_0} \\ \nabla \times \vec{E}(\vec{x}) = -\frac{\partial \vec{B}(\vec{x})}{\partial t} \end{cases}$$



## 1.4麦克斯韦方程

已有的电磁场方程

$$\left\{ \begin{array}{l} \nabla \cdot \vec{E} = \rho / \varepsilon_0 \\ \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \cdot \vec{B} = 0 \\ \nabla \times \vec{B} = \mu_0 \vec{j} \end{array} \right.$$

分别在一定的条件下成立

同时有电荷守恒方程

$$\nabla \cdot \vec{j} + \frac{\partial \rho}{\partial t} = 0 \quad \text{与上面第四式矛盾}$$

对第四式求散度

$$\nabla \cdot (\nabla \times \vec{B}) = \mu_0 \nabla \cdot \vec{j} = 0 \quad \text{一般情况下不成立}$$

为了与电荷守恒方程兼容，应该修改第四式（磁场还有其他来源），修改为

$$\nabla \times \vec{B} = \mu_0(\vec{j} + \vec{j}_d)$$

$\vec{j}_d$  位移电流 (displacement current)

为了不和电荷守恒矛盾，应当有

$$\nabla \cdot \vec{j}_d = -\nabla \cdot \vec{j} = \frac{\partial \rho}{\partial t} = \varepsilon_0 \nabla \cdot \left( \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \right)$$

因此，麦克斯韦把位移电流定义为

$$\vec{j}_d = \varepsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}$$

修改以后得到方程组

$$\left\{ \begin{array}{l} \nabla \cdot \vec{E} = \rho / \epsilon_0 \\ \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \cdot \vec{B} = 0 \\ \nabla \times \vec{B} = \mu_0 \vec{j} + \mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \end{array} \right.$$

这就是真空中的  
Maxwell's equations

$$\nabla \cdot \vec{j} + \frac{\partial \rho}{\partial t} = 0$$

电荷守恒方程

$$\vec{f} = \rho \vec{E} + \vec{j} \times \vec{B}$$

洛伦兹力

$$\vec{F} = q(\vec{E} + \vec{v} \times \vec{B})$$

## 1.5 电磁作用下的能量守恒定理

在既有电荷和电流，又有电磁和磁场的空间内取一个任意的封闭区域 $V$ 。

$$\iiint_V W d\tau = -\frac{d}{dt} \iiint_V w d\tau - \oiint \vec{S} \cdot d\sigma$$

$W$ 是电磁力的功率密度， $w$ 是电磁场的能量密度， $\vec{S}$ 是能流密度

利用高斯定理后，可改成微分形式

$$W = -\frac{\partial w}{\partial t} - \nabla \cdot \vec{S}$$

这是电磁作用下，能量守恒应该有的数学形式，下面我们证明此形式  
首先，有洛伦兹力公式导出电磁力的功率密度。磁力不做功

$$W = \vec{E} \cdot \vec{j}$$

由麦克斯韦第四方程

$$\vec{j} = \frac{1}{\mu_0} \nabla \times \vec{B} - \varepsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}$$

得

$$W = \vec{E} \cdot \vec{j} = \frac{1}{\mu_0} \vec{E} \cdot \nabla \times \vec{B} - \varepsilon_0 \vec{E} \cdot \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}$$

看右边第一项，按  $\nabla \cdot (A \times B) = B \cdot \nabla \times A - A \cdot \nabla \times B$

$$\begin{aligned} \vec{E} \cdot \nabla \times \vec{B} &= -\nabla \cdot (\vec{E} \times \vec{B}) + \vec{B} \cdot \nabla \times \vec{E} \\ &= -\nabla \cdot (\vec{E} \times \vec{B}) - \vec{B} \cdot \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \end{aligned}$$

代回上式

$$W = -\frac{1}{\mu_0} \nabla \cdot (\vec{E} \times \vec{B}) - \frac{1}{2} \frac{\partial}{\partial t} (\varepsilon_0 E^2 + \frac{1}{\mu_0} B^2)$$

电磁场的能量密度

$$w = \frac{1}{2} (\varepsilon_0 E^2 + \frac{1}{\mu_0} B^2)$$

电磁场的能流密度

$$\vec{S} = \frac{1}{\mu_0} \vec{E} \times \vec{B}$$

## 1.6电磁作用下的动量守恒定理（略）

## 1.7介质的电磁性质

我们知道，无论什么介质，从微观上看都是由带正负电的粒子组成的集合，介质的存在相当于真空中存在着大量的带电粒子，因此从这个角度看介质的存在本质上没有什么特殊的地方。宏观电动力学不是考察个别粒子产生的微观电磁场，而是考察它们的宏观平均值。由于介质在宏观电磁场的作用下，将导致极化和磁化，即出现宏观的电荷和电流，这些附加的电荷和电流也要激发电磁场，使原来的宏观电磁场有所改变。所以在介质的极化和磁化过程中，电荷和电场、电流和磁场是互相制约的，介质的内部宏观电磁现象就是这些电荷、电流分布和电磁场之间相互作用的结果。

### 介质的极化（polarization of dielectric）

介质的极化说明介质对电场的反映，在有电场的情况下，介质中的正负电荷分别受到方向相反的作用力，因此正负电荷间的距离拉开了。另外，那些有极分子在电场作用下按一定方向有序排列，从宏观上来看这两种行为都相当于产生了一个电偶极矩。

在电磁学中，曾引进了极化强度矢量：
$$\vec{P} = \frac{\sum_i \vec{p}_i}{\Delta \tau}$$

其中 $\vec{p}_i$ 是第*i*个分子的电偶极矩，即 $\vec{p}_i = q_i \vec{l}_i$ ，求和是对 $\Delta \tau$ 体积中所有分子进行的。

极化强度 $\mathbf{P}$ 和电磁强度 $\mathbf{E}$ 的关系取决于介质的组分和热力学状态，难以有普遍适用的规律。经验表明，在一般介质中，它们满足简单的线性关系，即

$$\vec{p} = \chi_e \epsilon_0 \vec{E}$$

$\chi_e$ 叫极化率， $\vec{E}$ 是介质中受极化影响后的场强

## 介质的磁化 (magnetization of dielectric)

原子和分子的磁性来自它的磁矩，磁矩则来自组分粒子的轨道运动和自旋，我们等效看作微观环形电流，这种环形电流相当于一个磁偶极子。在没有外磁场时，这些磁矩取向是无规则的，不呈现宏观电流效应，一旦在外磁场作用下，环形电流出现有规则取向，形成宏观电流效应，这就是磁化现象。

在电磁学中，引入了磁化强度矢量 $\vec{M}$ ，其定义为单位体积内的磁偶极子数，即

$$\vec{M} = \frac{\sum_i \vec{m}_i}{\Delta \tau}$$

$$\vec{M} = \frac{\lambda_m}{\mu_0} \vec{B}$$

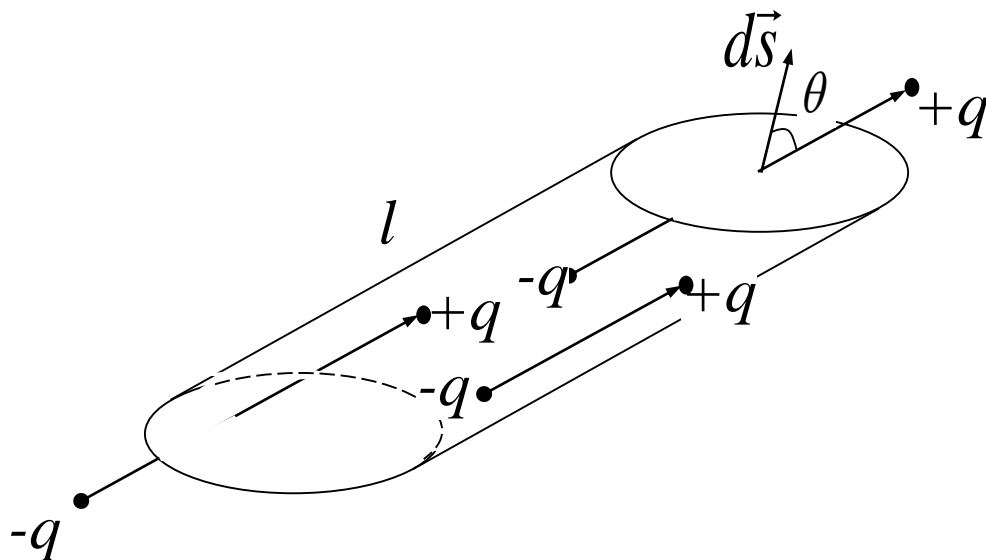
在一般介质中，满足简单的线性关系

# 1.8 介质中的麦克斯韦方程

电磁场可以极化和磁化介质，极化和磁化的介质也将影响电磁场。按照麦克斯韦方程，带电系统对电磁场的影响是通过电荷和电流实现的。因此我们先分析极化和磁化引起的电荷分布和电流分布。

## a) 极化电荷体密度与极化强度的关系

若极化时正负电荷拉开的位移为  $\vec{l}$ ，设介质分子密度为  $n$ ，则通过  $d\vec{s}$  面跑出去的正电荷数目为  $n d\vec{s} \cdot \vec{l}$



从  $d\vec{s}$  面跑出去的电荷  $dQ = qn\vec{l} \cdot d\vec{s} = \vec{p} \cdot d\vec{s}$  ,于是通过任一封闭曲面跑出去的总电荷为  $Q = \oint_S \vec{P} \cdot d\vec{s}$



由于介质是电中性的,  $\oiint_S \vec{P} \cdot d\vec{s}$  也等于V内净余的负电荷, 即  $Q_p = -Q = -\oiint_S \vec{P} \cdot d\vec{s}$

因为  $Q_p = \int_V \rho_p d\tau$  式中V是S所包围的体积, 所以

$$\int_V \rho_p d\tau = -\oiint_S \vec{P} \cdot d\vec{s} = -\int_V \nabla \cdot \vec{P} d\tau$$

即

$$\rho_p = -\nabla \cdot \vec{P}$$

### b) 极化电流密度与极化强度的关系

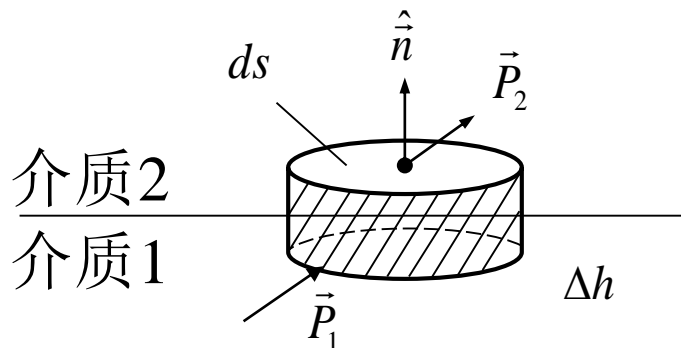
当电场随时间改变时, 极化过程中正负电荷的相对位移也将随时间改变, 由此产生的电流称为极化电流。极化电流和极化电荷也满足连续性方程:

$$\nabla \cdot \vec{j}_p + \frac{\partial \rho_p}{\partial t} = 0$$

$$\nabla \cdot \vec{j}_p = -\frac{\partial \rho_p}{\partial t} = \frac{\partial}{\partial t} \nabla \cdot \vec{P} = \nabla \cdot \frac{\partial \vec{P}}{\partial t} \quad \vec{j}_p = \frac{\partial \vec{P}}{\partial t} \quad \text{称为极化电流密度}$$

### c) 极化电荷面密度与极化强度的关系

因为在非均匀介质内部，极化后一般出现极化电荷。在均匀介质中，极化电荷只出现在介质界面上。在介质1和介质2分界面上取一个面元为  $ds$ ，在分界面两侧取一定厚度的薄层，使分界面包围在薄层内。



通过薄层进入介质2的正电荷为  $\vec{P}_2 \cdot d\vec{s}$ ，由介质1通过薄层下侧面进入薄层的正电荷为  $\vec{P}_1 \cdot d\vec{s}$  因此薄层出现的净余电荷为

$$dQ_p = -(\vec{P}_2 - \vec{P}_1) \cdot d\vec{s}$$

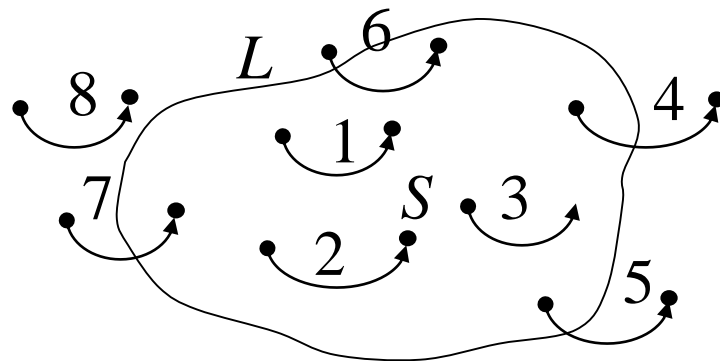
以  $\sigma_p$  为极化电荷面密度，则有  $\sigma_p ds = -(\vec{P}_2 - \vec{P}_1) \cdot d\vec{s} = -(\vec{P}_2 - \vec{P}_1) \cdot \hat{n} ds$

得到

$$\sigma_p = -\hat{n} \cdot (\vec{P}_2 - \vec{P}_1)$$

## a) 磁化电流密度与磁化强度的关系

由于磁化，引起介质内部环形电流有规则取向，呈现宏观电流效应，这种由磁化引起的电流称为磁化电流。



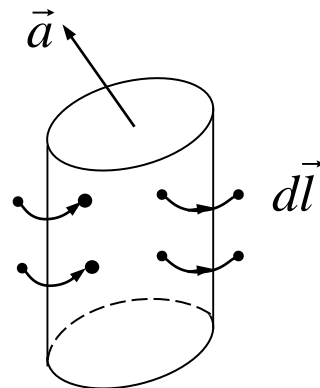
设 $S$ 为介质内部的一个曲面，其边界线为 $L$ ，环形电流通过 $S$ 面有两种情况：

一种是在 $S$ 面中间通过两次的环形电流，为1、2、3，这种电流环对总电流没有贡献；而另一种是在 $S$ 面中间通过一次的环流，如4、5、7，这种电流环对总电流有贡献，但这种情形只能发生在边界上。当然，在 $S$ 面外的电流环8，对总电流同样无贡献。

每一个环形电流贡献为 $i$ 或 $-i$ ，在 $S$ 面上一共有多少这种电流呢？

在边界线 $L$ 上取一线元 $d\vec{l}$ ，设环形电流圈的面积为 $\vec{a}$ ，则

由图可见，若分子中心位于体积元 $\vec{a} \cdot d\vec{l}$ 的柱体内，则该环形电流就被 $d\vec{l}$ 所穿过。因此，若单位体积



内分子数为 $n$ ，则被边界线 $L$ 穿过的环形电流数目为  $\oint_L n \vec{a} \cdot d\vec{l}$

此数目乘上每个环形电流 $i$ ，即得从 $S$ 背面流向前面的总磁化电流：

$$I_m = \oint_L i n \vec{a} \cdot d\vec{l} = \oint_L \vec{M} \cdot d\vec{l}$$

以  $\vec{j}_m$  表示磁化电流密度，有

$$\begin{aligned} \iint_S \vec{j}_m \cdot d\vec{S} &= \oint_L \vec{M} \cdot d\vec{l} \\ &= \iint_S (\nabla \times \vec{M}) \cdot d\vec{S} \end{aligned}$$

所以

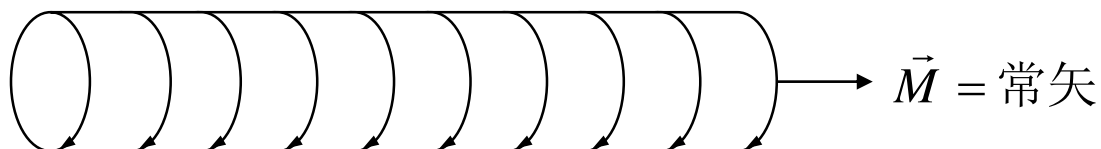
$$\iint_S (\vec{j}_m - \nabla \times \vec{M}) \cdot d\vec{S} = 0$$

故得

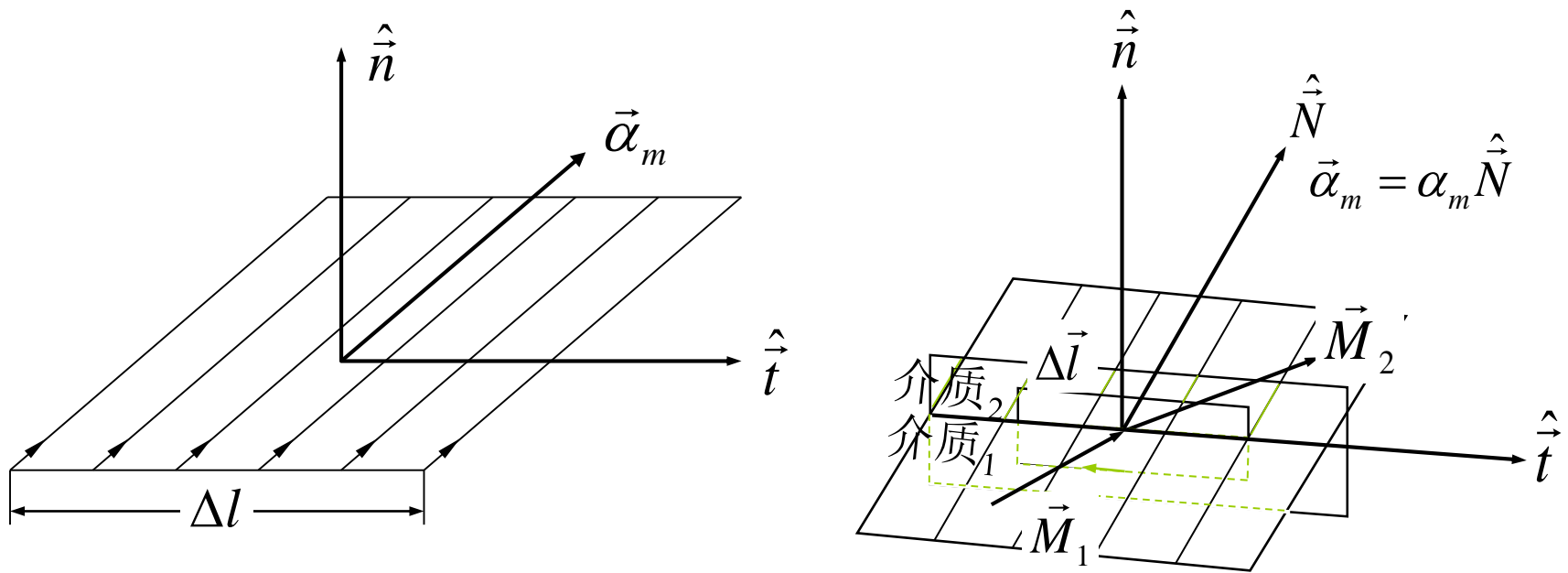
$$\vec{j}_m = \nabla \times \vec{M}$$

## b) 磁化电流面密度与磁化强度的关系

对于均匀介质，磁化后介质内部的 $\vec{M}$ 为一常矢量。可见  $\vec{j}_m = \nabla \times \vec{M} = 0$  ，  
即介质内部  $\vec{j}_m = 0$  。但表面上却有电流分布。



为此，要引入面电流密度的概念。面电流实际上是靠近表面的相当多分子层内的平均宏观效应，对于宏观来说薄层的厚度趋于零，则通过电流的横截面变为横截线。面电流密度（或叫线电流密度）的大小定义为垂直通过单位横截面（现在为线）的电流,它们方向即为该点电流的方向。



现在来看两介质交界面上的磁化电流分布情况。如图所示的回路中，有

$$\begin{aligned}
 \oint_L \vec{M} \cdot d\vec{l} &= I_m \\
 \oint_L \vec{M} \cdot d\vec{l} &= (\vec{M}_2 - \vec{M}_1) \cdot \Delta l \hat{t} & \quad I_m &= \vec{\alpha}_m \cdot \Delta l \hat{N} \\
 & & &= \vec{\alpha}_m \cdot \Delta l (\hat{n} \times \hat{t})
 \end{aligned}$$

即

$$\vec{\alpha}_m \cdot (\hat{n} \times \hat{t}) = (\vec{M}_2 - \vec{M}_1) \cdot \hat{t}$$

根据矢量分析

$$\vec{A} \cdot (\vec{B} \times \vec{C}) = \vec{B} \cdot (\vec{C} \times \vec{A}) = \vec{C} \cdot (\vec{A} \times \vec{B})$$

则得到

$$\hat{t} \cdot (\vec{\alpha}_m \times \hat{n}) = (\vec{M}_2 - \vec{M}_1) \cdot \hat{t}$$

即

$$\vec{\alpha}_m \times \hat{n} = (\vec{M}_2 - \vec{M}_1)$$

又因为

$$\begin{aligned}\hat{n} \times (\vec{\alpha}_m \times \hat{n}) &= (\hat{n} \cdot \hat{n})\vec{\alpha}_m - \hat{n}(\hat{n} \cdot \vec{\alpha}_m) \\ &= \vec{\alpha}_m\end{aligned}$$

故得到

$$\vec{\alpha}_m = \hat{n} \times (\vec{M}_2 - \vec{M}_1)$$

由上述讨论可知，介质存在时空间电荷包括自由电荷和极化电荷，即

$$\rho = \rho_f + \rho_p = \rho_f - \nabla \cdot \vec{P}$$

介质中出现的电流有传导电流、极化电流、磁化电流。

即

$$\vec{j} = \vec{j}_f + \vec{j}_p + \vec{j}_m = \vec{j}_f + \frac{\partial \vec{P}}{\partial t} + \nabla \times \vec{M}$$

因此，在介质存在的情况下，Maxwell's equations 应修改为：



$$\left\{ \begin{array}{l} \nabla \cdot \vec{E} = \frac{1}{\varepsilon_0} (\rho_f - \nabla \cdot \vec{P}) \\ \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \cdot \vec{B} = 0 \\ \nabla \times \vec{B} = \mu_0 (\vec{j}_f + \frac{\partial \vec{P}}{\partial t} + \nabla \times \vec{M}) + \mu_0 \varepsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \end{array} \right.$$

若令

$$\vec{D} = \varepsilon_0 \vec{E} + \vec{P}$$

$$\vec{H} = \frac{\vec{B}}{\mu_0} - \vec{M}$$

则得到

$$\left\{\begin{array}{l}\nabla \cdot \vec{D} = \rho_f \\ \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \cdot \vec{B} = 0 \\ \nabla \times \vec{H} = \vec{j}_f + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}\end{array}\right.$$

## 1.9 介质界面上的电磁规律

大家知道, 由于在外场作用下, 介质分界面上一般出现一层束缚电荷和电流分布, 这些电荷、电流的存在又使得界面两侧场量发生跃变, 这种场量跃变是面电荷、面电流激发附加的电磁场产生的, 描述在两介质分界面上, 两侧场量与界面上电荷、电流的关系, 是本节的主要讨论内容。

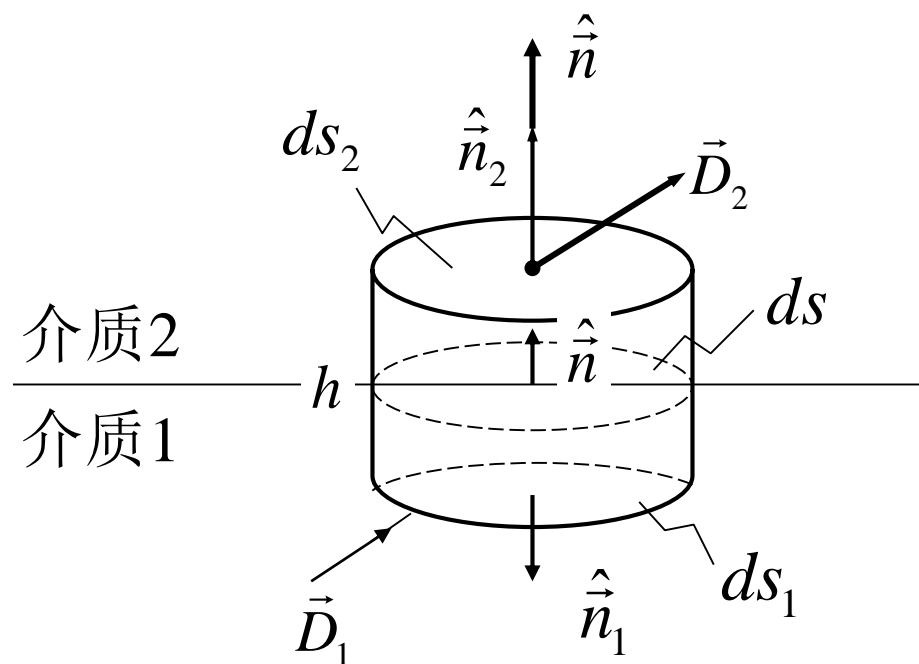
然而, 微分形式的Maxwell's equations不能应用到两介质的界面上, 这是因为Maxwell's equations对场量而言, 是连续、可微的。只有积分形式的Maxwell's equations才能应用到两介质的分界面上, 这是因为积分形式的Maxwell's equations对任意不连续的场量适合。因此研究边值关系的基础是积分形式的Maxwell's equations:

$$\left\{ \begin{array}{l} \oint_L \vec{E} \cdot d\vec{l} = -\frac{d}{dt} \iint_S \vec{B} \cdot d\vec{s} \\ \oint_L \vec{H} \cdot d\vec{l} = I_f + \frac{d}{dt} \iint_S \vec{D} \cdot d\vec{s} \\ \oiint_S \vec{D} \cdot d\vec{s} = Q_f \\ \oiint_S \vec{B} \cdot d\vec{s} = 0 \end{array} \right.$$

## 1、法向分量的跃变 (discontinuity of normal component)


如图所示，在分界面处作一个小扁平匣，匣的上下底面  $ds_1, ds_2$  分别位于界面的两侧，且  $ds_1, ds_2, ds$

三个面元平行，大小相等， $ds$ 为界面上被截出的面元，匣的高度 $h \rightarrow 0$ ，用  $\oiint_S \vec{D} \cdot d\vec{s} = Q_f$  求矢量 $\vec{D}$  通过匣表面的通量。



由于匣的高度 $h \rightarrow 0$ ，所以通过侧面的 $\vec{D}$  的通量也可以忽略不计，因此

$$\begin{aligned}
 \oiint_S \vec{D} \cdot d\vec{s} &= \iint_{S_1} \vec{D}_1 \cdot d\vec{s}_1 + \iint_{S_2} \vec{D}_2 \cdot d\vec{s}_2 + \iint_{S_{\text{侧}}} \vec{D} \cdot d\vec{s}_{\text{侧}} \\
 &= (\vec{D}_1 \cdot \hat{n}_1 + \vec{D}_2 \cdot \hat{n}_2) ds
 \end{aligned}$$


 $0$

由于  $\hat{n}_1 = -\hat{n}$ ,  $\hat{n}_2 = \hat{n}$  , 即得

$$(\vec{D}_1 \cdot \hat{n}_1 + \vec{D}_2 \cdot \hat{n}_2) ds = \sigma_f ds$$

$$\hat{n} \cdot (\vec{D}_2 - \vec{D}_1) = \sigma_f$$

或者

$$D_{2n} - D_{1n} = \sigma_f$$

其中 $\sigma_f$  是界面上的自由电荷 面密度,  $D_{1n}$  及 $D_{2n}$  分别为

界面两侧的电位移矢量 $\vec{D}$ 在面法线上的分量， $\hat{n}$ 的方向由介质1指向介质2。

根据 $\vec{D} = \epsilon \vec{E}$ 的关系，不难得到

$$\epsilon_2 E_{2n} - \epsilon_1 E_{1n} = \sigma_f$$

**讨论：** a) 对于两种电介质的分界面 $\sigma_f = 0$ ，则得

$$D_{2m} = D_{1m} \rightarrow \text{连续, 无跃变}$$

$$\frac{E_{2n}}{E_{1n}} = \frac{\epsilon_1}{\epsilon_2} \rightarrow \text{不连续, 有跃变}$$

b) 只有导体与介质交界面上，存在 $\sigma_f \neq 0$ 。这时 $\vec{D}$ 、 $\vec{E}$ 在法线上都不连续，有跃变。

c) 对于磁场  $\vec{B}$ , 把  $\oiint \vec{B} \cdot d\vec{s} = 0$  应用到边界上的扁平匣区域上, 同理得到

$$\hat{n} \cdot (\vec{B}_2 - \vec{B}_1) = 0$$

即  $B_{2n} = B_{1n} \rightarrow$  连续, 无跃变

由于  $\vec{B} = \mu \vec{H}$ , 不难找到:

$$\mu_2 H_{2n} = \mu_1 H_{1n}$$

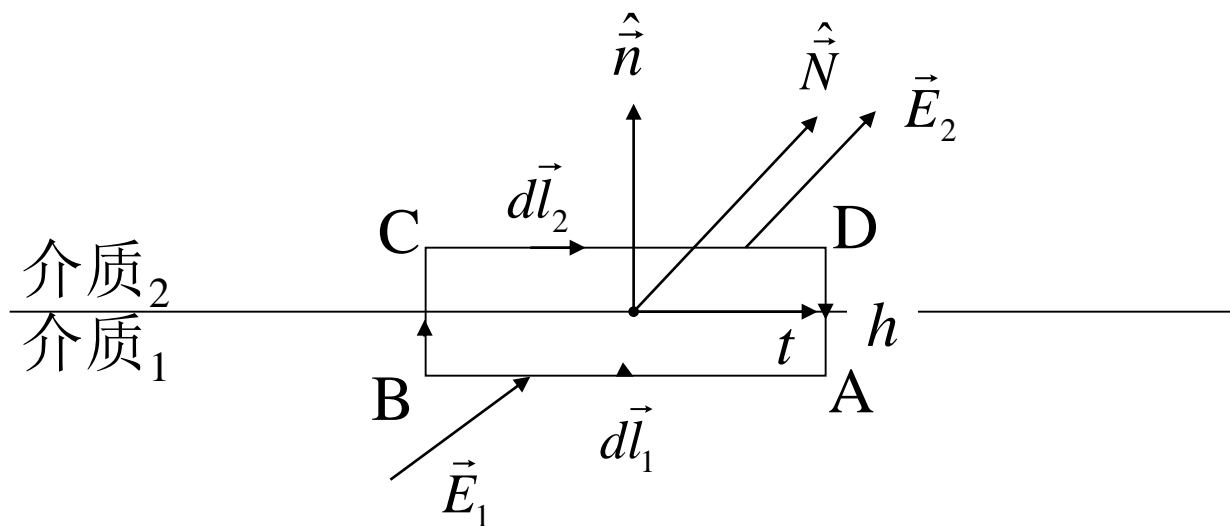
$$\frac{H_{2n}}{H_{1n}} = \frac{\mu_1}{\mu_2} \rightarrow \text{不连续, 有跃变}$$

这就说明: 在分界面上,  $\vec{B}$  的法线分量是连续的,  $\vec{H}$  的法线分量是不连续的, 除非  $\mu_1 = \mu_2$ 。



## 2、切向分量的跃变(discontinuity of tangential component)

平行边界作一小扁回路，并令此回路与分界面正交且其长边与界面平行。由于回路短边 $h \rightarrow 0$ ，所以  $\vec{E}$  对回路的环流为：



$$\oint_L \vec{E} \cdot d\vec{l} = \vec{E}_1 \cdot \Delta\vec{l}_1 + \vec{E}_2 \cdot \Delta\vec{l}_2$$

$$= (\vec{E}_2 - \vec{E}_1) \cdot \hat{t} \Delta l$$

而

$$-\iint_S \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot d\vec{s} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot \hat{N} \Delta l h$$

故得

$$(\vec{E}_2 - \vec{E}_1) \cdot \hat{t} \Delta l = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot \hat{N} \Delta l h$$

可见

$$(\vec{E}_2 - \vec{E}_1) \cdot \hat{t} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot \hat{N} h$$

这里  $\hat{t} = \hat{N} \times \hat{n}$  ， 则

$$(\vec{E}_2 - \vec{E}_1) \cdot (\hat{N} \times \hat{n}) = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot \hat{N} h$$

根据矢量分析：

$$\vec{a} \cdot (\vec{b} \times \vec{c}) = \vec{b} \cdot (\vec{c} \times \vec{a}) = \vec{c} \cdot (\vec{a} \times \vec{b})$$

$$\hat{N} \cdot [\hat{n} \times (\vec{E}_2 - \vec{E}_1)] = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot \hat{N} h$$

即

$$\hat{n} \times (\vec{E}_2 - \vec{E}_1) = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} h$$

由于  $h \rightarrow 0$ ，而  $\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}$  为有限值，故得到

$$\hat{n} \times (\vec{E}_2 - \vec{E}_1) = 0$$

亦即  $E_{2t} = E_{1t}$  .  $\rightarrow$  连续, 无跃变.

但根据  $\vec{D} = \varepsilon \vec{E}$  , 有

$$\varepsilon_1 D_{2t} = \varepsilon_2 D_{1t}$$

$$\frac{D_{2t}}{D_{1t}} = \frac{\varepsilon_2}{\varepsilon_1} \rightarrow \text{不连续, 有跃变.}$$

这说明: 在分界面上,  $\vec{E}$  的切线分量是连续的,  $\vec{D}$  切线分量不连续。

对于磁场  $\vec{H}$  , 则根据  $\oint_L \vec{H} \cdot d\vec{l} = I_f + \frac{d}{dt} \iint_S \vec{D} \cdot d\vec{l}\vec{s}$

则

$$\oint_L \vec{H} \cdot d\vec{l} = \vec{H}_1 \cdot \hat{t}_1 \Delta l + \vec{H}_2 \cdot \hat{t}_2 \Delta l = (\vec{H}_2 - \vec{H}_1) \cdot \hat{t} \Delta l$$

而  $I_f = j_f S = j_f h \Delta l = \alpha_f \Delta l$

$$\frac{d}{dt} \iint_S \vec{D} \cdot d\vec{s} = \iint_S \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \cdot d\vec{s} = \iint_S \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \cdot \Delta l h \hat{\vec{N}}$$

由于  $S \rightarrow 0$ , 而  $\frac{\partial \vec{D}}{\partial t}$  为有限值, 则

$$\frac{d}{dt} \iint_S \vec{D} \cdot d\vec{s} = 0$$

所以  $(\vec{H}_2 - \vec{H}_1) \cdot \hat{\vec{t}} \Delta l = \alpha_f \Delta l$

即  $(\vec{H}_2 - \vec{H}_1) \cdot \hat{\vec{t}} = \alpha_f$

或者  $H_{2t} - H_{1t} = \alpha_f$

又由于  $\Delta \vec{l} = \Delta l \hat{t}$  为界面上的任一矢量，因此

$$(\vec{H}_2 - \vec{H}_1) \cdot \hat{t} = (\vec{\alpha}_f \times \hat{n}) \cdot \hat{t}$$

$$(\vec{H}_2 - \vec{H}_1) = \vec{\alpha}_f \times \hat{n}$$

因为  $\hat{n} \times (\vec{\alpha}_f \times \hat{n}) = (\hat{n} \cdot \hat{n})\vec{\alpha}_f - (\hat{n} \cdot \vec{\alpha}_f)\hat{n} = \vec{\alpha}_f$

故得  $\hat{n} \times (\vec{H}_2 - \vec{H}_1) = \vec{\alpha}_f$

强调一点，只有在理想导体表面上， $\vec{\alpha}_f$  才不为零。  
因而除了出现理想导体界面的情况外，在介质界面上  $\vec{H}$  矢量的切向分量是连续的。

综上所述，电磁场的边值关系为

$$\begin{cases} \hat{n} \times (\vec{E}_2 - \vec{E}_1) = 0 \\ \hat{n} \times (\vec{H}_2 - \vec{H}_1) = \vec{\alpha}_f \\ \hat{n} \cdot (\vec{D}_2 - \vec{D}_1) = \sigma_f \\ \hat{n} \cdot (\vec{B}_2 - \vec{B}_1) = 0 \end{cases}$$

由此可见，边值关系表示界面两侧的场与界面上电荷之间的制约关系，实质上，边值关系是边界上的场方程。由于实际问题往往含有几种介质以及导体等，因此，边值关系是十分重要的。