



电动力学 第四章

谐振腔与等离子体

谐振腔与波导管——有限空间中的电磁波传播

被（理想）导体面限制在有限空间中传播的电磁波

出发点:

Helmholtz方程

$$\nabla^2 \vec{E}(\vec{x}) + k^2 \vec{E}(\vec{x}) = 0$$

$$\text{其中 } k = \omega \sqrt{\mu_0 \epsilon_0} = \omega / c$$

$$\text{约束条件 } \nabla \cdot \vec{E}(\vec{x}) = 0$$



边界条件

$$\vec{B}(\vec{x}) = -\frac{i}{\omega} \nabla \times \vec{E}(\vec{x})$$

(一) 理想导体的边界条件

对定态波: $\vec{B}(\vec{x}, t) = \vec{B}(\vec{x})e^{-i\omega t}$

$$\vec{E}(\vec{x}, t) = \vec{E}(\vec{x})e^{-i\omega t}$$

只需考虑两边界条件:

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

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



$$\vec{n} \times \vec{E} = 0$$

$$\vec{n} \times \vec{H} = \vec{\alpha}_f$$

电场只有法向分量!

导体内部 $\vec{E} = 0$ $\vec{H} = 0$

(二) 谐振腔

考虑长方型 $L_1 \times L_2 \times L_3$ 理想导体盒子中传播的电磁波

$$\vec{E} = E_x \vec{e}_x + E_y \vec{e}_y + E_z \vec{e}_z$$

$$u = E_i \quad (i = x, y, z)$$

电场的每一个分量都会振荡

$$u = u(x, y, z)e^{i\omega t} \quad \text{其中 } \omega = kc$$

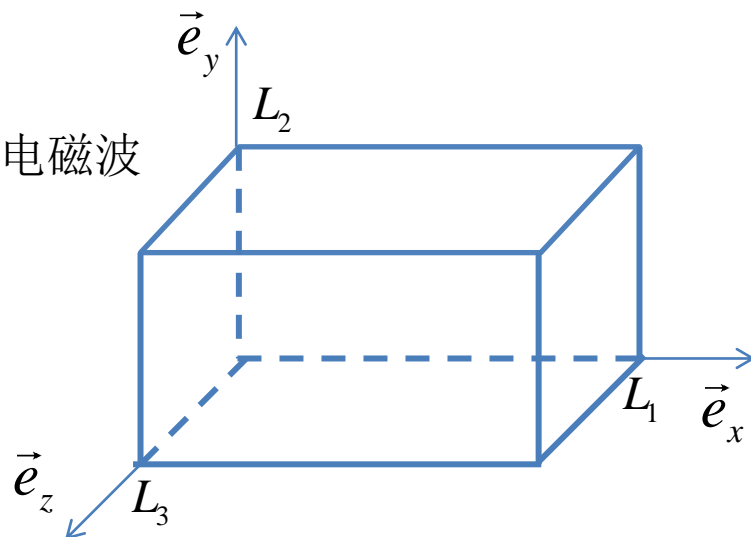
电场的每一个分量都满足Helmholtz方程：

$$\nabla^2 u(x, y, z) + k^2 u(x, y, z) = 0$$

把波矢分解为： $\vec{k} = k_x \vec{e}_x + k_y \vec{e}_y + k_z \vec{e}_z$ 即： $k^2 = k_x^2 + k_y^2 + k_z^2$

令： $u(x, y, z) = X(x)Y(y)Z(z)$

分离变量法



$$\frac{d^2 X}{dx^2} + k_x^2 X = 0$$



$$C_1 \cos k_x x + D_1 \sin k_x x$$

$$\frac{d^2 Y}{dy^2} + k_y^2 Y = 0$$



$$C_2 \cos k_y y + D_2 \sin k_y y$$

$$\frac{d^2 Z}{dz^2} + k_z^2 Z = 0$$



$$C_3 \cos k_z z + D_3 \sin k_z z$$

$$u(x, y, z) = (C_1 \cos k_x x + D_1 \sin k_x x)(C_2 \cos k_y y + D_2 \sin k_y y)(C_3 \cos k_z z + D_3 \sin k_z z)$$

当中的六个常数 C_i 和 D_i 就要由约束条件和边界条件来决定

以 $u = E_x$ 为例:

切向边界条件 $\vec{n} \times \vec{E} = 0 \quad (\vec{E}_\tau = 0)$

相当于:

$$E_x(y=0, z=0) = 0$$

$$C_2 = 0 \quad C_3 = 0$$

$$E_x(y=L_2, z=L_3) = 0$$

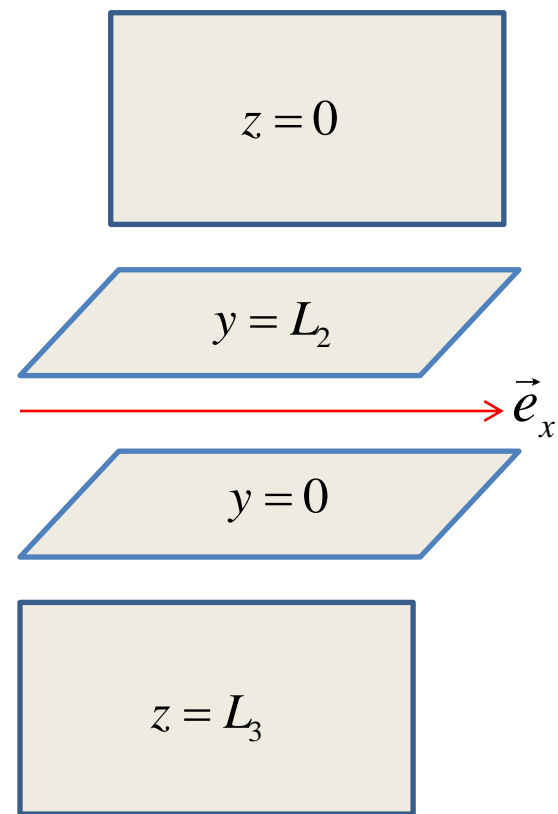
$$\sin k_y L_2 = 0$$

$$\sin k_z L_3 = 0$$

$$k_y L_2 = n\pi$$

$$k_z L_3 = p\pi$$

n, p 为整数



$$u(x, y, z) = (C_1 \cos k_x x + D_1 \sin k_x x) (\cancel{C_2 \cos k_y y} + D_2 \sin k_y y) (\cancel{C_3 \cos k_z z} + D_3 \sin k_z z)$$

$$E_x = (C_1 \cos k_x x + D_1 \sin k_x x) \sin k_y y \sin k_z z \cdot e^{-i\omega t}$$

约束条件 $\nabla \cdot \vec{E} = \frac{\partial E_x}{\partial x} + \frac{\partial E_y}{\partial y} + \frac{\partial E_z}{\partial z} = 0$

在 $x=0$ 和 $x=L_1$ 面上, 已经有 $E_y=0$, $E_z=0$

相当于: $\left. \frac{\partial E_x}{\partial x} \right|_{x=0} = 0$ $\left. \frac{\partial E_x}{\partial x} \right|_{x=L_1} = 0$



$$D_1 = 0$$



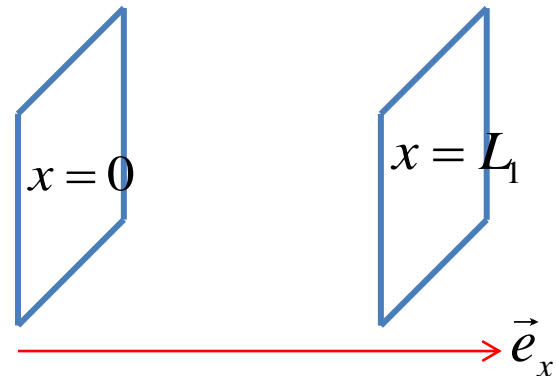
$$\sin k_x L_1 = 0$$



$$k_x L_1 = m\pi$$



$$k_x = \frac{m\pi}{L_1}$$



总结:

$$E_x = A_1 \cos k_x x \sin k_y y \sin k_z z \cdot e^{-i\omega t}$$

同理:

$$E_y = A_2 \sin k_x x \cos k_y y \sin k_z z \cdot e^{-i\omega t}$$

$$E_z = A_3 \sin k_x x \sin k_y y \cos k_z z \cdot e^{-i\omega t}$$

不再是横波,
三个方向都有

驻波!

波矢要满足： $k_x = \frac{m\pi}{L_1} \quad k_y = \frac{n\pi}{L_2} \quad k_z = \frac{p\pi}{L_3} \quad (m, n, p = 0, \pm 1, \pm 2, \dots)$

选定了某一组 (m, n, p) ，称为选定了一种电磁场的振荡模式

本征频率： $\omega_{m,n,p} = kc = c\sqrt{k_x^2 + k_y^2 + k_z^2} = c\sqrt{\left(\frac{m\pi}{L_1}\right)^2 + \left(\frac{n\pi}{L_2}\right)^2 + \left(\frac{p\pi}{L_3}\right)^2}$

(m, n, p) 不能有两个同时为零（否则会导致三个同时为零）

假设 $L_1 > L_2 > L_3$ ，则最低频率为： $\omega_{1,1,0} = c\sqrt{\left(\frac{\pi}{L_1}\right)^2 + \left(\frac{\pi}{L_2}\right)^2}$

约束条件 $\nabla \cdot \vec{E} = \frac{\partial E_x}{\partial x} + \frac{\partial E_y}{\partial y} + \frac{\partial E_z}{\partial z} = 0 \quad \longrightarrow \quad A_1 k_x + A_2 k_y + A_3 k_z = 0$

电场三分量的振幅 A_1 、 A_2 、 A_3 当中只有两个是独立的

磁场: $\vec{B} = \frac{i}{\omega} \nabla \times \vec{E}$

$$B_x = \frac{i}{\omega} \left(\frac{\partial E_z}{\partial y} - \frac{\partial E_y}{\partial z} \right) = \frac{i}{\omega} (A_3 k_y - A_2 k_z) \sin k_x x \cos k_y y \cos k_z z \cdot e^{-i\omega t}$$

$$B_y = \frac{i}{\omega} \left(\frac{\partial E_x}{\partial z} - \frac{\partial E_z}{\partial x} \right) = \frac{i}{\omega} (A_1 k_z - A_3 k_x) \cos k_x x \sin k_y y \cos k_z z \cdot e^{-i\omega t}$$

$$B_z = \frac{i}{\omega} \left(\frac{\partial E_y}{\partial x} - \frac{\partial E_x}{\partial y} \right) = \frac{i}{\omega} (A_2 k_x - A_1 k_y) \cos k_x x \cos k_y y \sin k_z z \cdot e^{-i\omega t}$$

腔内电场能量密度平均值为:

$$\langle w_e \rangle = \frac{\epsilon_0}{4} \text{Re} \left(\left| \vec{E}_x \right|^2 + \left| \vec{E}_y \right|^2 + \left| \vec{E}_z \right|^2 \right)$$

$$= \frac{\epsilon_0}{4} \left[A_1^2 \cos^2 k_x x \sin^2 k_y y \sin^2 k_z z + A_2^2 \sin^2 k_x x \cos^2 k_y y \sin^2 k_z z + A_3^2 \sin^2 k_x x \sin^2 k_y y \cos^2 k_z z \right]$$

(三) 波导

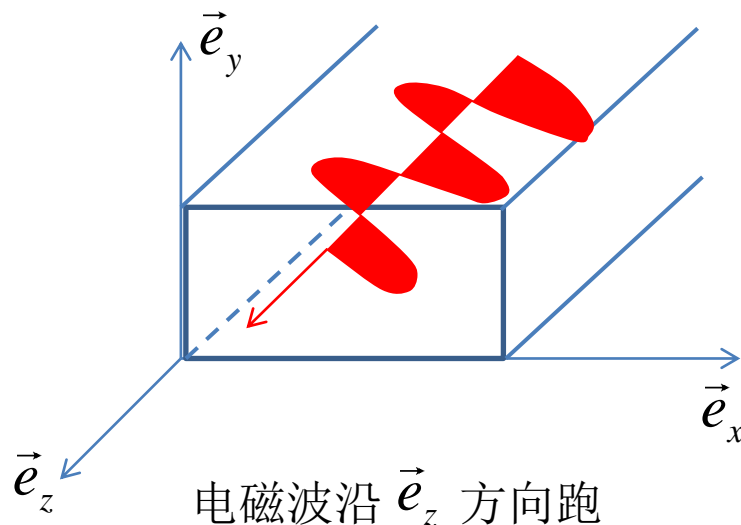
与谐振腔的情况相比，微分方程和约束条件不变，相差的只是边界条件稍有不同，但方程的解的意义就有很大的区别了

出发点仍然不变

$$\nabla^2 \vec{E}(\vec{x}) + k^2 \vec{E}(\vec{x}) = 0$$

$$\text{其中 } k = \omega \sqrt{\mu_0 \epsilon_0} = \omega / c$$

$$\text{约束条件 } \nabla \cdot \vec{E}(\vec{x}) = 0$$



$$\text{把波矢分解为: } \vec{k} = k_x \vec{e}_x + k_y \vec{e}_y + k_z \vec{e}_z \quad \text{即: } k^2 = k_x^2 + k_y^2 + k_z^2$$

$$\text{电场分解为: } \vec{E} = E_x \vec{e}_x + E_y \vec{e}_y + E_z \vec{e}_z$$

$$\text{令: } u = E_i \quad (i = x, y, z) \quad \nabla^2 u + k^2 u = 0$$

$$\text{电磁波有行波解: } u = u(x, y, z) = u(x, y) e^{i(k_z z - \omega t)} \quad \text{其中 } \omega = kc$$

$$-k_x^2 u + \frac{\partial^2 u}{\partial y^2} + \frac{\partial^2 u}{\partial z^2} + (k_x^2 + k_y^2 + k_z^2) u = 0$$

$$\frac{\partial^2 u}{\partial y^2} + \frac{\partial^2 u}{\partial z^2} + (k_y^2 + k_z^2)u = 0$$

令：

$$u(x, y) = X(x)Y(y)$$

分离变量法

$$\frac{d^2 X}{dx^2} + k_x^2 X = 0$$

$$\frac{d^2 Y}{dy^2} + k_y^2 Y = 0$$

$$u(t, x, y, z) = (C_1 \cos k_x x + D_1 \sin k_x x)(C_2 \cos k_y y + D_2 \sin k_y y)e^{i(k_z z - \omega t)}$$

当中的四个常数 C_i 和 D_i 就要由约束条件和边界条件来决定

约束条件和边界条件:

(i) 对 $x=0$ 面和 $x=L_1$ 面:

$$\vec{n} \times \vec{E} = 0 \quad \longrightarrow \quad E_y = 0 \quad E_z = 0$$

$$\nabla \cdot \vec{E} = 0 \quad \longrightarrow \quad \frac{\partial E_x}{\partial x} = 0$$

(ii) 对 $y=0$ 面和 $y=L_2$ 面:

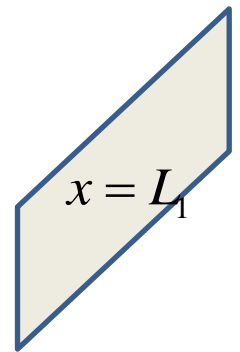
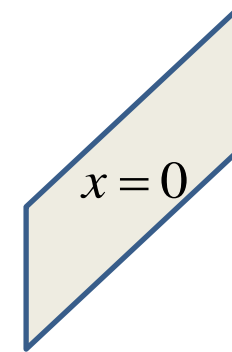
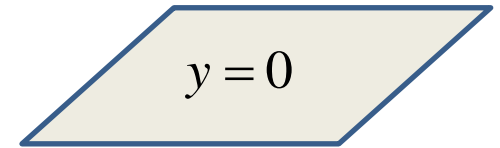
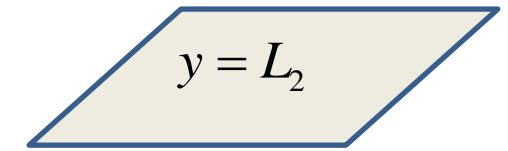
$$E_x = E_z = 0 \quad \frac{\partial E_y}{\partial y} = 0$$

解出:

$$E_x = A_1 \cos k_x x \sin k_y y \cdot e^{i(k_z z - \omega t)}$$

$$E_y = A_2 \sin k_x x \cos k_y y \cdot e^{i(k_z z - \omega t)}$$

$$E_z = A_3 \sin k_x x \sin k_y y \cdot e^{i(k_z z - \omega t)}$$



不再是横波，
三个方向都有

电磁波不再是横波！

磁场: $\vec{B} = \frac{i}{\omega} \nabla \times \vec{E}$

$$B_x = \frac{i}{\omega} \left(\frac{\partial E_z}{\partial y} - \frac{\partial E_y}{\partial z} \right) = \frac{i}{\omega} (A_3 k_y - i A_2 k_z) \sin k_x x \cos k_y y \cdot e^{i(k_z z - \omega t)}$$

$$B_y = \frac{i}{\omega} \left(\frac{\partial E_x}{\partial z} - \frac{\partial E_z}{\partial x} \right) = \frac{i}{\omega} (i A_1 k_z - A_3 k_x) \cos k_x x \sin k_y y \cdot e^{i(k_z z - \omega t)}$$

$$B_z = \frac{i}{\omega} \left(\frac{\partial E_y}{\partial x} - \frac{\partial E_x}{\partial y} \right) = \frac{i}{\omega} (A_2 k_x - A_1 k_y) \cos k_x x \cos k_y y \cdot e^{i(k_z z - \omega t)}$$

特点:

- (i) 场的纵向分量 E_z 、 B_z 决定了整个场的分布
- (ii) 不能传播 $E_z = B_z = 0$ 的横电磁波 (TEM波)
- (iii) 可以传播 $E_z = 0$ 、 $B_z \neq 0$ 的横电型电磁波 (TE波)
和 $E_z \neq 0$ 、 $B_z = 0$ 的横磁型电磁波 (TM波)

波矢要满足： $k_x = \frac{m\pi}{L_1}$ $k_y = \frac{n\pi}{L_2}$ ($m, n = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$) k_z 可连续变化

选定了某一组 (m, n) ，称为选定了一种电磁场的振荡模式

(m, n) 不能有两个同时为零

$$k^2 = k_x^2 + k_y^2 + k_z^2 = \left(\frac{m\pi}{L_1}\right)^2 + \left(\frac{n\pi}{L_2}\right)^2 + k_z^2$$

若 (m, n) 取某些值，使得：

$$k^2 < k_x^2 + k_y^2 = \left(\frac{m\pi}{L_1}\right)^2 + \left(\frac{n\pi}{L_2}\right)^2$$

则有 $k_z^2 < 0$ ， k_z 为虚数，电磁波不能传播

最低频率（截止频率）： $\omega_{cutoff} = kc = c\sqrt{\left(\frac{m\pi}{L_1}\right)^2 + \left(\frac{n\pi}{L_2}\right)^2}$

只有频率大于截止频率的电磁波才能在波导内通行

例：用金属（电导率 $\sigma = 1.6 \times 10^7$ ）制成的矩形波导管，管内横截面边长分别为 1.0cm 和 2.0cm，求这管在传播频率为 $f = 10^{10} \text{ Hz}$ 的 TE_{10} 时功率的衰减情况。

解： $m=1 \quad n=1 \quad k_x = \pi/L_1 \quad k_y = 0$

最低频率（截止频率）： $\omega_{cutoff} = c \frac{\pi}{L_1} \quad f_{cutoff} = \frac{\omega_{cutoff}}{2\pi} = \frac{c}{2L_1} = \frac{3}{4} \times 10^{10} < f$

TE_{10} 波：

$$E_x = A_1 \cos k_x x \sin k_y y \cdot e^{i(k_z z - \omega t)} = 0$$

$$E_y = A_2 \sin k_x x \cos k_y y \cdot e^{i(k_z z - \omega t)} = A_2 \sin \frac{\pi}{L_1} x \cdot e^{i(k_z z - \omega t)}$$

$$E_z = A_3 \sin k_x x \sin k_y y \cdot e^{i(k_z z - \omega t)} = 0$$

$$B_x = \frac{1}{\omega} (A_2 k_z) \sin \frac{\pi}{L_1} x \cdot e^{i(k_z z - \omega t)}$$

$$B_y = 0$$

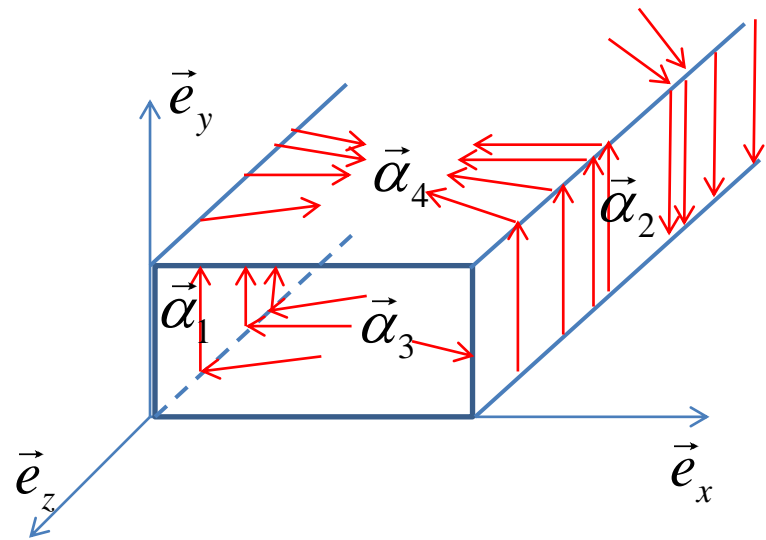
$$B_z = \frac{i}{\omega} (A_2 k_x) \cos \frac{\pi}{L_1} x \cdot e^{i(k_z z - \omega t)}$$

管壁面电流与磁场的关系： $\vec{n} \times \vec{H} = \vec{\alpha}_f$

4个管壁上的面电流密度：

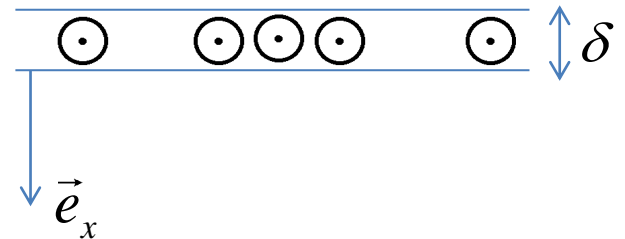
$$\vec{\alpha}_1 = \vec{\alpha}_2 = i \frac{\pi A_2}{\omega \mu_0 L_1} e^{i(k_z z - \omega t)} \vec{e}_y$$

$$\vec{\alpha}_3 = -\vec{\alpha}_4 = H_z \vec{e}_x - H_x \vec{e}_z = -i \frac{\pi A_2}{\omega \mu_0 L_1} \cos \frac{\pi x}{L_1} e^{i(k_z z - \omega t)} \vec{e}_x + \frac{k_z A_2}{\omega \mu_0} \sin \frac{\pi x}{L_1} e^{i(k_z z - \omega t)} \vec{e}_z$$



面电流密度可看成是管壁上厚度为 δ 的一层内流动

体电流密度： $\vec{J} = \frac{\vec{\alpha}}{\delta}$



管壁上单位面积所消耗的平均功率为：

$$P_1 = P_2 = \frac{1}{2} \text{Re}(\vec{J}_1^* \cdot \vec{E}) = \frac{1}{2\sigma\delta} |\vec{\alpha}_1|^2 = \frac{1}{2\sigma\delta} \left(\frac{\pi A_2}{\omega \mu_0 L_1} \right)^2$$

$$P_3 = P_4 = \frac{1}{2} \text{Re}(\vec{J}_3^* \cdot \vec{E}_3) = \frac{1}{2\sigma\delta} |\vec{\alpha}_3|^2 = \frac{1}{2\sigma\delta} (|H_x|^2 + |H_z|^2) = \frac{A_2^2}{2\omega^2 \mu^2 \sigma \delta} \left(k_z^2 \sin^2 \frac{\pi x}{L_1} + \frac{\pi^2}{L_1^2} \cos^2 \frac{\pi x}{L_1} \right)$$

单位长度的一段管壁上所消耗的平均功率：

$$P_d = \int_0^{L_2} (P_1 + P_2) dy + \int_0^{L_1} (P_3 + P_4) dx = 2 \int_0^{L_2} P_1 dy + 2 \int_0^{L_1} P_3 dx$$

$$= \frac{L_2}{\delta \sigma} \left(\frac{\pi A_2}{\omega \mu L_1} \right)^2 + \frac{L_1 A_2^2}{2 \omega^2 \mu^2 \delta \sigma} \left(k_z^2 + \frac{\pi^2}{L_1^2} \right)$$

波导管所传输的平均功率：

$$P = \int \langle \vec{S} \rangle \cdot \vec{e}_z dA = \iint \frac{1}{2} \text{Re}(\vec{E}^* \times \vec{H}) \cdot \vec{e}_z dA = -\frac{1}{2} \int_0^{L_2} \int_0^{L_1} E_y H_x^* dx dy$$

$$= \frac{1}{2} \frac{k_z A_2^2}{\omega \mu} \int_0^{L_2} \int_0^{L_1} \sin^2 \frac{\pi x}{L_1} dx dy = \frac{1}{4} \frac{L_1 L_2 k_z A_2^2}{\omega \mu}$$

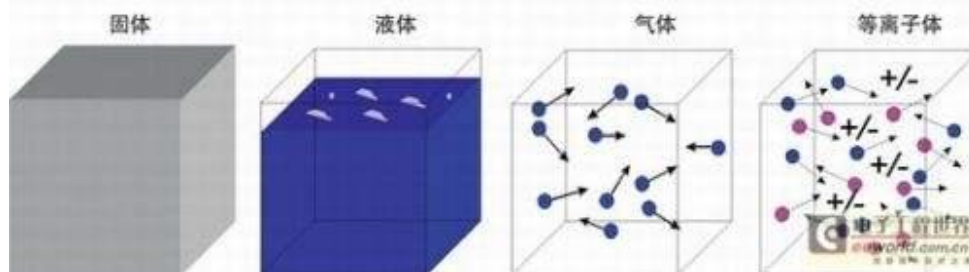
所消耗的平均功率与所传输的平均功率大小关系为：

$$P_d = \frac{4\pi^2}{\omega \mu \sigma \delta L_1^3 L_2 k_z} \left[L_2 + \frac{L_1}{2} \left(\frac{\omega L_1}{\pi c} \right)^2 \right] P = KP \quad K = 6 \times 10^{-2} m^{-1}$$

微分 关系为：

$$dP_d = -KP dz \quad P_d = P_0 e^{-Kz}$$

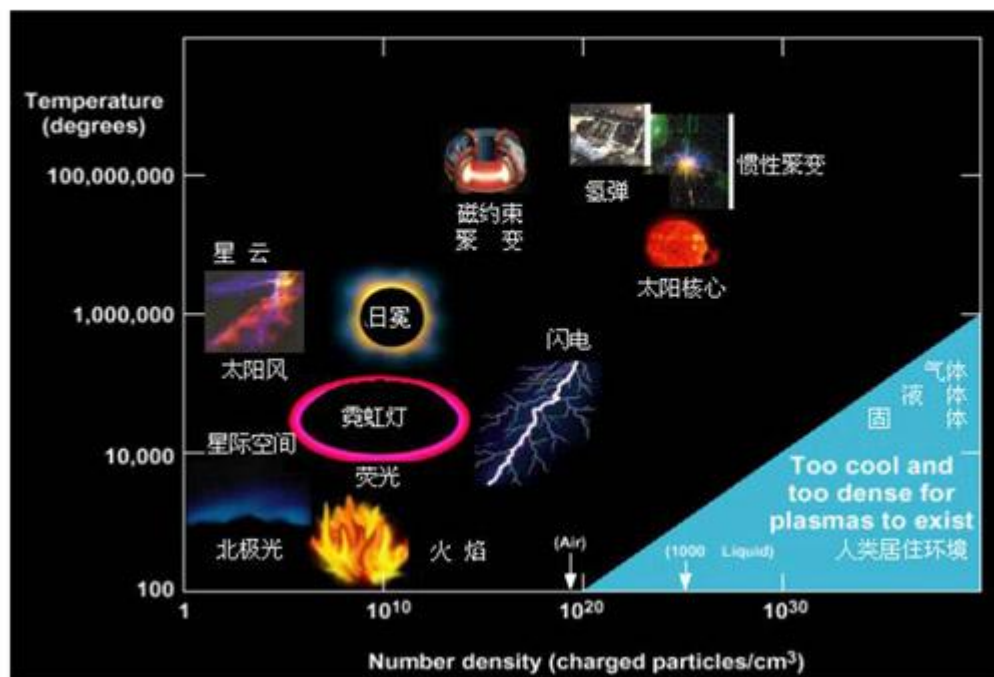
(四) 等离子体



组成物质的原子或分子被分解成电子与正离子，形成由自由电子和正离子混合组成的物质状态，可以把它想象成是电离了的“气体”，

等离子体的尺度

等离子体温度参数分布很广



(a) 等离子体 由大量正负带电粒子组成的准中性粒子系统

$$\text{粒子动能} \quad E_k = \frac{3}{2}kT \quad \text{粒子势能} \quad E_p = \sum_i \frac{e^2}{4\pi\epsilon_0 r_i}$$

$E_k \gg E_p$ 典型的等离子体

$E_k \ll E_p$ 中性粒子组成的固液气系统

引入特征长度 λ , 使得 $E_k \approx E_p$,

$$\frac{3}{2}kT \approx \frac{e^2}{4\pi\epsilon_0 \lambda} \frac{N}{\lambda}$$

$$N = nV = n_e \frac{4}{3}\pi\lambda^3 \quad \text{离子数目}$$

$$\lambda = \sqrt{\frac{\epsilon_0 kT}{n_e e^2}} \quad \text{德拜长度}$$

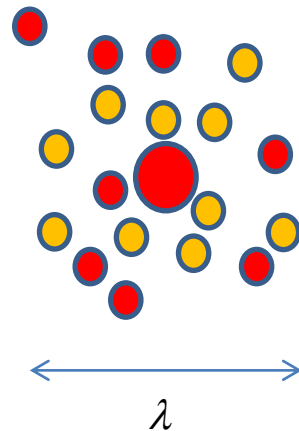
n_e 电子密度, 也是离子密度

等离子体内电荷Q产生的电势为: $\varphi = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0 r} e^{-r/\lambda}$

$$r \rightarrow 0 \quad e^{-r/\lambda} \rightarrow 1 \quad \varphi \approx \frac{Q}{4\pi\epsilon_0 r} \quad \text{与库伦势相同}$$

$$r \gg \lambda \quad e^{-r/\lambda} \rightarrow 0 \quad \varphi \rightarrow 0 \quad \text{电中性}$$

在 $r > \lambda$ 的尺度内, 可看成是电中性的

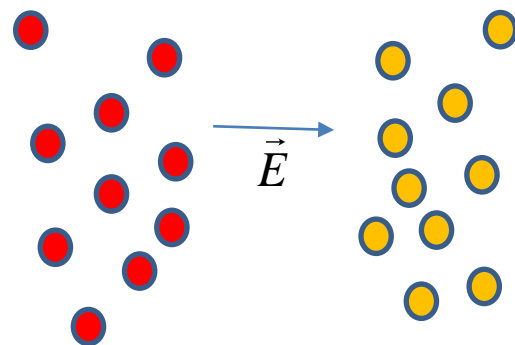


(b) 等离子体的振荡频率

由于干扰，局部正负电荷分离，

平衡时的电子密度 n_0

电子密度偏离 $n' = n_e - n_0$



Gauss定理

$$\nabla \cdot \vec{E} = \frac{(n_e - n_0)e}{\epsilon_0} = \frac{n'e}{\epsilon_0}$$

流体力学的连续性方程（质量守恒定律）

$$\frac{\partial n_e}{\partial t} + \nabla \cdot (n_e \vec{v}) \approx \frac{\partial n'}{\partial t} + n_0 \nabla \cdot \vec{v} = 0$$

Lorentz力方程

$$m \frac{d\vec{v}}{dt} \approx m \frac{\partial \vec{v}}{\partial t} \approx e\vec{E}$$

密度振荡

$$\frac{\partial^2 n'}{\partial t^2} + \frac{e^2 n_0}{m \epsilon_0} n' = 0$$

$$\omega_p = \sqrt{\frac{e^2 n_0}{m \epsilon_0}}$$

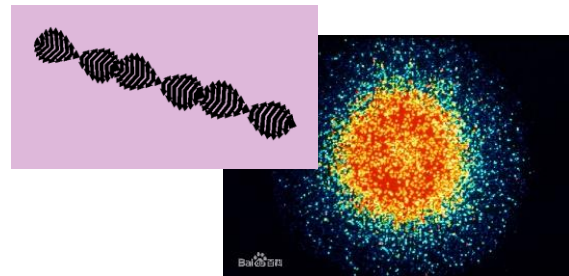
等离子体振荡频率

λ 和 ω_p 是等离子体的两个主要特征量

(c) 等离子体中的电磁波

等离子体可视为介质

假设导体中的仍然有平面电磁波传播



$$\vec{E}(\vec{x}, t) = \vec{E}_0 e^{i(\vec{k} \cdot \vec{x} - \omega t)} \quad \vec{B} = \vec{n} \times \vec{E}/c = \vec{k} \times \vec{E}/\omega$$

在没有外磁场的情况下，电子所受的力为： $|e\vec{E}|$

$$|e\vec{v} \times \vec{B}| = \left| e \frac{\vec{v} \times (\vec{n} \times \vec{E})}{c} \right| \sim \left| e \frac{\vec{v}}{c} \cdot \vec{E} \right| \ll |e\vec{E}|$$

电子运动方程：

$$m \frac{d^2 \vec{r}}{dt^2} = e\vec{E} = e\vec{E}_0 e^{i(\vec{k} \cdot \vec{r} - \omega t)}$$

积分：

$$\vec{v} = \frac{d\vec{r}}{dt} = \frac{ie\vec{E}_0}{m\omega} e^{i(\vec{k} \cdot \vec{r} - \omega t)} = \frac{ie}{m\omega} \vec{E}$$

电流密度：

$$\vec{J} = \rho \vec{v} = n_0 e \vec{v} = \frac{in_0 e^2}{m\omega} \vec{E}$$

对照Ohm定律： $\vec{J} = \sigma \vec{E}$

电导率：

$$\sigma = i \frac{n_0 e^2}{m\omega}$$

纯虚数，相当于 \vec{J} 与 \vec{E} 相位差了 $\pi/2$

当电场达到最大时，电子的速度为零，而当电场为零时，电子的速度达到最大值

当有外磁场的时候，等离子体的电导率为一个张量

Maxwell方程组:

$$\begin{aligned}\nabla \times \vec{B} &= \mu_0 \vec{J} + \mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} = \mu_0 \sigma \vec{E} + \mu \epsilon \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} = i \frac{n_0 \mu_0 e^2}{m \omega} \vec{E} + \mu \epsilon \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \\ &= i \frac{n_0 \mu_0 e^2}{m \omega} \left(\frac{i}{\omega} \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \right) + \mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} = \mu_0 \epsilon_0 \left(1 - \frac{n_0 e^2}{m \epsilon_0 \omega^2} \right) \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} = \mu \epsilon' \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}\end{aligned}\quad \epsilon' = \epsilon_0 \left(1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2} \right)$$

$$k = \omega \sqrt{\mu_0 \epsilon'} = \omega \sqrt{\mu_0 \epsilon_0 \left(1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2} \right)} = \frac{\omega}{c} \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}$$

只有当 $\omega > \omega_p$, k 才是实数 (电磁波可传播)

$\omega < \omega_p$, k 是纯虚数 (电磁波不可传播, 或者说被反射)

ω_p 为截止频率

相速度:
$$v_p = \frac{\omega}{k} = \frac{c}{\sqrt{1 - \omega_p^2 / \omega^2}} > c$$

折射率:
$$n = \sqrt{1 - \omega_p^2 / \omega^2} < 1$$

思考题: 太阳表面是一层炽热的等离子体, 它的截止频率是多少?

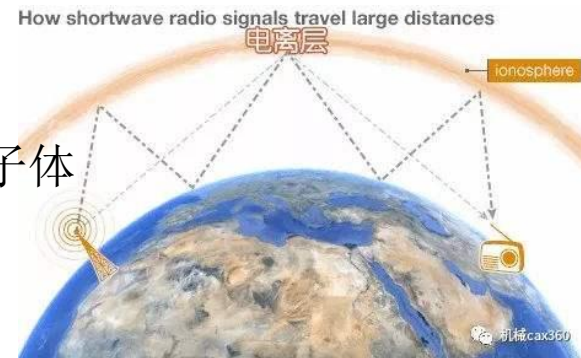
一些应用：

无线电波在电离层的反射

地球表面上方约 $50 \sim 500\text{km}$ 的大气电离层可看成是稀薄的等离子体

密度大约为： $10^{10} \sim 10^{12} / \text{m}^3$

推算出： $\omega_p \approx 1 \sim 10\text{MHz}$



广播频段中的短波通讯可利用大气电离层的等离子体的反射特性，将电波传输到很远的地方；而电视广播的频段大于截止频率，因此可穿过大气电离层并通过卫星来传播，

黑障

航天飞机等航空器的返回舱从太空以超高速进入大气层时，与大气剧烈摩擦在其表面产生高温区，高温区内的材料分子被分解电离，形成一个等离子区，它包裹着返回舱，屏蔽了电磁波，这种现象就称为“黑障”（ionization blackout），此时的通讯会暂时中断。



作业

1。（类似Casimir效应）

一对无限大的平行理想导体板，相距为**b**，电磁波沿平行于板面的**z**方向传播，证明：

$$E_x = D_1 \sin\left(\frac{n\pi}{b} y\right) e^{i(k_z z - \omega t)}$$

$$E_y = D_2 \cos\left(\frac{n\pi}{b} y\right) e^{i(k_z z - \omega t)}$$

$$E_z = D_3 \sin\left(\frac{n\pi}{b} y\right) e^{i(k_z z - \omega t)}$$

是可能传播的波模，且：

$$k_z^2 = \left(\frac{\omega}{c}\right)^2 - \left(\frac{n\pi}{b}\right)^2$$

$$\frac{n\pi}{b} D_2 = i k_z D_3$$