第七讲

上次课:

- $\vec{F} = -\oint_{S} d\vec{S} \cdot \overrightarrow{T}$ Maxwell 张量,电磁(光)力
- $\vec{p} = m\vec{v} + q\vec{A}$ 附加动量---带电运动粒子与磁场的相互作用
- $\vec{S}_P = (\vec{E} \times \vec{H}), \quad u = \frac{1}{2} (\vec{E} \cdot \vec{D} + \vec{B} \cdot \vec{H})$ 电磁介质中的能流密度、能量密度

第三章 静电学 | - 导体静电学

第一二两章给出了电磁场的基本规律及守恒定律。从本章开始,我们将由简入深介绍这些电磁规律在不同的具体情况下的应用。第三、四两章将介绍最简单的情况 - 静电学。我们将分成两个部分来介绍静电学,本章主要研究与导体相关的静电学,而下一章主要关注与介质相关的静电问题。但是这种划分并不是严格的,其实两类问题满足相同的方程,只不过解决问题的方法和侧重点有所不同而已。

§ 3.1 静电问题

1. 静电基本方程

静电现象(eletrostatics)研究的是电磁学中这样的一类问题:

$$\frac{\partial}{\partial t}$$
(物理量)=0 和 \vec{j} =0

即所有物理量都不随时间改变(指"静"),且电荷静止不动(指"电")。把静电条件代入麦克斯韦方程中,显然空间不会激发磁场(即没有电流,也没有变化电场),故只有静电场,满足

$$\begin{cases} \nabla \cdot \vec{D} = \rho \\ \nabla \times \vec{E} = 0 \end{cases}$$
 (3.1.1)

根据 $\nabla \times \vec{E} = 0$,可以引入标势 $\vec{E} = -\nabla \varphi$,进一步带入(3.1.1)中第一式,有

$$abla \cdot \left(\varepsilon(\vec{r}) \nabla \varphi(\vec{r}) \right) = -\rho(\vec{r})$$
(3.1.2)

一个标准的静电问题如右下图所示。

在一块均匀介质的内部有 $\varepsilon(\vec{r}) = \varepsilon$,
则上式转化成标准的 Poisson 方程
$$abla^2 \varphi(\vec{r}) = -\rho(\vec{r})/\varepsilon$$
(3.1.3)

在不同物质交界面上场及势要满足相应的边界条件。本章主要研究不用求解

Poisson 方程的前提下,有关导体的静电状态我们到底能知道多少。要解微分方程,必须知道边界条件。下面我们将讲述导体与介质的交界面上的边界条件。

2. 静电条件下导体的边界条件

所谓导体即是能导电的介质,当它内部存在电场时就会引起传导电流。在导体中有关系式 $j = \sigma_c \vec{E}$,可见在静电学(即 j = 0)的前提下,**导体内的电场强度必须处处为零**,否则必定引起电流。根据 $\vec{D} = \varepsilon \vec{E} = 0$ 的关系知 $\nabla \cdot \vec{D} = \rho = 0$,即导体内部不可能有电荷分布。所以对导体来讲,电荷只能分布在表面上。进一步分析导体表面的电荷是如何分布的:若导体表面上切向电场不为 0,则表面电荷必然在电场的作用下在表面上运动,引起表面电流,这与静电条件不符。因此,静电条件下导体表面的电场的切向分量为 0,亦即,导体表面的标势处处相等。导体表面电场的法向分量可以不为 0,这与切向电场很不相同 --- 导体电荷在表面处受到非静电来源的束缚能-即"功函数",自由电荷受到垂直电场的作用不会飞出导体。根据 Gauss 定理,垂直电场与此处的表面电荷

面密度成正比 ($D_1 = \sigma \Rightarrow E_1 = \sigma/\varepsilon$)。总结下来,

与导体相关的电场行为满足

需要强调指出的是:导体表面上的电荷分布和表面垂直电场均是未知量!进一步将上面关于场的边界条件转化成对势的边界条件,有

$$\begin{cases}
\varphi \mid_{\text{Boudary}} = \text{Constant;} \\
\frac{\partial \varphi}{\partial n} \mid_{\text{Boudary}} = -\frac{\sigma}{\varepsilon}, \quad Q = -\varepsilon \oint \frac{\partial \varphi}{\partial n} dS.
\end{cases}$$
(3.1.5)

所有这些条件都是因为导体内部有自由电荷这个性质决定的!

原则上,导体相关的静电问题就是在边界条件(3.1.5)下求解(3.1.3)。这里可能有两类问题,

- (1) **等势问题** 假设考虑的导体与外界大的带电导体相连并达到静电平衡, $\varphi = const.$ (注意:此时导体上的总电荷不能预先设定)
- (2) <u>孤立导体问题</u> 假设导体孤立,则 Q 已知,但此时 φ 不能预先设定。 某种意义上讲, Q, φ 是一对共轭量,不可能同时预先设定。

§ 3.2 格林互易定理

在讨论具体问题之前,先介绍一个一般的定理 - 格林互易定理, 其在导体静电 学中相当有用。它的表述如下:

"当 m 个导体上的电荷为 q_1,q_2,\cdots,q_m 时,它们的电势等于 $\phi_1,\phi_2,\cdots,\phi_m$;当导体上的电荷为 q_1,q_2,\cdots,q_m 时,它们的电势等于 $\phi_1,\phi_2,\cdots,\phi_m$,那么有关系式

$$\sum_{i=1}^{m} q_{i} \phi'_{i} = \sum_{i=1}^{m} q'_{i} \phi_{i}$$
 (3.2.1)

证明:

证明 Green 互易定理之前,我们先证明一个数学恒等式。取任意的一个闭合曲面 S,假设 Φ , Ψ 是S包围的体积V内的2个连续可微的函数,则由高斯定理可得

$$\int_{V} \nabla \cdot (\Phi \nabla \Psi) d\tau = \oint_{S} \Phi \nabla \Psi \cdot d\vec{S}$$

将 Φ ,Ψ位置互换,有

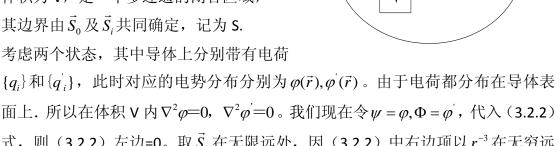
$$\int_{V} \nabla \cdot (\Psi \nabla \Phi) d\tau = \oint_{S} \Psi \nabla \Phi \cdot d\vec{S}$$

两式相减, 我们就得到

$$\int_{V} \left(\Psi \nabla^{2} \Phi - \Phi \nabla^{2} \Psi \right) d\tau = \oint_{S} \left(\Psi \nabla \Phi - \Phi \nabla \Psi \right) \cdot d\vec{S}$$
 (3.2.2)

此式即是格林定理,它的重要性是*将任意两个标量函数的空间的性质转化为边界* **处的行为**。下面我们进一步利用格林定理证明格林互易定理。

对包含 m 个导体的空间, 取无限远处为 封闭曲面 \vec{S}_0 ,然后再在其中挖掉所有 m 个导体, 因此产生 m 个封闭曲面 \vec{S}_i 。剩余的空间, 体积为 V,是一个多连通的闭合区域, 其边界由 \vec{S}_0 及 \vec{S}_i 共同确定,记为S. 考虑两个状态, 其中导体上分别带有电荷



面上. 所以在体积 V 内 $\nabla^2 \varphi = 0$, $\nabla^2 \varphi = 0$ 。我们现在令 $\psi = \varphi$, $\Phi = \varphi$,代入(3.2.2) 式,则(3.2.2) 左边=0。取 \vec{S}_0 在无限远处,因(3.2.2) 中右边项以 r^{-3} 在无穷远 处趋向于 0,则易知其对 \vec{S}_0 的积分=0。故有

$$\sum_{i=1}^{m} \oint_{s_{i}} (\varphi \nabla \varphi' - \varphi' \nabla \varphi) \cdot d\vec{S}_{i} = 0 = \sum_{i=1}^{m} \oint_{s_{i}} (\varphi \frac{\partial \varphi'}{\partial n} - \varphi' \frac{\partial \varphi}{\partial n}) \cdot dS_{i}$$
 (3.2.3)

对每个导体表面的积分, 注意导体表面的电荷分布是

$$\sigma_{i} = \varepsilon \frac{\partial \varphi}{\partial n}\Big|_{s_{i}}, \quad \sigma_{i} = \varepsilon \frac{\partial \varphi}{\partial n}\Big|_{s_{i}}$$

(这里取+号是因为 \vec{s})的方向定义为垂直表面向导体内部),以及导体表面是等 势体

$$\phi_i = \varphi|_{s_i}, \quad \phi_i' = \varphi'|_{s_i}$$

将他们代入(3.2.3)式得

$$\sum_{i} \left[\oint_{s_{i}} \phi_{i} \sigma_{i}' dS_{i} - \oint_{s_{i}} \phi_{i}' \sigma_{i} dS_{i} \right] = 0$$

积分可得格林互易定理:

$$\sum_{i=1}^m q'_i \phi_i = \sum_{i=1}^m q_i \phi'_i$$

由格林互易定理,我们可以马上得到一个重要的结果。令 $q_1 = q_3 = q_4 = \cdots = q_n = 0$,

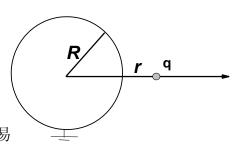
$$q_2=q_3=\cdots=q_n=0$$
 ,则有
$$q_2\phi_2=q_1\phi_1$$
 再令 $q_1=q_2$,则得
$$\phi_1=\phi_2$$
 .

注:你可能 Argue 说这没什么啊,比如一个点电荷产生的势为 $\phi = \frac{q}{4\pi\varepsilon_0 r}$,只与观察点与

源的距离相关,显然有上述互易性质。但注意上面的定理显示这种互易关系在任意导体形状下、任意的其他导体分布情况下均成立。这并不显然,因为场会引发导体上的电荷的再分布(即使总体不带电),使得问题变得非常复杂。格林互易定理在处理导体相关问题上很有优势。格林互易定理从本质上讲述的是源-观察点之间的对称关系。

例1, 在一个接地导体球 (半径为 R) 外距球心距离为 r 的地方放置一个带电量为 q 的点电荷,求在导体球上的感应电荷。

解:对这个由两个导体组成的导体系,对应电荷分布 $\{q,q_R\}$,电势分布为 $\{\varphi_q,0\}$,其中 q_R 为导体球上的感应电荷, φ_q 为点电荷所在地的电势,均未知。现制备另外一个电荷分布 $\{0,q_R\}$,则非常容易



求出空间的电场为 $\vec{E} = \frac{1}{4\pi\varepsilon_0} \frac{1}{r^2} \hat{r}$,故,两个导体上的电势分别为 $\frac{q_R}{4\pi\varepsilon_0} \{\frac{1}{r}, \frac{1}{R}\}$,因

此,根据格林互易定理,可得

$$q\frac{1}{r} + q_R \frac{1}{R} = 0 \quad \Rightarrow \quad q_R = -\frac{R}{r}q$$

因此导体球上的感应电荷为 $-\frac{R}{r}q$ 。

Tips: 有同学会被"导体球接地"这个条件所迷惑,当设计第二个状态时仍然把导体球接地,这样就无法改变球的电势状态从而达到利用格林定理的目的。"接地"只是把导体球的电势设为 0 而已,并不意味着我需要一直连一根导线到地。

§ 3.3 导体系的能量、固有能和相互作用能

1. 利用静电标势来表示静电能量

静电场能量可以用电势 φ 来表述。假设一系列导体放置在介电常数为 ε 的线性电介质背景中,则体系的静电总能量为

$$W = \frac{1}{2} \int \left(\vec{E} \cdot \vec{D} \right) d\tau \tag{3.3.1}$$

利用 $\vec{E} = -\nabla \varphi$,上式可写成

$$\begin{split} W &= -\frac{1}{2} \int \left(\nabla \varphi \right) \cdot \vec{D} d\tau = -\frac{1}{2} \int \nabla \cdot \left(\varphi \vec{D} \right) d\tau + \frac{1}{2} \int \varphi \nabla \cdot \vec{D} d\tau \\ &= -\frac{1}{2} \oint \varphi \vec{D} \cdot d\vec{S} + \frac{1}{2} \int \varphi \rho d\tau \end{split}$$

其中用到了 $\nabla \cdot \vec{D} = \rho$ 。若我们考察的是体系的总能量,则(3.3.1)式的体积分是对全空间进行的,因此上述等式右边的面积分是对无穷大的面进行. 对电荷体系分布在有限区域内的情况, $\varphi \vec{D}$ 以 r^{-3} 形式在无穷远处趋向 0,因此面积分的值为零。另一方面,导体上的电荷分布全部集中在导体的表面,而导体表面上的势为常数。因此,能量的表达式变为

$$W = \frac{1}{2} \int \varphi \rho d\tau = \frac{1}{2} \sum_{i} \phi_{i} Q_{i}$$
 (3.3.2)

其中 ϕ_i,Q_i 为第 i 个导体的势和总电荷。

注:

- (1) 上式虽然只与自由电荷相关,却是包含了极化能的电磁总能量。从物理上讲,静电总能可以被理解成建立这样一个导体体系,外界做的总功。因此(3.3.2)也可这样推出:假设电荷从处于无限远处一点点搬来的,将这些电荷一点点搬来做的功的总和即是(3.3.2)。试着推导一下,并解释为什么有1/2 因子?

电磁能量时两者不再等效,因为面积分在有限范围内的值一般不会为零,我们只能应用第一种表达式。第二种表达式并不意味着 $\frac{1}{2}$ $\phi\rho$ 是电场的能量密度-没有电荷就没有能量的看法是错误的!

2. 电容

一个有多个导体组成的体系,每个导体都是等势体,其电势为 $\{\phi_i\}$,同时每个导体上带有不同的电量 $\{Q_i\}$ 。这个导体体系的状态既可以用 $\{\phi_i\}$ 来刻画,也可以用 $\{Q_i\}$ 来刻画。那么, $\{\phi_i\}$ 与 $\{Q_i\}$ 之间是什么关系呢?

利用线性叠加原理可以证明: 任意一个导体上的电势 ϕ_i 是各个导体上的电量的线性函数。用数学表述为: $\{\phi_i\}$ 一定可以表示为 $\{Q_i\}$ 的线性函数

$$\phi_i = \sum_j C^{-1}_{ij} Q_j \tag{3.3.3}$$

式中的比例系数 C^{-1}_{ij} 与导体的形状和相对位置有关,其**量纲是长度量纲的负一次**方。反之亦然:

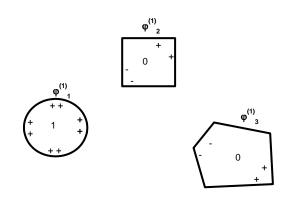
$$Q_i = \sum_j C_{ij} \phi_j \tag{3.3.4}$$

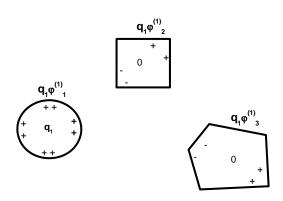
这里的 C_{ij} 是 C^{-1}_{ij} 的逆阵元素。

证明上式并不容易,因为所有的带电体均可呈现任意形状,任何一个带电体上的电荷增减都会影响到其它带电体上的电荷分布,从而影响到整个体系的电势分布!但仔细考虑静电平衡和线性叠加原理发现问题可以得到证明。

分3步考虑

(1) 如左下图所示,只第 1 个导体上放置单位电量的电荷,其它所有导体上不放置电荷,即电荷分布为 $\{1,...,0,...\}$ 。当此体系达到静电平衡时,对应的电势分布为 $\{\varphi_1^{(1)},\varphi_2^{(1)},...\varphi_j^{(1)},...\}$,同时记下所有导体上的面电荷分布 $\{\sigma_1,...,\sigma_j,...\}$,注意此时其它导体上虽不带净电荷,电荷分布却未必为 0!



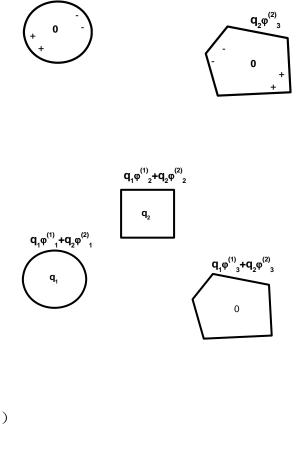


(2) 当第 1 个导体上的电荷线性增加 q_1 倍时(如右上图),即分布为 $\{q_1,0,...,...\}$ 时,达到静电平衡时的导体面电荷分布一定为 $\{q_1\sigma_1,...,q_1\sigma_j,...\}$,根据线性叠加原理,对应的电势分布一定为 $\{q_1\varphi_1^{(1)},q_1\varphi_2^{(1)},...,q_1\varphi_j^{(1)},...\}$ 。

(3) 换第二个带电体,在其上充电 q_2 (其它带电体上不充电),则得到电势分布 $\{q_2\varphi_1^{(2)},q_2\varphi_2^{(2)},...,q_2\varphi_j^{(2)},...\}$,如左上图所示。将这个状态与(2)中的状态线性叠加,得到的电荷分布状态状态一定也是静电平衡态,其对应电荷分布为 $\{q_1,q_2,...,...\}$ 的状态。将这样的过程循环往复,我们发现对应于 $\{q_1,q_2,...,q_j,...\}$ 的状态,第 i 个带电体上的电势为 $\phi_i = \sum_j q_j \varphi_i^{(j)}$,对比

(3.3.3) 发现问题得证,而 $C^{-1}_{ij} = \varphi_i^{(j)}$,物理意义为: <u>只在第 j 个带电体上充单位</u> <u>电量时在第 i 的带电体上诱导的电势</u>。

将导体系能量的用电势或电荷表示:



$$W = \frac{1}{2} \sum_{ij} C_{ij} \varphi_i \varphi_j = \frac{1}{2} \sum_{ij} C^{-1}_{ij} Q_i Q_j$$
(3.3.7)

为了看清 C_{ii} 的物理含义,设只有一个导体,则

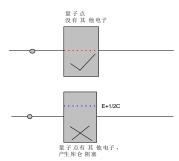
$$Q_1 = C_{11}\varphi_1$$

注意到对一个半径为 R 的金属球, $Q = 4\pi\epsilon_0 R \varphi$ 。 显然,这里的 $C_{11} = 4\pi\epsilon_0 R$ 是导体的电容,几何的意义就是电荷之间的"有效距离",物理上具有长度量纲(除去不重要的常数 ϵ_0)。这个距离越大,当然体系就可以"装下"更多的电荷,因

这里电容完全是个经典的概念。在量子力学世界中,电荷不再是经典的粒子,而是由一个几率函数描述的物质波。这里有许多有趣的新问题值得研究

- 1) 此时电容如何定义?如何计算?(加拿大 MaGi11 大学的郭鸿教授做了许多这方面的研究);
- 2) 电容能的本质是 "库仑相互作用",对一个量子点,其静电能可写成 $U=\frac{1}{2}\frac{Q^2}{C}$ 。 设量 子点内部只有一个电子填充时的能级为 E_n ; 当量子点中已有一个电子填充的时候,此时在向里面填充一个电子就要付出 $\frac{1}{2C}$ 的能量,因此此时电子的能级为 $E_n+\frac{1}{2C}$ 。

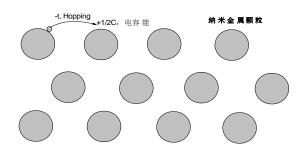
考虑如图所示的隧穿机制,设外部环境中的电子能级与E, 匹配的时候,电子可以通过跃迁到量子点中的此能级而穿过量子点;然而当量子点中已有一个电子存在的时候,能级发生了改变,电子不能进行共振隧穿。这种现象叫做



"库仑阻塞" --- 由于库仑力阻塞了电子的运动

3) <u>"Mott 相变"等问题的研究</u>根据量子的能带理论,当能带没有被填满时,固体中的电子可以自由流动从而固体表现为金属。然而在 50-60 年代,英国物理学家 Mott 指出对半填充的固体存在一种新的绝缘体-金属相变机制。固体中的电子在两个原子之间跃迁时,能量上可以降低 t (hopping 常数)。然而当能带半满时,每个原子上已经存在一个

电子,此时当电子从一个原子跳到另一个原子上时,会和那上面的电子有静电相互作用,使得能量上升。这两个因素(t以及静电相互作用能 U)互相制约。当原子之间远离时,t很小因此电子不喜欢跳跃,此时体系表现为绝缘体。当给晶格施加压力使得原子之间的间距变短提高 t 的时候,有可能使得 t 大到可以克服 U 将绝缘体



变成一个导体。然而自然的 Mott 相变得例子极少。随着科技的发展,人们可以人工合成一些由纳米金属颗粒排成的人工晶格,利用这种体系来研究 Mott 相变。此时作为最低级近似,对体系的静电能部分的描述就是经典的电容能 $U=Q^2/2C$ 。定量描述这个问题就需要知道体系的电容系数。

[例 2] 《电磁学》中,两个带 $\pm Q$ 电荷的导体的互电容定义为 $C = \frac{Q}{Q_0 - Q_0}$ 。 在《电

动力学》中,我们更多地会使用电容系数,试用电容系数表示互电容。 解:这个两导体的体系当电荷分布为 $\{Q_1 = -Q,Q_2 = +Q\}$ 时,电势分布为 $\{\varphi_1,\varphi_2\}$ 。根据电容系数的定义,

$$\begin{split} \varphi_1 &= C^{-1}_{11} Q_1 + C^{-1}_{12} Q_2 = C^{-1}_{11} (-Q) + C^{-1}_{12} (+Q) \\ \varphi_2 &= C^{-1}_{22} Q_2 + C^{-1}_{21} Q_1 = C^{-1}_{22} (+Q) + C^{-1}_{21} (-Q) \end{split}$$

因此

$$\varphi_2 - \varphi_1 = Q \left[C_{11}^{-1} - 2C_{12}^{-1} + C_{22}^{-1} \right]$$

与互电容的定义 $\varphi_2 - \varphi_1 = C^{-1}Q$ 比较可知

$$\frac{1}{C} = C^{-1}_{11} - 2C^{-1}_{12} + C^{-1}_{22}$$

习题

P. 84, 3.3, 3.4, 3.6

数值计算 Project

假设半径为 R 的金属球排成一个晶格常数为 α 的 2 维三角晶格,计算中心一个金属球对其它金属球的电容系数。你可以利用 COMSOL 计算不同的 $\{Q_i\}$ 对应的的 $\{\phi_i\}$,或者相反,这样就可以得到电容系数。