

基于 Python 模拟的导体表面电荷平衡问题求解

刘元彻(21级物理学院1班) 施耀炜(21级少年班学院6班)2022年6月15日

摘要:求解静电平衡导体表面的电荷分布问题是电磁学中的经典问题。本文中介绍了一种通过 Python 模拟若干导体表面电荷在静电平衡的过程中的算法,然后将这类方法推广到所有参数曲面上,并给出了一些算例。其中一些经典的算例与解析求解所得的结果相比吻合地很好,同时各个模型所得的模拟解在文中提出的对正确性的垂 直性检验下表现良好,证明了提出的方案是可靠的。

1 问题简介

对于一般导体,想要求解稳定时的电荷分布,通常 采用的方法是对待求解区域归纳出边界条件后,利用 Possion 方程/Laplace 方程求解;然而考虑到这两个方 程是连续的二阶偏微分方程,直接解析求解往往非常困 难甚至不可进行;使用计算机直接求解或差分求解也非 常不易。对此,我们采用了模拟导体表面电荷弛豫过程 的方法,试图给出电荷在几乎稳定情形下的分布。

查阅往年电磁学小论文的内容可以得出,对类似的 导体平衡问题求解特别是计算机模拟方法在近几年成 为十分热点的话题。以下简单列举出几项:

- 2011. 曹原《静电平衡孤立导体电荷分布的探究-计 算机数值模拟方法》
- 2018. 何姗美《孤立导体表面电荷与曲率的关系》 [1]
- 2020. 彭浩然《基于计算机多体模拟的一般导体静 电平衡电荷分布求解》[2]

此外,国内对于这个导体表面电荷分布的讨论与研 究也从未停止。自上世纪以来,许多学者对此类问题进 行了研究,并给出了各种不同类型的结论。此处列举出 几个比较有意义的结论:

- 1984. 戴显熹,郑永令《孤立导体面电荷分布与高 斯曲率的关系》[3]:椭球类导体的面电荷分布只与 高斯曲率有关,而与平均曲率完全无关。对一般导 体,电荷分布与平均曲率、高斯曲率和导体形状都 有关
- 2003. 杨波《任意形状带电孤立导体表面电荷分布 定理》[4]:给出了任意恒正高斯曲率导体面的电

荷分布规律解析表达。但不适用于存在负高斯曲率的地方。

- 2003. 王秀娥《关于静电平衡导体表面电荷分布规 律的研究》[5]:即使是对称性较强的导体,其表面 电荷密度与曲率也不成严格正比
- 2014. 吴昊《静电平衡导体表面电荷分布的 MAT-LAB 模拟》[6]: MATLAB 解 Possion 方程,给出 了接地球壳的电荷分布

然而,以上方法中,鲜见对于一般导体的普适性结 论,即便是定性的结论也非常模糊。本文中所给出的方 法与彭浩然同学所使用的多体模拟方法有一定相似性, 但在底层原理和具体代码实现上有所不同,方法上有所 创新,最终同样给出了符合预期的结果。同时,本文所 给出的方法不限于曲面的高斯曲率正负,对各种曲面都 能够能够得到较好的模拟效果。

2 算法设计与理论分析

以下内容除特别标注外,均认为导体的几何构型可 以被描述为一个双参数曲面。使用如此的几何构型是为 了保证曲面不会出现不连续或奇异的性质,以使得求解 更加顺利。事实上,后续我们会用算例说明,对于任意 的参数曲面都可以采用本文所描述的方法进行求解。另 外,本题考虑的是经典的带电体系,不考虑任何相对论 效应。

2.1 处理思路

在一个几何性质较好的导体表面,电荷以面电荷密 度的形式连续分布;然而对于计算机模拟而言,连续分 布难以被模拟;于是自然的想法是利用若干带相同电量



的点电荷近似地模拟面电荷的分布——当点电荷足够制。 多时,分布越趋近于连续,模拟的误差也将越小。于是收敛问题转化为,如果导体表面的电荷是分立的,求导体表 法: 面电荷平衡的条件。

一个常用的想法是,利用导体平衡条件的定义,导体内部的电场强度处处为0,同时导体表面的电荷也达 到稳定分布,表面的切向电场也为0。但这样需要进行 大量的矢量计算,非常不易。

可行的方案是,利用导体表面电荷平衡时,同时满 足体系静电势能最小的原理,通过计算体系的势能改变 来确定体系在朝向/背离平衡态演化。

2.2 算法设计与优化

这是一个典型的求最值问题,这里我们采用经典模 拟退火算法求尽可能优的解,将算法叙述如下:

- 由于电荷量一定时,初始电荷分布不会影响静电 平衡的解,故首先在曲面上随机生成足够多的点 电荷
- 2. 设定初始温度 T₀, 计算点电荷体系的初始势能 E₀
- 在 t 时刻,对体系中的某个点电荷做一个随机扰 动试探,考察其势能变化量 ΔE
- 如果 ΔE < 0,势能减小,则无条件接受这个扰动。如果 ΔE > 0,则以 P = exp ΔE/kT 的概率接受这个扰动。其中 k 是玻尔兹曼常数。
- 5. 计算体系的新势能 E_t 。然后进行降温 $T \to T_{t+1} = \eta T_t$ 。 $\eta \theta H = \uparrow \uparrow f$ 0.8 1 的经验参数,用来 控制降温速度,一般在模拟中不断调整以取得较 好效果。
- 从第3步开始循环。直到温度低于某个值,结束 循环。以此时的体系势能作为势能最值的解。

这个算法的时间复杂度主要体现在势能计算中。如果设 点电荷数目为 N,则程序的时间复杂度为 $\Theta(tN^2)$,其 中 t 是模拟退火的运行次数。

但仔细思考,这个算法还有一定的优化空间。模拟 退火算法中,引入接受概率的主要目的是为了防止体系 陷入局部极值而无法达到全局最值;但如果能保证该体 系只有一个极值/最值解,则可以放弃这种概率接受机 制。另外,经历某个特定的时间不一定能够使得最值解 收敛地比较好。为了解决这个问题,我们设计出如下算 法:

- 1. 在曲面上随机生成足够多的点电荷
- 2. 计算点电荷体系的初始势能 E₀
- 3. 在 t 时刻,对体系中所有点电荷依次做一个随机 扰动试探,考察其势能变化量 ΔE
- 4. 如果 $\Delta E < 0$,势能减小,则接受这个扰动。如果 $\Delta E > 0$,则放弃这个扰动
- 5. 计算体系的新势能 E_t。
- 6. 从第 3 步开始循环。如果某一轮计算中,
 |ΔE/E| < η,则可以认为这个解几乎收敛到最优解,中止计算。

在这个算法中,如果只扰动一个电荷,只需要计算一 个电荷对其他所有电荷的势能该变量,时间复杂度是 $\Theta(N)$ 。对一整轮循环,最后只需要计算一次体系总势 能来修正势能值,所以一轮的时间复杂度也是 $\Theta(N^2)$, 比之前的扰动算法降低一个数量级。

对于 η , 在具体计算中, 我们将除距离外所有的常数设为 1 (这不会影响电势能大小的比较)。最终根据实验, 取 $\eta = 10^{-5}$ 即可达到很好的收敛效果。

2.3 具体实现

算法中实现了一个电荷类 Charge[7]:

- 成员 charge, x, y, z 分别表示该电荷的电荷量大小 和坐标。
- 方法 columb(self,other) 接受另一个电荷,返回他 们之间的库伦势能。

同时实现了一个导体类 Conductor:

- 成员 charges 是一个数组,包含了该导体上所含的 所有待模拟的电荷。
- 方法 potential(self) 可以返回当前的势能。
- 方法 simulation(self) 可以进行一轮模拟计算,并 将优化后的势能返回。



以双参数曲面为例。在程序开始的时候,首先以两 个参数为随机变量,随机生成 N 个点电荷的位置,并 将他们的电荷量均赋为 1。这样做的目的是使得所有电 荷平权,避免因为电荷大小不同造成电荷局部分布差异 较大。随后首先调用 Conductor.potential()方法计算出 初始势能 E₀,再反复调用 Conductor.simulation()方法 计算对所有点和进行一轮微扰后的势能。按照算法设计 中给定的流程工作,直到近似收敛。最后利用 Python 中的 Matplotlib 软件包,在空间中绘制出电荷分布的 散点图。

2.4 算法可行性证明

2.4.1 平衡导体势能最小的证明

对于静电场,首先具有如下唯一性定理:

定理 2.4.1 (唯一性定理). 若给定第一类边界条件, 即电荷密度 ρ 在所研究区域 V 的边界 ∂V 上的取值, 则满足 Possion 方程的静电场解是唯一的。

为了证明算法的可行性,首先给出如下定理 [8]:

定理 2.4.2 (导体平衡时电势能最小). 静电平衡的 电荷体系,满足其电势能取极值。更精确地,取最小值。

证明.考虑真空中一区域*V*,导体所在区域为*V*₁,点电荷单独存在时在此处建立的电场的失量和。 给定其第一类边界条件。其总电场能为

$$\varepsilon = \iiint_V \frac{1}{2} (\nabla \varphi)^2 \mathrm{d}V \tag{1}$$

如果考虑这个体系带电,则应该修正其总能量为:

$$\varepsilon = \iiint_{V} [\frac{1}{2} (\nabla \varphi)^{2} - \rho \varphi] \mathrm{d}V$$
 (2)

这电场能也正是电场的作用量。考虑到导体带来的约束 条件:

$$\iiint_{V_1} \rho \mathrm{d}V = q \ \rho_{_{V-V_1}} = 0 \tag{3}$$

将作用量修正为:

$$S = \iiint_{V} [\frac{1}{2} (\nabla \varphi)^{2} - \rho \varphi] \mathrm{d}V + \lambda (\iiint_{V_{1}} \rho \mathrm{d}V - q) \quad (4)$$

考虑最小作用量原理,对其变分,并考虑到 $\delta \varphi$ 和 $\delta \rho$ 是 独立的:

$$-\iiint_{V} (\nabla^{2}\varphi + \rho)\delta\varphi \mathrm{d}V + \iiint_{V_{1}} (-\varphi + \lambda)\delta\rho \mathrm{d}V = 0$$
(5)

即得到:

$$\begin{cases} \nabla^2 \varphi = -\rho \\ \varphi = \lambda \\ \iiint_{V_1} \rho \mathrm{d}V = q \end{cases}$$
(6)

以上三式分别给出了泊松方程及其边界条件。由于 以上步骤是可逆的,所以体系静电平衡与电场能量取极 小值是等价的。

特别地,由于唯一性定理保证泊松方程在以上边界 条件下有唯一解,故这个能量极小值一定是最小值。□

由上,我们就可以保证改良后算法的正确性和收敛 性——最终给出的解一定是非常趋近于平衡状态的。

2.4.2 局部负电荷的规避

对于一些形状比较一般的导体,或者外部有像电荷 的体系,很难保证导体上每一处的电荷密度都是正的。 如果有相反电性的电荷,将会给模拟计算带来麻烦。 为了解决这个问题,我们首先给出如下定理:

定理 2.4.3 (叠加原理). 多个相对静止的点电荷组成的体系在某处建立的电场,等于这一体系内的每一个点电荷单独存在时在此处建立的电场的矢量和。

由此可以给出自然的推论:

推论 2.4.4 (分治法). 对于一个静电体系,可将其 分解为两个(或多个)边界条件与原体系完全相同的体 系,使得这两个(或多个)体系的电荷密度分布之和等 于原体系。那么,这两个(或多个体系)任意处的电场 强度矢量与原体系完全一致。

证明.对静电体系的电荷进行一定的划分,对每个 划分出的部分运用叠加原理即可。□

结合定理 2.4.1 (唯一性定理),不难归纳出如下的 方法:考虑通过叠加原理。若想要求取球体表面总电荷 为 q 的情形,则可通过分别求解总电荷分别为 Q,Q+q 是 两个体系(Q 非常大,以致于可以保证 Q,Q+q 两个体 系中各处的电荷密度均为正),将两个求解的体系得出 0 的电荷密度作差,即得到待求的电荷量为 q 的体系。静 电场唯一性定理保证,这个解与原待求体系完全等效, (5) 且是唯一的。



2.5 正确性检验

正确性检验需要使用如下性质定理:

定理 2.5.1 (静电平衡导体表面等势). 静电平衡导体表面等势。

这一性质有一个自然的推论:

推论 2.5.2. 在静电平衡导体外表面取一个无穷小面元,该面元的无穷小领域内,电场强度矢量与该面元法向量平行。换言之,电场强度矢量没有沿着表面的分量。

于是我们可以给出如下的验证方法(垂直性检验方法):在导体面外侧非常临近处随机取若干个点,分别算 出这些点处的单位法向量和单位电场强度矢量,并做点 积。考虑到模拟结果是一个近似稳定解,点积结果的平 均值只要离1足够接近,即可认为求得的解是合理的。

3 算例和检验

3.1 球面



图 3.1.1: 球面初始电荷分布



图 3.1.2: 球面近似静电平衡电荷分布

这是一个参数式为:

$$\begin{cases} x = \cos u \cos v \\ y = \cos u \sin v \\ z = \sin u \end{cases}$$
(7)

的参数曲面。一个经典的结论是,孤立导体球面上的电 荷密度是处处均匀的。从图上也可定性地看出,几乎处 处都分布着密集程度相同的电荷。

对这个计算结果进行垂直性检验(随机选取 100 个 点),得到的结果是 $r \approx 0.987$ 。可以认为垂直性检验的 结果非常好,也就是说模拟给出的解已经非常接近于真 实的电荷分布结果了。

3.2 球面 + 外部电荷

事实上,这个方法不仅可以用来求解孤立导体,还 可以引入外部电荷,用来代替电像法求解问题。现在我 们在 (3,0,0) 点放置一个电荷,其电荷总量是球面总电 量的-3 倍:





图 3.2.1: 球面近似静电平衡电荷分布

将此图片与各教材中给出的同一问题图片相对比, 容易发现在定性上图像十分相似。这确实满足靠近外电 荷处密集、远离外电荷处稀疏的结论。对该图做垂直性 检验(注意,本问题中进行垂直性检验的区域是球面外, 所以必须考虑外源电荷的电场),得到 *r* ≈ 0.973,仍然 是非常优秀的结果。



图 3.3.2: 椭球面近似静电平衡电荷分布

事实上,这是一个参数式为:



图 3.3.1: 椭球面初始电荷分布

 $\begin{cases} x = \cos u \cos v \\ y = 0.5 \cos u \sin v \\ z = 0.3 \sin u \end{cases}$ (8)

的参数曲面。图 3.3 是这个椭球表面上初始随机生成的 电荷分布,可以看出均匀度较好。图 3.3.2 则是在程序 给出收敛提示后绘制出的电荷分布图象。从图中首先能 够定性地看出,平衡时椭球面上的电荷分布大体呈现出 "曲率较大处电荷密集,曲率较小处电荷分散"的特点, 这与我们通常的认知是一致的。

进一步,我们对这个求解出的电荷分布进行垂直性 检验(随机选取100个点)得到*r*≈0.966。这个值也 很趋近于1,说明模拟求解的结果也很让人满意。



环面 $\mathbf{3.4}$



图 3.4.1: 环面初始电荷分布



图 3.4.2: 环面近似静电平衡电荷分布

事实上,这是一个参数式为:

$$\begin{cases} x = (1 + 0.2 \cos u) \cos v \\ y = (1 + 0.2 \cos u) \sin v \\ z = 0.2 \sin u \end{cases}$$
(9)

的参数曲面。这个曲面与椭球面不同,因为对于椭球面, 其上的高斯曲率处处为正。然而一个环面较外侧的部分 具有正的高斯曲率, 而较内部的面具有负的高斯曲率。 从图中可以看出,近似平衡时电荷在外部分布较为密集, 内部则较为稀疏。同样满足电荷密度与高斯曲率的正相 关关系。

3.5Mobius 帯



图 3.5.1: Mobius 带初始电荷分布



图 3.5.2: Mobius 带近似静电平衡电荷分布

事实上,这是一个参数式为:

$$\begin{cases} x = (2 + u\cos\frac{v}{2})\cos v \\ y = (2 + u\cos\frac{v}{2})\sin v \\ z = u\sin\frac{v}{2} \\ 0 \le u \le 1 \end{cases}$$
(10)

的参数曲面。与前面的两个算例不同, Mobius 带是一个 不可定向曲面。通常我们归纳导体电荷分布规律时,总 是说电荷分布在外表面;但 Mobius 带不可定向,没有 内外。于是可以看到在 Mobius 带上电荷绕着一整个曲 环面的垂直性检验结果是 r ≈ 0.982,结果非常好。面均有分布。其中,沿着环带的中轴线来看,电荷分布



相对中轴线大致对称分布;而越趋近于带的边缘,越能 观察到电荷的堆积。这也符合通常所说的"尖端放电" 的常识——尖端正是高斯曲率的绝对值较大处。而边缘 的高斯曲率非常大,因而有电荷的堆积是预料之内的。

Mobius 带的垂直性检验结果为 r ≈ 0.935。这个结 果相比于前几个模型稍差,但仍然在可接受范围内。分 析原因,可能是因为 Mobius 带存在"边沿"。边沿区域 是一维的线状电荷分布,在这附近取点可能会出现所取 的监测点不在边沿的法向上,这会使得垂直性检验结果 受影响。但这是垂直性检验的方法问题,实际上我们求 出的模拟结果还是非常接近准确解的。

3.6 星形面



图 3.6.1: 星形面初始电荷分布



图 3.6.2: 星形面近似静电平衡电荷分布

事实上,这是一个参数式为:

$$\begin{cases} x = (\cos u \cos v)^3 \\ y = (\cos u \sin v)^3 \\ z = (\sin u)^3 \end{cases}$$
(11)

的参数曲面。星形面比前几个曲面特性更为鲜明——他 具有突出的尖角和棱边,而其他的面较为光滑。可以看 到最终模拟出的电荷分布满足在棱边处电荷集中,尤其 是六个尖角处有非常多的电荷堆积,满足"尖端放电" 的模型。而外部下凹的面上电荷分布较为稀疏,特别是 每一个面中心区域,高斯曲率最小,电荷分布也最稀疏。

另外, 星形面的垂直检验结果为 $r \approx 0.857$, 相比于前几个模型, 星形面的垂直性检验结果确实比较差。但当我们限制了监测点范围在曲面区域时, 垂直性检查结果立即变为 $r' \approx 0.962$ 。这就表明, 解仍然是基本正确的, 但垂直性检验方法运用在带有边沿和棱角的图形时可能会出现一些问题。

3.7 无底双锥面









图 3.7.2: 无底双锥面近似静电平衡电荷分布

事实上,这是一个参数式为:

$$\begin{cases} x = u \cos v \\ y = u \sin v \\ z = u \\ -2 \le u \le 2 \end{cases}$$
(12)

的曲面,并且我们没有给这个曲面加底。从图中可以显 著地看出,电荷分布主要集中在底端。这个模型中各处 的高斯曲率均为0(因为沿着锥母线方向有一个主曲率 为0),然而电荷分布依然有所不同,因而我们可以知 道,电荷分布确实不仅仅与高斯曲率有关。另外,靠近 中心部分电荷很少,这可以与教材中"双球电容器"的 例子进行对应。事实上在双球接触点附近,电荷也比较 稀疏,和本算例的结论是相似的。

对这个算例进行垂直性检验得到的初始结果是 $r \approx$ 0.916。这本身可以证明给出的解已经比较接近真实解了,但仔细检查发现,有一些点处甚至给出了负的结果。 在剔除这些点后,重新得到了 $r' \approx 0.977$,说明解的准确程度比较令人满意。

4 问题分析

4.1 垂直性检验在边、角处的问题

垂直性检验方法在大部分时候可以胜任解的检查 工作,然而在遇到边沿和棱角时计算结果会出现困难。 经过分析,认为可能的原因如下: 选取监测点的时候,通常采取的方法是:先找到表 面上一个点,然后进行微小的沿法向位移找到其临近的 一个点。然而这种方法在遇到棱边时,移动的方向并不 垂直于边而是垂直于某个面。而这个点附近的场强并不 一定沿着这个方向。

然而实际上的导体,不可能存在完全无厚度的边。 计算过程中,我们的参数曲面给出的边沿都是没有厚度 的(比如 Mobius 带的边沿,星形面的棱边和尖角)。然 而这些棱边有厚度时,其法向应该垂直于厚度面;然而 以本方法求出的法向量是沿着交于这边沿的两个面中 的某一个面,故而求解效果较差。

同理,在双锥面的算例中,几个出现监测异常的点 都比较靠近几何中心,在这附近计算法向量同样会遇到 上述问题,因而我们舍弃了这几个点。

4.2 算法效率问题

理论上,对所有 N 个电荷每进行一轮试探性移动,时间复杂度应该是 $\Theta(N^2)$ 。然而,由于 Python 在进行上述计算中,大量使用了精确度较高的浮点数运算,所以实际工作中对于 N = 1000 的体系,每进行一轮循环大约要使用 10s 左右。对于本题中所使用的模型,使用作者的个人计算机大约需要使用 5-6 小时左右可以完成一个模型的计算。

笔者曾经尝试使用 C++ 等其他语言对程序进行优 化,但其他语言并不具备 Python 的高精度浮点计算功 能,使得在计算过程中很容易出现电荷距离过近而无法 计算势能或造成极大的舍入误差。考虑到 5-6 小时的计 算中只需要使用 CPU 的单个核心,并不影响其他程序 的正常使用,于是最终使用了 Python 进行模拟处理。

事实上也可以通过多线程方法,对多个电荷的移动 进行并行计算,但这种方法会造成编程复杂度增加,也 不利于计算机同时进行其他工作,故并未采用。

5 结论

本文给出了一种利用 Python 多体模拟求解静电平 衡导体表面电荷分布的方法,通过理论推导验明了算法 正确性,并借助几个经典算例与解析求解间的比照,以 及对所有算例使用的垂直性检验方法,证明了模拟方法 给出的解与真实解之间差距非常小,在实际运用中可以



忽略不计。

同时,本文中算例研究的结果比较支持戴显熹和郑 永令给出的结果,即对一般导体,电荷分布与平均曲率、 高斯曲率和导体形状都有关,难以直接给出普适的解析 表达式。

6 致谢

其次要感谢物理学院的卢纪宇学长、段文皓学长和 思考静电平衡这样一个看起来平凡的问 朱嘉玮学长。三位学长在选题阶段为我们提供了指点和 学探究的兴趣落实到这样一个课题上。

帮助,让我们最终敲定这个题目。没有他们的启迪,我 们可能未必能够寻找到这样的课题,呈现出今天这样的 文章。

另外,特别感谢北京大学 2022 级的邢昊天同学。在 我们的方法遇到理论上的困难时,他给予了我们重要的 指点,使得我们能够顺利完成理论部分。

最后,感谢教授我们电磁学 A 课程的秦敢老师。秦 老师在课堂上透彻的讲解、启迪性的发问使得我们深入 思考静电平衡这样一个看起来平凡的问题,从而将对科 学探究的兴趣落实到这样一个课题上。

参考文献

- [1] 何姗美. 孤立导体表面电荷与曲率的关系. 2018 年春季全校《电磁学》小论文竞赛获奖作品, pages 1-15, 2018.
- [2] 彭浩然. 基于计算机多体模拟的一般导体静电平衡电荷分布求解. 2020 年春季全校《电磁学》小论文竞赛获 奖作品, pages 1-21, 2020.
- [3] 戴显熹 and 郑永令. 孤立导体面电荷分布与高斯曲率的关系. 复旦学报: 自然科学版, (3):12, 1984.
- [4] 杨波. 任意形状带电孤立导体表面电荷分布定理. 山东理エ大学学报 (自然科学版), (05):57-60, 2003.
- [5] 王秀娥. 关于静电平衡导体表面电荷分布规律的研究. 北京工商大学学报 (自然科学版), 21(3):59-60, 2003.
- [6] 吴昊, 吴方平, and 韩仙华. 静电平衡导体表面电荷分布的 matlab 模拟. 物理通报, (3):2, 2014.
- [7] 罗奇鸣. Python 科学计算基础. 课程讲义, 2022.
- [8] 高鹤宇. 场的最小作用量原理. In 叶邦角, editor, 电磁学研讨课, 2022.