

## 第九讲

复习:

- 环路定理导出电势能及电势的定义:

$$\oint \vec{F} \cdot d\vec{\ell} = 0 \Rightarrow U(f) - U(i) = -\int_i^f \vec{F} \cdot d\vec{\ell}$$
$$\Downarrow U(\vec{r}) = q_0 V(\vec{r})$$

$$\oint \vec{E} \cdot d\vec{\ell} = 0 \Rightarrow V(f) - V(i) = -\int_i^f \vec{E} \cdot d\vec{\ell}$$

**特别注意:** 电势能是“电荷”与“外场”的相互作用能, 为电荷与外场共有的能量, 计算多电荷体系的电势能时特别注意不要多算。

例如对 2 个电荷体系, 其电势能为

$$U_{\text{总}} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q_1 q_2}{r_{12}} = q_1 V_2(\vec{r}_1) = q_2 V_1(\vec{r}_2)$$

可以看成电荷 1 与电荷 2 产生的“外电场”的相互作用能, 也可以看成电荷 2 与电荷 1 产生的“外电场”的相互作用能, 但不能计算 2 次, 如

$$\neq q_1 V_2(\vec{r}_1) + q_2 V_1(\vec{r}_2)$$

*物理上理解:* 可以考虑如何形成这样一个 2 电荷体系的。初态是 2 个电荷都放在无穷远处, 它们相距也是无穷远, 以这个状态作为我们的电势能 0 点。两种方法可以最后到达终态:

1) 先将电荷 1 从无穷远处移到终态位置 (这个过程外界不对体系做功), 再将电荷 2 从无穷远处移动到终态位置 (这个过程中外界克服电场力做功  $q_2 V_1(\vec{r}_2)$ );

2) 先将电荷 2 从无穷远处移到终态位置 (这个过程外界不对体系做功), 再将电荷 1 从无穷远处移动到终态位置 (这个过程中外界克服电场力做功  $q_1 V_2(\vec{r}_2)$ )

**总之, 在形成这样一个电荷体系的过程中, 只有移动其中一个电荷的过程中牵扯到外力做功, 总能量要避免 double-counting.**

推广到 N 个电荷的情形, 总电势能为

$$U_{\text{总}} = \frac{1}{2} \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_{i \neq j} \frac{q_i q_j}{r_{ij}}$$

这里的 1/2 因子就是对 double-counting 的修正, 我们以后会多次遇到。

- 电势的计算

(1) 由定义, 选择合适的电势 0 点及计算路径, 计算积分

$$V(f) - V(i) = -\int_i^f \vec{E} \cdot d\vec{\ell}$$

(2) 选择  $\infty$  处为电势 0 点, 已经知道处于  $\vec{r}'$  处的点电荷  $q$  在  $\vec{r}$  点的电势为

$V(\vec{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q}{|\vec{r} - \vec{r}'|}$ ，根据线性叠加原理，对任意电荷分布，可由

$$V(\vec{r}) = \int \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\rho(\vec{r}')d\vec{r}'}{|\vec{r}' - \vec{r}|} \text{ 计算 (2 维, 1 维分布有类似的公式)。$$

**注意：这里我们已隐含了一个假设，即选择 $\infty$ 处为电势 0 点！**

- 电势 $\rightarrow$ 电场

$\vec{E}(\vec{r}) = -\nabla V(\vec{r})$ ，写成分量形式为

$$E_x(\vec{r}) = -\frac{\partial V(\vec{r})}{\partial x}, E_y(\vec{r}) = -\frac{\partial V(\vec{r})}{\partial y}, E_z(\vec{r}) = -\frac{\partial V(\vec{r})}{\partial z}$$

计算电场的方法：(1) 直接积分；(2) 高斯定理；(3) 先求电势，再求电场

- 点电荷电势----- $\frac{1}{r}$                        $E \sim \frac{1}{r^2}$
- 偶极子电势----- $\frac{1}{r^2}$                        $E \sim \frac{1}{r^3}$
- 四极子电势----- $\frac{1}{r^3}$                        $E \sim \frac{1}{r^4}$
- ⋮

偶极子比点电荷更快 $\rightarrow 0$ ，四极子比偶极子更快 $\rightarrow 0$

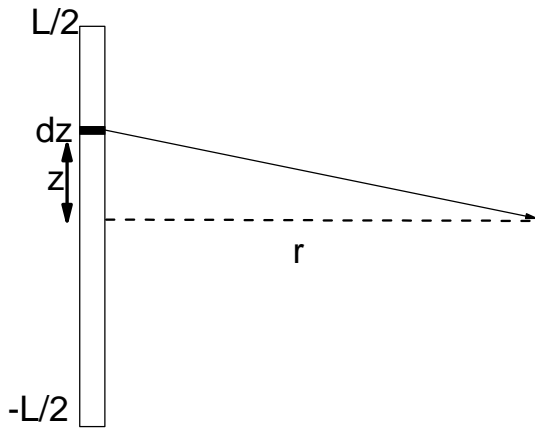
- 等势面： $V(\vec{r})=\text{常数}$  定义了一个等势面；等势面与电力线互相垂直；导体表面是个等势面，整个导体是个等势体。

## 两个例子

### 1. 均匀荷电线的势

考虑一个长度为 $L$ 的均匀荷电线在中心垂线上某一点的电势，

线电荷密度为



$$\lambda = Q/L$$

现在是标量积分

$$\vec{r}' = (0, 0, z)$$

$$|\vec{r} - \vec{r}'| = \sqrt{z^2 + r^2}$$

利用电势的积分公式，得

$$\begin{aligned} V(\vec{r}) &= \int \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\rho(\vec{r}') d\vec{r}'}{|\vec{r} - \vec{r}'|} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_{-L/2}^{L/2} \frac{\lambda dz}{(z^2 + r^2)^{1/2}} \\ &= \frac{\lambda}{4\pi\epsilon_0} \ln \left[ \frac{L/2 + \sqrt{(L/2)^2 + r^2}}{-L/2 + \sqrt{(L/2)^2 + r^2}} \right] \end{aligned}$$

看几个极限情形：

1)  $r \gg L$  (观察点在很远处)，

$$V(r) \rightarrow \frac{\lambda}{4\pi\epsilon_0} \ln \left[ \frac{r + L/2}{r - L/2} \right]$$

$$\left(r - \frac{L}{2}\right)^{-1} = \frac{1}{r} \left(1 - \frac{L}{2r}\right)^{-1} \approx \frac{1}{r} \left(1 + \frac{L}{2r}\right)$$

$$V(r) \approx \frac{\lambda}{4\pi\epsilon_0} \ln \left[ \left(1 + \frac{L}{2r}\right)^2 \right] = \frac{2}{4\pi\epsilon_0} \ln \left[ 1 + \frac{L}{2r} \right]$$

$$\approx \frac{2\lambda}{4\pi\epsilon_0} \frac{L}{2r} = \frac{\lambda L}{4\pi\epsilon_0} \frac{1}{r} = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0} \frac{1}{r}$$

回到点电荷的电势，合理！

2)  $L \rightarrow \infty$  (荷电线为无限长)

$$\left[\left(\frac{L}{2}\right)^2 + r^2\right]^{1/2} = \frac{L}{2} \left[1 + \left(\frac{2r}{L}\right)^2\right]^{1/2} \approx \frac{L}{2} \left(1 + \frac{2r^2}{L^2}\right)$$

$$\frac{L}{2} + \sqrt{\left(\frac{L}{2}\right)^2 + r^2} \approx L + \frac{r^2}{L}$$

$$-\frac{L}{2} + \sqrt{\left(\frac{L}{2}\right)^2 + r^2} \approx \frac{r^2}{L}$$

带入电势的表达式可得

$$V(r) \rightarrow \frac{\lambda}{4\pi\epsilon_0} \ln\left[\left(\frac{L}{r}\right)^2\right] = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \ln\left[\frac{L}{r}\right]$$

↓

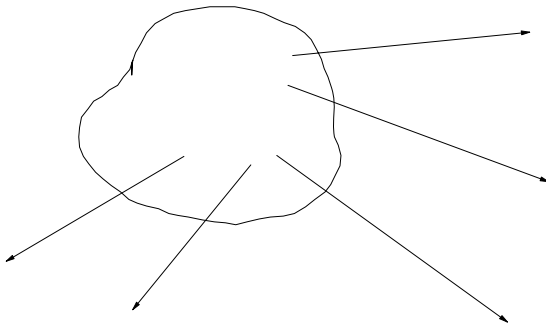
对无限长荷电线 ( $L \rightarrow \infty$ ), 电势处处发散?!

这个发散显然是不合理的。发散的原因是是我们隐含地定义了无穷远处为电势 0 点, 即  $V(\infty) = 0$ , 即

$$V(r) - V(\infty) = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \ln\left[\frac{L}{r}\right]$$

但对此体系, 因为带电体为无限长,  $\infty$  处有电荷 ( $L \rightarrow 0$ )!。因而定义  $\infty$  处为电势 0 点是不合理的 ---- 这是发散的本源!

注意: 若考虑的体系是电荷被限制在一定区域内



则  $r \rightarrow \infty$  时,  $V(\vec{r}) \rightarrow 0$

但现在不是, 因而发散!

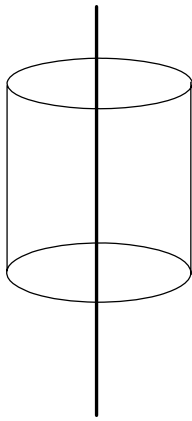
**如何处理此种发散?**

必须合理选择势能 0 点。若用

$$V(\vec{r}) = \int \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\rho d\vec{r}'}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \quad \text{则自动选择了 } \infty \text{ 处为 } V = 0$$

此时应利用原始定义:  $V(f) - V(i) = -\int_i^f \vec{E} \cdot d\vec{\ell}$  计算。

需先计算电场:



由对称性:  $\vec{E} \parallel \hat{e}_\rho$   $E(\rho)$

由高斯定理  $E(\rho) \cdot 2\pi\rho \cdot h = \frac{Q}{\epsilon_0} = \frac{\lambda \cdot h}{\epsilon_0}$

$$E(\rho) = \frac{\lambda}{2\pi\rho\epsilon_0}$$

定义与中心点距离为  $a$  的一点为电势 0 点, 则, 空间任意一点的电势为

$$\begin{aligned} V(r) - V(a) &= \int_r^a \frac{\lambda}{2\pi\rho} d\rho = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} [\ln(\rho)]_r^a \\ &= \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} [\ln(a) - \ln(r)] = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \ln\left(\frac{a}{r}\right) \end{aligned}$$

(其图形见后)

$r \rightarrow \infty$  时  $V(r) \rightarrow \infty$  不能将电势 0 点放在  $\infty$  处!

$r \rightarrow 0$  时  $V(0) \rightarrow -\infty$  亦不能将电势 0 点放在原点处!

选取的电势 0 点不合适, 其本身与空间任何一点的电势差均发散, 这样的选择使得我们无法得到空间电势的任何信息。这种情况下, 与其说空点某点处的电势发散, 不如说参考点的电势发散。故必须合理选取电势 0 点, 避免选择“奇点”为电势 0 点。

后面一种发散非物理, 可以避免。真实的线电荷分布不存在, 都是细线的极限近似。考虑真实的情况, 电荷均匀分布在  $r = a$  的圆柱内, 先求电场

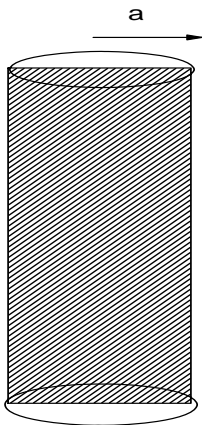
定义体密度分布  $\rho_0$ , 则计算可得

$$\lambda \cdot h = \rho_0 \cdot h \cdot \pi a^2 \quad \rho_0 = \frac{\lambda}{\pi a^2}$$

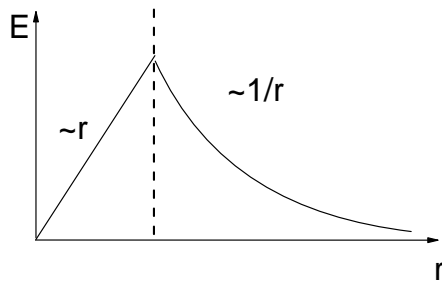
利用高斯定理计算电场

$$E(r) = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0 r} \quad r \geq a$$

$$\frac{\pi r^2 h \cdot \rho_0}{\epsilon_0} = E(r) \cdot 2\pi r \cdot h \quad r < a$$



$$E(r) = \frac{\rho_0}{2\epsilon_0} \cdot r = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0 a^2} r, \quad r < a$$



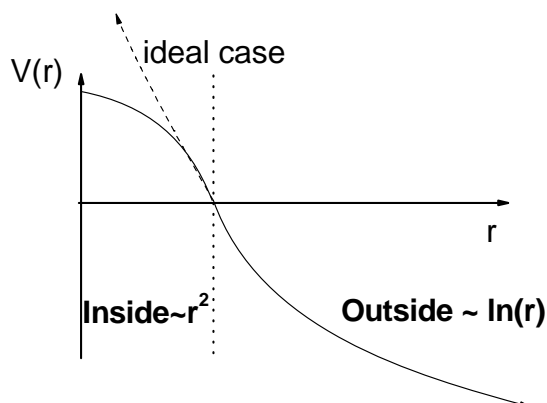
仍然定义电势0点为  $V(a) = 0$ ，则可通过计算场的积分来计算电势差：

$r > a$  时

$$\begin{aligned} V(r) &= -\int_a^r E(r') \cdot dr' = -\int_a^r \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0 r'} \cdot dr' \\ &= -\frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \ln r' \Big|_a^r = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \ln\left(\frac{a}{r}\right) \end{aligned}$$

$r \leq a$  时

$$\begin{aligned} V(r) &= \int_r^a E(r') dr' = \int_r^a \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0 a^2} r' dr' = \frac{\lambda}{4\pi\epsilon_0 a^2} r'^2 \Big|_r^a \\ &= \frac{\lambda}{4\pi\epsilon_0 a^2} (a^2 - r^2) = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \frac{1}{2} \left[1 - \left(\frac{r}{a}\right)^2\right] \end{aligned}$$

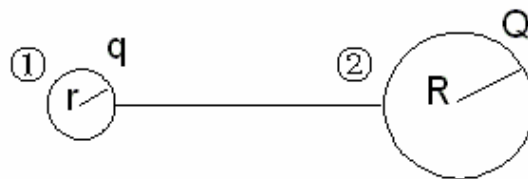


思考：考虑电荷分布在柱子表面一个薄层的情形下空间的电势分布

## (2) 尖端放电

考虑两个导体球（半径为  $r$  和  $R$ ），  
当相距非常远时，电势可以分别计算为

$$V_1 = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q}{r} \quad V_2 = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{Q}{R}$$



当用导线相连时，电荷可以通过导线自由移动。假设  $V_1 > V_2$ ，则电荷必然由  $q \rightarrow Q$  转移（电荷总是由高电势的地方流到低电势处，亦可由电场  $\vec{E} = -\nabla V(\vec{r})$  得知，其方向必然是由电势高的地方指向电势低的地方，故电荷在电场下的运动必然从高电势流向低电势）

$$\begin{array}{ccc} q \downarrow & Q \uparrow & \\ V_1 \downarrow & V_2 \uparrow & V_1 - V_2 \downarrow \end{array}$$

直到  $q \rightarrow q'$      $Q \rightarrow Q'$      $V_1 = V_2$  为止

--- 这与导体是个等势体的结论一致！

$$\text{平衡时: } \begin{cases} q' + Q' = q + Q \\ \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q'}{r} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{Q'}{R} \end{cases}$$

反之（即初始分布使得  $V_1 < V_2$ ）亦然。

原则上，我们可以由上面的两个等式求出平衡时的电荷分布及电势值（当然，这里隐含了一个假设：两个导体球相距甚远，故它们之间的相互影响可以忽略。**思考：它们的相互作用会产生哪些可能的后果？**）

进一步可算得导体表面的电荷分布密度

$$q' = \sigma_1 \pi r^2 \quad Q' = \sigma_2 \pi R^2,$$

$$\text{则因 } V_1 = V_2 \Rightarrow \frac{q'}{r} = \frac{Q'}{R}$$

$$\text{可知 } \boxed{\sigma_1 r = \sigma_2 R = \text{const.}}$$

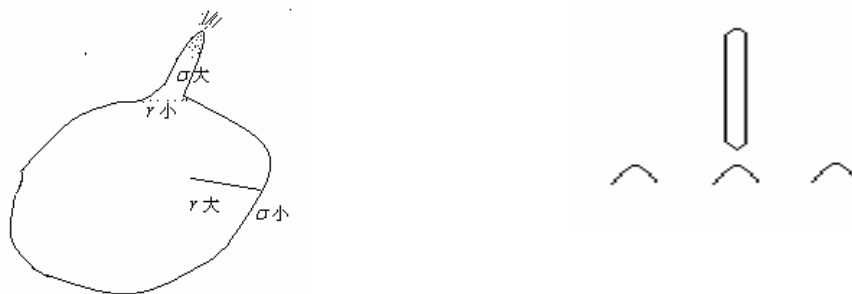
这意味着在小球上的电量小，但电荷密度大。一般的，

电荷密度与曲率半径成反比！  $\sigma \sim 1/r$

推广到任意形状的导体，在突出的地方电荷其曲率半径  $r$  小密度，因此电荷面密度大， $E_{\perp} = \frac{\sigma}{\epsilon_0}$ ，电场亦越大。 $\vec{F} = q\vec{E}$ ，在尖端处电荷受到的力最大，

$F >$  表面束缚电子的能力时，电荷脱离导体而去，此即尖端放电的原理。

应用：避雷针；扫描隧道显微镜 STM。



注意：

(1) 导体是个等势体这是计算导体静电问题的一个重要的边界条件，但这个等势体的具体的电势值并不能预先知道，必须通过其他方法计算得到。比如可以先计算空间的电场分布(类似我们上一章计算的)，再通过计算电场的积分得到；还有一些高等的方法在《电动力学》介绍。

(2) 导体的静电问题始终是一个难点，原因就是电荷可以自由移动。在考虑这类问题时要特别注意外界的条件---边界条件。比如对孤立导体，因电荷不能离开导体，导体上的电荷总数是个定值。若导体与另一个非常大的导体(如地球)相连，则所考虑的导体上的电荷就不再是个定值，另一方面，所考虑的导体一定会与大导体之间通过电荷转移来达到平衡---表现为二者等势。所以对这一类问题，导体的势可以认为是已知量---由外接大导体的势决定，而导体上的电量不再是定值。