# 电动力学

第二章: Laplace 方程与分离变量法

#### 杨焕雄

中国科学技术大学物理学院近代物理系

hyang@ustc.edu.cn

April 11, 2019

## Laplace 方程,分离变量法:

考虑某个区域 V中静电场的电势分布.

● 假设自由电荷只分布在V的边界S上,V的内部无自由电荷分布.这样,区域内部的电势满足Laplace方程:

$$\nabla^2\varphi=0$$

● 根据边界面 S 的几何形状,选取适当的坐标系求解 Laplace 方程.

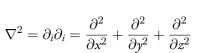
### 直角坐标系中的分离变量法:

分离变量法的特点基将偏微分方程化简为若干常微分方程进行求解.

首先讨论直角坐标系中  $\nabla^2 \varphi = 0$  的分离变量法. 如图示, 直角坐标系中场点P的位置矢量可表为:

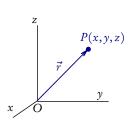
$$\vec{r} = x\,\vec{i} + y\,\vec{j} + z\,\vec{k}$$

あ,



为简单计,设静电势的分布不依赖坐标 z,  $\varphi=\varphi(x,y)$ ,这样,Laplace 方程化为:

$$\frac{\partial^2 \varphi}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 \varphi}{\partial y^2} = 0.$$



按照分离变量法的精神,我们尝试求形如

$$\varphi(x, y) = X(x) Y(y)$$

的特解. 将此斌探解代回到 Laplace 方程中, 可得:

$$Y\frac{d^2X}{dx^2} + X\frac{d^2Y}{dy^2} = 0 \qquad \rightsquigarrow \quad \frac{1}{X}\frac{d^2X}{dx^2} = -\frac{1}{Y}\frac{d^2Y}{dy^2}$$

上式成立的充要条件基等号两端均为同一常数,记作: $-\alpha^2$ ,则有:

$$\frac{d^2X}{dx^2} + \alpha^2X = 0, \quad \frac{d^2Y}{dy^2} - \alpha^2Y = 0.$$

- · 常参数 α 可实可虚,其值要通过静电势的边界条件确定.
- 对于一个确定的  $\alpha$ ,Laplace 方程的特解是:  $\varphi_{\alpha} = X_{\alpha} Y_{\alpha}$ ,此处的  $X_{\alpha}$  与  $Y_{\alpha}$  墨上述二常徽分方程的通解:

$$X_{\alpha} = a_{\alpha} \sin(\alpha x) + b_{\alpha} \cos(\alpha x), \quad Y_{\alpha} = c_{\alpha} e^{\alpha y} + d_{\alpha} e^{-\alpha y}.$$

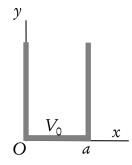
为了满足边值买系,需要将各种可能的特解做钱性叠加:

$$\varphi(x, y) = \sum_{\alpha} \left[ a_{\alpha} \sin(\alpha x) + b_{\alpha} \cos(\alpha x) \right] \left( c_{\alpha} e^{\alpha y} + d_{\alpha} e^{-\alpha y} \right)$$

Sample: 设静电场局限在由间距为 a 的两个半无限大平行导体板和与之垂直、宽度为 a 的无限长导体端板构成的区域中. 端板和平行板被此绝缘. 将二平行板接地,端板加上电势 Vo. 求该区域中的静电势分布.

Solution: 知图示, 此问题中的电势仅 与 x, y 有美, 属于二维问题. 试探解 由存页第一个方程给出. 因平行导体 极接地,  $\varphi|_{x=0}=\varphi|_{x=a}=0$ , 我们有  $b_{\alpha}=0$ , 且:

$$\alpha = m\pi/a$$
,  $m = 1, 2, 3, \cdots$ 



静电势在 $y \to +\infty$  时应取有限值,这称作自然边界条件. 因此, $c_{\alpha} = 0$ ,

$$\varphi(x, y) = \sum_{\alpha > 0} a_{\alpha} \sin(\alpha x) \cdot d_{\alpha} e^{-\alpha y} = \sum_{m=1}^{+\infty} d_{m}' \sin(m\pi x/a) \exp(-m\pi y/a)$$

最后一组待定系数  $d_m$  可由 y=0 处的给定电势  $V_0$  确定:

$$V_0 = \varphi \big|_{y=0} = \sum_{m=1}^{\infty} d_m \sin \left( m\pi x/a \right)$$

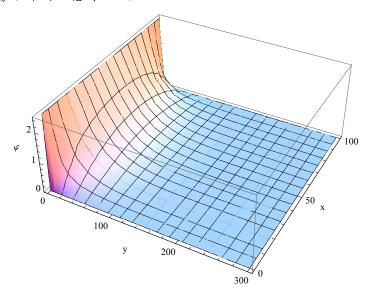
此或是  $V_0$  的 C 弦级数表或. 展开系数的计算公或是:

$$d_m = \frac{2}{a} \int_0^a V_0 \sin(m\pi x/a) dx = \left\{ egin{array}{ll} 4V_0/m\pi, & \hbox{ if } m \ \hbox{ if$$

于基本问题的解基:

$$\varphi(x, y) = \frac{4V_0}{\pi} \sum_{n=0}^{+\infty} \frac{1}{(2n+1)} \sin \left[ \frac{(2n+1)\pi x}{a} \right] \exp \left[ -\frac{(2n+1)\pi y}{a} \right]$$

#### 电势分布的示意图知下:



#### 柱坐标系中的分离变量法:

接着讨论图柱坐标系中求解  $abla^2 arphi = 0$  的分离变量法.

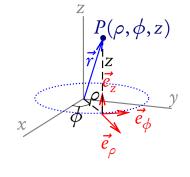
加图示,柱坐标系中场点 P 的位置矢量可表为:

$$\vec{r} = \rho \; \vec{e}_\rho + z \; \vec{k}$$

双而,

$$d\vec{r} = d\rho \; \vec{e}_{\rho} + \rho \; d\phi \; \vec{e}_{\phi} + dz \; \vec{k}$$

式中的  $\vec{e}_{\phi}$  是极角  $\phi$  增大方向的单位矢量,定义为:  $\vec{e}_{\phi} = \partial_{\phi}\vec{e}_{o}$ .



于是,在坐标系中各个坐标相应的拉梅系数是:  $h_{
ho}=1$ ,  $h_{\phi}=
ho$  和  $h_{\sigma}=1$ .

$$\nabla = \vec{e}_{\rho} \partial_{\rho} + \frac{\vec{e}_{\phi}}{\rho} \partial_{\phi} + \vec{e}_{z} \partial_{z}$$

现在求出  $abla^2 \varphi$  在柱坐标系中的表达或. 利用柱坐标可以将静电势的梯度表为:

$$ablaarphi=ec{\emph{e}}_{
ho}\partial_{
ho}arphi+rac{ec{\emph{e}}_{\phi}}{
ho}\partial_{\phi}arphi+ec{\emph{e}}_{z}\partial_{z}arphi$$

注意到:  $\nabla \cdot (u\vec{A}) = \nabla u \cdot \vec{A} + u \nabla \cdot \vec{A}$  以及对于  $i \neq j \neq k \neq i$ ,

$$\nabla \cdot \left( \frac{\vec{e}_i}{h_j h_k} \right) = 0$$

我们有:

$$\nabla^{2}\varphi = \nabla \cdot \nabla \varphi = \nabla \cdot \left[ \vec{e}_{\rho} \partial_{\rho} \varphi + \frac{\vec{e}_{\phi}}{\rho} \partial_{\phi} \varphi + \vec{e}_{z} \partial_{z} \varphi \right]$$

$$= \nabla \cdot \left[ \frac{\vec{e}_{\rho}}{\rho} \left( \rho \partial_{\rho} \varphi \right) + \vec{e}_{\phi} \left( \frac{1}{\rho} \partial_{\phi} \varphi \right) + \vec{e}_{z} \partial_{z} \varphi \right]$$

$$= \nabla (\rho \partial_{\rho} \varphi) \cdot \frac{\vec{e}_{\rho}}{\rho} + \nabla \left( \frac{1}{\rho} \partial_{\phi} \varphi \right) \cdot \vec{e}_{\phi} + \nabla (\partial_{z} \varphi) \cdot \vec{e}_{z}$$

$$= \frac{1}{\rho} \partial_{\rho} (\rho \partial_{\rho} \varphi) + \frac{1}{\rho^{2}} \partial_{\phi}^{2} \varphi + \partial_{z}^{2} \varphi$$

所以,在圆柱坐标系中,Laplace方程的显示表达或是:

$$\frac{1}{\rho}\partial_{\rho}(\rho\partial_{\rho}\varphi) + \frac{1}{\rho^2}\partial_{\phi}^2\varphi + \partial_z^2\varphi = 0$$

若静电势分布与2坐标无关,则上或简化为:

$$\frac{1}{\rho}\frac{\partial}{\partial\rho}\left(\rho\frac{\partial\varphi}{\partial\rho}\right) + \frac{1}{\rho^2}\frac{\partial^2\varphi}{\partial\phi^2} = 0 \qquad (以下仅考虑此情形.)$$

按照分离变量法的精神, 设其具有知下因子化形式的特解:

$$\varphi(\rho, \phi) = R(\rho)\Phi(\phi)$$

代入到简化版的 Laplace 方程中, 可以将其化为:

$$\frac{\rho}{R}\frac{d}{d\rho}\left(\rho\frac{dR}{d\rho}\right) = -\frac{1}{\Phi}\frac{d^2\Phi}{d\phi^2}$$

因此存在实参数  $m^2$ ,它既不依赖于  $\rho$  也与  $\phi$  无关,使得:

$$\rho \frac{d}{d\rho} \left( \rho \frac{dR}{d\rho} \right) = m^2 R,$$
 
$$\frac{d^2 \Phi}{d\phi^2} = -m^2 \Phi.$$

• 若 m = 0,则以上二常微分方程变为:

注意到上或中的第一个方程可以等价地写作,

$$\frac{dR}{d(\ln \rho)} = \$ \, \underline{\&}$$

于星,这两个常微分方程的通解分别是:

$$R_0 = a_0 + b_0 \ln \rho, \qquad \Phi_0 = c_0 + d_0 \phi.$$

# 轴对称情形下 $abla^2 arphi = 0$ 在柱坐标系中的通解:

• 若  $m \neq 0$ , 角函数  $\Phi(\phi)$  满邑的方程及其通解基:

$$\frac{d^2\Phi}{d\phi^2} + m^2 \Phi = 0, \qquad \rightsquigarrow \quad \Phi_m(\phi) = c_m \cos(m\phi) + d_m \sin(m\phi)$$

而径向方程化为:

$$\rho^2 \frac{d^2 R}{d\rho^2} + \rho \frac{dR}{d\rho} - m^2 R = 0.$$

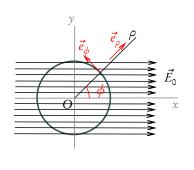
 $^{\prime\prime}$   $R=c
ho^{\gamma}$  作为试探解代入,可得  $\gamma=\pm m$ . 所以,径向静电势 R(
ho) 的通解基:

$$R_m(\rho) = a_m \rho^m + b_m \rho^{-m}$$

我们的结论是:若静电势的分布与场点的Z坐标无关(轴对称),则 Laplace 方程  $abla^2 arphi = 0$  在圆柱坐标系中的一般解为,

$$\varphi(\rho, \phi) = (a_0 + b_0 \ln \rho)(c_0 + d_0 \phi) + \sum_{m} (a_m \rho^m + b_m \rho^{-m}) \left[ c_m \cos(m\phi) + d_m \sin(m\phi) \right]$$

例: 半径为 a 的无限长导体圆柱置于均匀外电场  $\vec{E}_0$  中,该电场的场强矢量与圆柱轴线垂直. 设单位长度圆柱所带电荷为  $\lambda$ ,柱外是真空. 求柱外空间的静电势分布.



解: 如图示, 此问题中的电势仅 与 $\rho$ ,  $\phi$ 有买, 属于二维问题. 注 意到极角 $\phi$ 在 $0\sim2\pi$ 区间变化, 电势的单值性要求

$$\varphi(\rho, \ \phi) = \varphi(\rho, \ \phi + 2\pi)$$

意味着加必须为整数. 进一步, 若加=0, 还需令d<sub>0</sub>=0才能保证电势的单值性.

所以, 柱外空间静电势的一般解是:

$$\varphi = c' \ln \rho + \sum_{m=1}^{+\infty} \left( a_m \rho^m + \frac{b_m}{\rho^m} \right) \left[ c_m \cos(m\phi) + d_m \sin(m\phi) \right]$$

现在使用边界条件确定系数.

首先考虑  $ho 
ightarrow \infty$  时的边界条件, 若 ho 超于无穷大,带电导体图柱就表现为一根无限长的带电直线,于是,

$$\left| \vec{E} \right|_{
ho o \infty} pprox rac{\lambda}{2\pi\epsilon_0 \ 
ho} \vec{e}_{
ho} + E_0 \ \vec{e}_{
m x}$$

● 为了把此边界条件与上述静电势的通解比较,注意到在往坐标系中,

$$\nabla = \vec{e}_{\rho} \partial_{\rho} + \frac{\vec{e}_{\phi}}{\rho} \partial_{\phi} + \vec{e}_{z} \partial_{z}, \qquad \rightsquigarrow \quad \vec{e}_{\rho} = \nabla \rho, \quad \frac{\vec{e}_{\phi}}{\rho} = \nabla \phi.$$

从而:

$$\frac{\vec{e}_\rho}{\rho} = \frac{1}{\rho} \; \nabla \rho = \nabla (\ln \rho)$$

此外,按照柱坐标系与直角坐标系基矢之间的联系,

$$\vec{e}_{\rho} = \cos\phi \ \vec{e}_x + \sin\phi \ \vec{e}_y, \quad \vec{e}_{\phi} = \frac{\partial \vec{e}_{\rho}}{\partial \phi} = -\sin\phi \ \vec{e}_x + \cos\phi \ \vec{e}_y$$

我们有:

$$\vec{e}_x = \vec{e}_\rho \cos \phi - \vec{e}_\phi \sin \phi = \cos \phi \, \vec{e}_\rho - \rho \sin \phi \, \frac{e_\phi}{\rho}$$

$$= \cos \phi \, \nabla \rho - \rho \sin \phi \, \nabla \phi$$

$$= \cos \phi \, \nabla \rho + \rho \nabla (\cos \phi)$$

$$= \nabla (\rho \cos \phi)$$

所以,

$$\left. \vec{E} \, \right|_{
ho o \infty} pprox 
abla \left[ rac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \ln 
ho + E_0 
ho \cos \phi 
ight]$$

根据 $\vec{E}=ablaarphi$ 可知,静电势在ho趋于无穷远情形下需要满足的边界条件是:

$$\varphi \bigg|_{\rho \to \infty} \approx -\frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \ln \rho - E_0 \rho \cos \phi$$

比较知:

$$c' = -\frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0}, \quad a_m c_m = -E_0 \delta_{m1}, \quad a_m d_m = 0$$

所以, 球外空间静电势的表达或简化为:

$$\varphi(\rho, \phi) = -\frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \ln \rho - E_0 \rho \cos \phi + \sum_{m=1}^{+\infty} \frac{b_m}{\rho^m} [c_m \cos(m\phi) + d_m \sin(m\phi)]$$

在静电平衡状态下,导体建等势体.所以,

$$\varphi(\rho, \phi) \bigg|_{\alpha=a} = \Re \mathcal{L} \qquad \Leftrightarrow \quad b_m c_m = E_0 a^2 \delta_{m1}, \qquad b_m d_m = 0$$

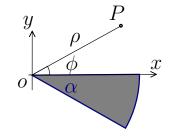
于星,存问题中静电势分布的最终表达或为:

$$\varphi(\rho, \phi) = -\frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \ln \rho - E_0 \rho \cos \phi + \frac{E_0 a^2}{\rho} \cos \phi$$

## 例题二:

例: 导体尖劈带电势 V,分析它的尖角附近的电场.采取用柱坐标系,取 2轴沿尖劈顶端垂直于纸面向外,非零电场存在的区域由极角 θ 界定为:

$$0 \le \theta \le 2\pi - \alpha$$



解: 根据对称性,静电势的分布不依赖于坐标 2,故  $\nabla^2 \varphi = 0$  在在坐标系中简化为:

$$\frac{1}{r}\partial_r(r\partial_r\varphi) + \frac{1}{r^2}\partial_\theta^2\varphi = 0$$

用分离变量法解之,其通解形或为:

$$\varphi(r,\theta) = (A_0 + B_0 \ln r)(C_0 + D_0 \theta) + \sum_{\nu \neq 0} \left( A_{\nu} r^{\nu} + \frac{B_{\nu}}{r^{\nu}} \right) \left[ C_{\nu} \cos(\nu \theta) + D_{\nu} \sin(\nu \theta) \right]$$

现在使用边界条件确定积分常数:

① 在实  $\theta = 0$  的 面 上 (即 示 意 图 上 的 x 轴),  $\varphi = V$ , 与 r 坐 标 无  $\chi$  . 由 对 和:

$$A_0C_0 = V$$
,  $B_0 = 0$ ,  $C_{\nu} = 0$   $(\forall \nu \neq 0)$ .

② 当  $r \rightarrow 0$  时静电势应该有限. 所以,

$$B_0 = B_{\nu} = 0 \quad (\forall \ \nu \neq 0).$$

• 在尖 $\theta=(2\pi-\alpha)$ 的面上, $\varphi=V$ ,与r坐标无关.所以,

$$D_0 = 0, \qquad \sin \nu (2\pi - \alpha) = 0$$

参数 D 因此不能随意取值,它的可能取值是:

$$\nu_n = \frac{n\pi}{2\pi - \alpha}, \quad (n = 1, 2, 3, \cdots)$$

存问题中物理空间静电势的分布可以写为:

$$\varphi(r,\theta) = V + \sum_{n=1}^{+\infty} A_n r^{\nu_n} \sin(\nu_n \theta),$$

$$\left[ 0 \le r < \infty, \quad 0 \le \theta \le 2\pi - \alpha \right]$$

武中,

$$\nu_n = \frac{n\pi}{2\pi - \alpha}, \quad (n = 1, 2, 3, \cdots)$$

系数  $A_n$  没有完全确定,是因为边界条件给的不完全.

#### 球坐标系中的分离变量法:

现在讨论球坐标系中用分离变量法求解 Laplace 方程的细节.

首先需要将 Laplace 方程  $abla^2 \varphi = 0$  在球坐标系中表达出来,因为,

$$abla arphi = ec{e}_r \partial_r arphi + rac{ec{e}_ heta}{r} \partial_ heta arphi + rac{ec{e}_\phi}{r \sin heta} \partial_\phi arphi$$

所以:

$$\begin{split} \nabla^2 \varphi &= \nabla \cdot \nabla \varphi \\ &= \nabla \cdot \left( \vec{e}_r \partial_r \varphi + \frac{\vec{e}_\theta}{r} \partial_\theta \varphi + \frac{\vec{e}_\phi}{r \sin \theta} \partial_\phi \varphi \right) \\ &= \nabla \cdot \left[ (r^2 \sin \theta \partial_r \varphi) \frac{\vec{e}_r}{r^2 \sin \theta} + (\sin \theta \partial_\theta \varphi) \frac{\vec{e}_\theta}{r \sin \theta} + \left( \frac{\partial_\phi \varphi}{\sin \theta} \right) \frac{\vec{e}_\phi}{r} \right] \\ &= \nabla (r^2 \sin \theta \partial_r \varphi) \cdot \frac{\vec{e}_r}{r^2 \sin \theta} + \nabla (\sin \theta \partial_\theta \varphi) \cdot \frac{\vec{e}_\theta}{r \sin \theta} \\ &+ \nabla \left( \frac{\partial_\phi \varphi}{\sin \theta} \right) \cdot \frac{\vec{e}_\phi}{r} \end{split}$$

这里我们使用了矢量分析公式,

$$\nabla \cdot (u\vec{A}) = \nabla u \cdot \vec{A} + u \nabla \cdot \vec{A}$$

以及球坐标系基矢满旦的无散性质:

$$\nabla \cdot \left(\frac{\vec{e}_r}{r^2 \sin \theta}\right) = \nabla \cdot \left(\frac{\vec{e}_\theta}{r \sin \theta}\right) = \nabla \cdot \frac{\vec{e}_\phi}{r} = 0$$

接下来继续化简  $abla^2 arphi$  的表达或. 前页最后一或的各项可以进一步改写为:

$$\nabla(r^{2} \sin \theta \partial_{r} \varphi) \cdot \frac{\vec{e}_{r}}{r^{2} \sin \theta} = \vec{e}_{r} \partial_{r} (r^{2} \sin \theta \partial_{r} \varphi) \cdot \frac{\vec{e}_{r}}{r^{2} \sin \theta} = \frac{1}{r^{2}} \partial_{r} (r^{2} \partial_{r} \varphi)$$

$$\nabla(\sin \theta \partial_{\theta} \varphi) \cdot \frac{\vec{e}_{\theta}}{r \sin \theta} = \frac{\vec{e}_{\theta}}{r} \partial_{\theta} (\sin \theta \partial_{\theta} \varphi) \cdot \frac{\vec{e}_{\theta}}{r \sin \theta} = \frac{1}{r^{2} \sin \theta} \partial_{\theta} (\sin \theta \partial_{\theta} \varphi)$$

$$\nabla\left(\frac{\partial_{\phi} \varphi}{\sin \theta}\right) \cdot \frac{\vec{e}_{\phi}}{r} = \frac{\vec{e}_{\phi}}{r \sin \theta} \partial_{\phi} \left(\frac{\partial_{\phi} \varphi}{\sin \theta}\right) \cdot \frac{\vec{e}_{\phi}}{r} = \frac{1}{r^{2} \sin^{2} \theta} \partial_{\phi}^{2} \varphi$$

将以上各项相加,即得到球坐标系中 $abla^2 arphi$ 的表达式:

$$\nabla^2\varphi = \frac{1}{r^2}\partial_r(r^2\partial_r\varphi) + \frac{1}{r^2\sin\theta}\partial_\theta(\sin\theta\partial_\theta\varphi) + \frac{1}{r^2\sin^2\theta}\partial_\phi^2\varphi$$

所以, Laplace 方程的球坐标形或为:

$$\frac{1}{r^2}\partial_r(r^2\partial_r\varphi) + \frac{1}{r^2\sin\theta}\partial_\theta(\sin\theta\partial_\theta\varphi) + \frac{1}{r^2\sin^2\theta}\partial_\phi^2\varphi = 0.$$

分离变量法的要点是设

$$\varphi(r,\theta,\phi) = R(r)\Theta(\theta)\Phi(\phi)$$

代入到  $\nabla^2 \varphi = 0$  中, 两端同乘  $r^2/R\Theta\Phi$ , 得:

$$-\frac{1}{R}\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}r}(r^2\frac{\mathrm{d}R}{\mathrm{d}r}) = \frac{1}{\Theta\sin\theta}\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}\theta}(\sin\theta\frac{\mathrm{d}\Theta}{\mathrm{d}\theta}) + \frac{1}{\Phi\sin^2\theta}\frac{\mathrm{d}^2\Phi}{\mathrm{d}\phi^2} = -n(n+1)$$

• 径向静电势 R(r) 满足知下方程:

$$r^{2}\frac{d^{2}R}{dr^{2}} + 2r\frac{dR}{dr} - n(n+1)R = 0$$

其通解为:

$$R(r) = A_n r^n + \frac{B_n}{r^{n+1}}$$

但参数 11 的取值至此并未确定.

• 角向函数  $\Theta(\theta)\Phi(\phi)$  服从知下方程:

$$\frac{1}{\Theta\sin\theta}\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}\theta}(\sin\theta\frac{\mathrm{d}\Theta}{\mathrm{d}\theta}) + \frac{1}{\Phi\sin^2\theta}\frac{\mathrm{d}^2\Phi}{\mathrm{d}\phi^2} = -n(n+1)$$

此玄两端乘以  $\sin^2\theta$  可得:

$$\frac{\sin \theta}{\Theta(\theta)} \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}\theta} (\sin \theta \frac{\mathrm{d}\Theta}{\mathrm{d}\theta}) + n(n+1) \sin^2 \theta = -\frac{1}{\Phi} \frac{\mathrm{d}^2 \Phi}{\mathrm{d}\phi^2} = m^2$$

• 所以,方位角静电势  $\Phi(\phi)$  满旦方程:

$$\frac{1}{\Phi}\frac{\mathrm{d}^2\Phi}{\mathrm{d}\phi^2} = -m^2$$

其通解为:

$$\Phi(\phi) = C_m \sin(m\phi) + D_m \cos(m\phi)$$

#### 参数加的取值:

因为 $\phi$ 与 $\phi$ + $2\pi$  在物理上不可区分,

$$\Phi(\phi) = \Phi(\phi + 2\pi)$$

所以参数 m 只能取整数,  $m=0,\pm 1,\pm 2,\cdots$ .

极角函数  $\Theta(\theta)$  满足所谓缔合勤让德 (Legendre) 方程,

$$\frac{\mathrm{d}^2\Theta}{\mathrm{d}\theta^2} + \frac{1}{\tan\theta}\frac{\mathrm{d}\Theta}{\mathrm{d}\theta} + \left[n(n+1) - \frac{m^2}{\sin^2\theta}\right]\Theta = 0$$

只有当儿为非负整数时才存在 $0 \le \theta \le \pi$ 全空间的有限解. 这样的解积为缔合勤让德多项式,记为:

$$\Theta(\theta) = P_n^m(\cos \theta), \quad (m = 0, \pm 1, \pm 2, \cdots, \pm n)$$

 $lackbox{1.5} P_n^0(\cos heta) = P_n(\cos heta)$  称为勤让德多项式, 其一般表达式是:

$$P_n(x) = \frac{1}{2^n n!} \frac{d^n}{dx^n} [(x^2 - 1)^n]$$

显然,

$$P_0(x) = 1$$

$$P_1(x) = \frac{1}{2^1 1!} \frac{d}{dx} (x^2 - 1) = x$$

Laplace 方程  $\nabla^2 \varphi = 0$  在球坐标中的通解为:

$$\varphi(r,\theta,\phi) = \sum_{n=0}^{\infty} \sum_{m=-n}^{n} \left[ a_{nm} r^n + b_{nm} \frac{1}{r^{n+1}} \right] P_n^m(\cos\theta) \cos(m\phi)$$
$$+ \sum_{n=0}^{\infty} \sum_{m=-n}^{n} \left[ c_{nm} r^n + d_{nm} \frac{1}{r^{n+1}} \right] P_n^m(\cos\theta) \sin(m\phi)$$

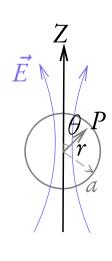
或中 $a_{nm}$ 、 $b_{nm}$ 、 $c_{nm}$ 、 $d_{nm}$  等为积分常数,需要由边界条件确定.

#### 特例:

● 若某具体问题中电场分布具有对称轴,取对称轴为极轴,则静电势  $\varphi$  不依赖于方位角  $\phi$ , 这种情形下 Laplace 方程通解的形式简化为:

$$\varphi(r,\theta) = \sum_{n=0}^{+\infty} \left( a_n r^n + \frac{b_n}{r^{n+1}} \right) P_n(\cos \theta)$$

## 例题:



例. 半径为a、电容率为 $\epsilon$ 的介质球置于均匀外电场 $\vec{E}_0$ 中,求电势分布.

解: 介质球的存在使得空间被划分为 0 ≤ r < a 的球内区域 (区域一) 与 r > a 的球外区域 (区域二). 两区域中均无自由电荷,因此电势都满足 Laplace 方程. 注意到体系具有的轴对称性,球内空间的电势分布应为:

$$\varphi_1 = \sum_{n=0}^{+\infty} \left( a_n r^n + \frac{b_n}{r^{n+1}} \right) P_n(\cos \theta)$$
$$= \sum_{n=0}^{+\infty} a_n r^n P_n(\cos \theta), \qquad (0 \le r < a)$$

最后一步源于 $r \rightarrow 0$ 处电势应为有限值的自然边界条件.

在球外空间, $a < r < \infty$ ,电势分布应为:

$$\varphi_2 = \sum_{n=0}^{+\infty} \left( c_n r^n + \frac{d_n}{r^{n+1}} \right) P_n(\cos \theta)$$

或中不应取所有的  $c_n$  系数为零.这是因为在无穷远处, $r \to \infty$ , $ec E \to ec E_0$ ,相应的电势表达或应该是:

$$\varphi_2|_{r\to\infty} \to -E_0 z = -E_0 r \cos\theta = -E_0 r P_1(\cos\theta)$$

这匹星题目里给定的买于电势的 Dirichlet 边界条件. 所以,

$$\varphi_2 = -E_0 r P_1(\cos \theta) + \sum_{n=0}^{+\infty} \frac{d_n}{r^{n+1}} P_n(\cos \theta)$$

r=a的球面基介质球与真空的分界面.在此几何面上,

$$\varphi_1|_{r=a} = \varphi_2|_{r=a}, \quad \epsilon \partial_r \varphi_1|_{r=a} = \epsilon_0 \partial_r \varphi_2|_{r=a}$$

即:

$$\sum_{n=0}^{\infty} a_n a^n P_n(\cos \theta) = -E_0 a P_1(\cos \theta) + \sum_{n=0}^{\infty} \frac{d_n}{a^{n+1}} P_n(\cos \theta)$$

$$\epsilon \sum_{n=0}^{\infty} n a_n a^{n-1} P_n(\cos \theta) = -\epsilon_0 E_0 P_1(\cos \theta) - \epsilon_0 \sum_{n=0}^{\infty} \frac{(n+1)d_n}{a^{n+2}} P_n(\cos \theta)$$

由于不同阶的勒让德多项或相互独立,以上两或对任意的 $\theta$ 值都成立就意味着:

$$a_n a^n = -E_0 a \delta_{n1} + \frac{d_n}{a^{n+1}}, \quad \epsilon_n a_n a^{n-1} = -\epsilon_0 E_0 \delta_{n1} - \epsilon_0 \frac{(n+1)d_n}{a^{n+2}}$$

求得:

$$a_1 = -\frac{3\epsilon_0 E_0}{2\epsilon_0 + \epsilon}, \quad d_1 = \frac{(\epsilon - \epsilon_0) E_0 a^3}{2\epsilon_0 + \epsilon}$$

而其余的系数盲为零.

因此存问题的解基:

$$\varphi_1 = -\frac{3\epsilon_0}{2\epsilon_0 + \epsilon} E_0 r \cos \theta, \quad (0 \le r < a)$$

$$\varphi_2 = -E_0 r \cos \theta + \frac{\epsilon - \epsilon_0}{2\epsilon_0 + \epsilon} \frac{E_0 a^3 \cos \theta}{r^2}, \quad (r > a)$$

即,

$$\varphi_1 = -\frac{3\epsilon_0}{2\epsilon_0 + \epsilon} \vec{E}_0 \cdot \vec{r}$$

$$\varphi_2 = -\vec{E}_0 \cdot \vec{r} + \frac{\epsilon - \epsilon_0}{2\epsilon_0 + \epsilon} \left(\frac{a}{r}\right)^3 \vec{E}_0 \cdot \vec{r}$$

介质球内的场强矢量为:

$$\begin{split} \vec{E}_1 &= -\nabla \varphi_1 \\ &= \frac{3\epsilon_0}{2\epsilon_0 + \epsilon} \nabla (\vec{E}_0 \cdot \vec{r}) \\ &= \frac{3\epsilon_0}{2\epsilon_0 + \epsilon} \vec{e}_i \partial_i (E_{0j} x_j) \\ &= \frac{3\epsilon_0}{2\epsilon_0 + \epsilon} \vec{e}_i E_{0j} \delta_{ij} = \frac{3\epsilon_0}{2\epsilon_0 + \epsilon} \vec{E}_0 < \vec{E}_0 \end{split}$$

所以球内电场较外电场为弱. 这是因为介质球极化后在上半球面产生了匹极化电荷,在下半球面产生了负极化电荷. 极化电荷在介质球内激发的电场与外场反向,使总电场减弱.

介质球的极化强度为:

$$\vec{P} = \chi_{\epsilon} \epsilon_0 \vec{E}_1$$

$$= (\epsilon - \epsilon_0) \vec{E}_1 = 3\epsilon_0 \left( \frac{\epsilon - \epsilon_0}{\epsilon + 2\epsilon_0} \right) \vec{E}_0$$

于星,介质球可以看做一个电偶极矩为:

$$\vec{p} = \frac{4\pi a^3}{3} \vec{P} = 4\pi \epsilon_0 a^3 \left(\frac{\epsilon - \epsilon_0}{\epsilon + 2\epsilon_0}\right) \vec{E}_0$$

的电偶极子. 此电偶极子在空间中激发的静电势为:

$$\varphi_{\rm dipole} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\vec{p} \cdot \vec{r}}{r^3} = \frac{\epsilon - \epsilon_0}{2\epsilon_0 + \epsilon} \left(\frac{a}{r}\right)^3 \vec{E}_0 \cdot \vec{r}$$

这匹是青面求出的介质球外部空间忌电势表达或中的第二项.

### 作业:

● 一个半径为 R的球面上的静电势为1:

$$V_0 = k \cos(3\theta)$$

此处b为一常参数. 诚计算球面内外空间的电势分布以及球面上的电荷面密度 $\sigma(\theta)$ .

- 介电常数为 € 的均匀介质球壳, 内外半径分别为 a 和 b, 把它置于均匀外电场 Eo 中, 试求:
  - (1). 球壳内的电场强度分布.
  - (2). 表面束缚电荷组成的电偶极矩矢量.
- 一个横截面半径为 R 的无限长圆柱体表面上分布有电荷面密度

$$\sigma(\phi) = a \sin(5\phi)$$

或中a为一常数.求出柱面内外空间中的静电势分布.

<sup>1</sup>上一版教案中此作业题的表述出现物理错误,感谢某同学指出. 现已改正.