

Lesson 9

Electromagnetic Fields and Waves

各向异性介质中的平面波

郑史烈

zhengsl@zju.edu.cn

James Clerk Maxwell

1831 - 1879

各向异性介质中的本构关系

在电各向异性介质中,电场强度 E 与电通量密度 D 不再平行, E 与 D 一般的线性 关系为

$$\begin{pmatrix}
D_{x} \\
D_{y} \\
D_{z}
\end{pmatrix} = \begin{pmatrix}
\varepsilon_{xx} & \varepsilon_{xy} & \varepsilon_{xz} \\
\varepsilon_{yx} & \varepsilon_{yy} & \varepsilon_{yz} \\
\varepsilon_{zx} & \varepsilon_{zy} & \varepsilon_{zz}
\end{pmatrix} \begin{pmatrix}
E_{x} \\
E_{y} \\
E_{z}
\end{pmatrix} \tag{1}$$

而在磁各向异性介质中,磁感应强度 B 与磁场强度 H 不再平行,其关系为

$$\begin{pmatrix}
B_{x} \\
B_{y} \\
B_{z}
\end{pmatrix} = \begin{pmatrix}
\mu_{xx} & \mu_{xy} & \mu_{xz} \\
\mu_{yx} & \mu_{yy} & \mu_{yz} \\
\mu_{zx} & \mu_{zy} & \mu_{zz}
\end{pmatrix} \begin{pmatrix}
H_{x} \\
H_{y} \\
H_{z}
\end{pmatrix} (2)$$

式(1)表示在电各向异性介质中,外加电场 E_x 分量可感应 D_x 、 D_y 、 D_z 三个分量,而式(2)表示,外加磁场 B_x 分量可感生 H_x 、 H_y 、 H_z 三个分量。其余类推。

并矢

两矢量的直接相乘, 如

$$\vec{C} = AB = (A_x x_0 + A_y y_0 + A_z z_0)(B_x x_0 + B_y y_0 + B_z z_0)$$

$$= A_x B_x x_0 x_0 + A_x B_y x_0 y_0 + A_x A_z x_0 z_0 + A_y B_x y_0 x_0 + A_y B_y y_0 y_0 + A_y B_z y_0 z_0 + A_z B_z z_0 x_0 + A_z B_y z_0 y_0 + A_z B_z z_0 z_0$$

称 \ddot{C} 为并矢。所以在三维空间,标量用一个元素表示,矢量用三个元素表示,而并矢就要用9个元素表示。

并矢的一次标积 $ar{A}\cdotar{B}$,其运算法则是夹在中间两个单位矢量按标积运算。

$$\boldsymbol{x}_0 \boldsymbol{x}_0 \cdot \boldsymbol{x}_0 \boldsymbol{y}_0 = \boldsymbol{x}_0 \boldsymbol{y}_0 \qquad \boldsymbol{x}_0 \boldsymbol{x}_0 \cdot \boldsymbol{y}_0 \boldsymbol{y}_0 = 0$$

并矢的二次标积 \vec{A} : \vec{B} ,其运算法则是夹在中间的两个单位矢量先按标积运算,剩下的两边的两个单位矢量再进行一次标积运算。如

$$x_0 x_0 : x_0 x_0 = x_0 \cdot x_0 = 1$$
 $x_0 x_0 : x_0 y_0 = x_0 \cdot y_0 = 0$

各向异性介质本构关系的并矢表示

*如定义并矢
$$\vec{\varepsilon} = \begin{pmatrix} \varepsilon_{xx} x_0 x_0 & \varepsilon_{xy} x_0 y_0 & \varepsilon_{xz} x_0 z_0 \\ \varepsilon_{yx} y_0 x_0 & \varepsilon_{yy} y_0 y_0 & \varepsilon_{yz} y_0 z_0 \\ \varepsilon_{zx} z_0 x_0 & \varepsilon_{zy} z_0 y_0 & \varepsilon_{zz} z_0 z_0 \end{pmatrix}$$

- ❖那么引入并矢后, D和E关系可简写为 D = 云·E
- ※ 因为

$$\vec{\varepsilon} \cdot E = (\varepsilon_{xx} E_x + \varepsilon_{xy} E_y + \varepsilon_{xz} E_z) x_0 + (\varepsilon_{yx} E_x + \varepsilon_{yy} E_y + \varepsilon_{yz} E_z) y_0$$
$$+ (\varepsilon_{zx} E_x + \varepsilon_{zy} E_y + \varepsilon_{zz} E_z) z_0$$

电各向异性介质中的波方程

❖ 电各向异性介质中麦克斯韦方程

$$\nabla \times \mathbf{E} = -\mathbf{j}\omega\mu\mathbf{H} \qquad \nabla \times \mathbf{H} = \mathbf{j}\omega\mathbf{D} = \mathbf{j}\omega\varepsilon_0\ddot{\boldsymbol{\varepsilon}}_r \cdot \mathbf{E}$$
$$\nabla \cdot \mathbf{D} = 0 \qquad \nabla \cdot \mathbf{B} = 0$$

❖ 由此可导出电磁场满足的矢量波动方程

$$\nabla \times \nabla \times \boldsymbol{E} - k_0^2 \vec{\boldsymbol{\varepsilon}}_r \cdot \boldsymbol{E} = 0$$

$$\nabla \times (\vec{\boldsymbol{\varepsilon}}_r^{-1} \cdot \nabla \times \boldsymbol{H}) - k_0^2 \boldsymbol{H} = 0$$

❖ 假定各向异性介质中波方程也有平面波形式的解

$$\boldsymbol{E}(\boldsymbol{r}) = \boldsymbol{E}_0 \mathrm{e}^{-\mathrm{j}\boldsymbol{k}\cdot\boldsymbol{r}}$$

$$\boldsymbol{H}(\boldsymbol{r}) = \boldsymbol{H}_0 \mathrm{e}^{-\mathrm{j}\boldsymbol{k}\cdot\boldsymbol{r}}$$

* 代入波动方程, 经过矢量运算得到

$$k^2 \mathbf{E}_0 - \mathbf{k} (\mathbf{k} \cdot \mathbf{E}_0) - k_0^2 \vec{\varepsilon}_r \cdot \mathbf{E} = 0$$

$$\nabla \times (\nabla \times E) = \nabla(\nabla \cdot E) - \nabla^2 E$$

$$\boldsymbol{k} \times \boldsymbol{\ddot{\varepsilon}_r}^{-1} \cdot (\boldsymbol{k} \times \boldsymbol{H}_0) + k_0^2 \boldsymbol{H}_0 = 0$$

❖ 这就是平面波复振幅应当滿足的矢量方程

单轴介质的色散方程

- **今** 矢量波方程 $k^2 \mathbf{E}_0 \mathbf{k} (\mathbf{k} \cdot \mathbf{E}_0) k_0^2 \vec{\varepsilon}_r \cdot \mathbf{E}_0 = 0$
- 单轴介质张量表示

❖ 将单轴介质张量表达式代入 $k \cdot D = 0$ 得到

$$\boldsymbol{k} \cdot \boldsymbol{E} = \left(1 - \frac{\varepsilon_{//}}{\varepsilon_{\perp}}\right) k_z E_z$$

$$egin{aligned} arepsilon & arepsilon_{ot} & 0 & 0 \ 0 & arepsilon_{ot} & 0 \ 0 & 0 & arepsilon_{ot} \end{aligned} egin{aligned} arepsilon_{ot} & 0 \ 0 & 0 & arepsilon_{ot} \end{aligned}$$

❖ 再将上式代入矢量波动方程,分解为直角坐标分量方程后可写成下面的 矩阵形式

$$\begin{pmatrix}
k^{2} - \omega^{2} \mu \varepsilon_{\perp} & 0 & -\left(1 - \frac{\varepsilon_{//}}{\varepsilon_{\perp}}\right) k_{x} k_{z} \\
0 & k^{2} - \omega^{2} \mu \varepsilon_{\perp} & -\left(1 - \frac{\varepsilon_{//}}{\varepsilon_{\perp}}\right) k_{y} k_{z} \\
0 & 0 & k_{x}^{2} + k_{y}^{2} + \frac{\varepsilon_{//} k_{z}^{2}}{\varepsilon_{\perp}} - \omega^{2} \mu \varepsilon_{//}
\end{pmatrix} \begin{pmatrix}
E_{0x} \\
E_{0y} \\
E_{0z}
\end{pmatrix} = 0$$

$$D = \varepsilon_{\perp} E_{0x} x_0 + \varepsilon_{\perp} E_{0y} y_0 + \varepsilon_{\parallel} E_{0z} z_0$$

$$k \cdot D = k_x \varepsilon_{\perp} E_{0x} + k_y \varepsilon_{\perp} E_{0y} + k_z \varepsilon_{\parallel} E_{0z} = 0$$

$$\varepsilon_{\perp} (k_x E_{0x} + k_y E_{0y}) = -k_z \varepsilon_{\parallel} E_{0z}$$

$$k \cdot E_0 = k_x E_{0x} + k_y E_{0y} + k_z E_{0z} = (1 - \frac{\varepsilon_{\parallel}}{\varepsilon_{\perp}}) k_z E_{0z}$$

$$oldsymbol{arepsilon} = egin{pmatrix} oldsymbol{arepsilon}_{\perp} & 0 & 0 \ 0 & oldsymbol{arepsilon}_{\perp} & 0 \ 0 & 0 & oldsymbol{arepsilon}_{//} \end{pmatrix}$$

$$k^2 \boldsymbol{E}_0 - \boldsymbol{k} (\boldsymbol{k} \cdot \boldsymbol{E}_0) - k_0^2 \ \varepsilon_r \cdot \boldsymbol{E}_0 = 0$$

$$k^{2}(E_{0x}\boldsymbol{x}_{0}+E_{0y}\boldsymbol{y}_{0}+E_{0z}\boldsymbol{z}_{0})-(k_{x}\boldsymbol{x}_{0}+k_{y}\boldsymbol{y}_{0}+k_{z}\boldsymbol{z}_{0})(1-\frac{\varepsilon_{//}}{\varepsilon_{\perp}})k_{z}E_{0z}-\omega^{2}\mu(\varepsilon_{\perp}E_{0x}\boldsymbol{x}_{0}+\varepsilon_{\perp}E_{0y}\boldsymbol{y}_{0}+\varepsilon_{\parallel}E_{0z}\boldsymbol{z}_{0})=0$$

$$(k^2 - \omega^2 \mu \varepsilon_{\perp}) E_{0x} - (1 - \frac{\varepsilon_{//}}{\varepsilon_{\perp}}) k_x k_z E_{0z} = 0$$

$$(k^{2}-\omega^{2}\mu\varepsilon_{\perp}) E_{0x} - (1-\frac{\varepsilon_{//}}{\varepsilon_{\perp}})k_{x}k_{z}E_{0z} = 0$$

$$(k^{2}-\omega^{2}\mu\varepsilon_{\perp}) E_{0y} - (1-\frac{\varepsilon_{//}}{\varepsilon_{\perp}})k_{y}k_{z}E_{0z} = 0$$

$$(k^{2}-k_{z}^{2}+\frac{\varepsilon_{//}k_{z}^{2}}{\varepsilon_{\perp}}-\omega^{2}\mu\varepsilon_{\parallel})E_{0z} = 0$$

$$(k^2 - k_z^2 + \frac{\varepsilon_{//}k_z^2}{\varepsilon_{\perp}} - \omega^2 \mu \varepsilon_{\parallel})E_{0z} = 0$$

单轴介质色散方程

$$\det \begin{pmatrix} k^{2} - \omega^{2} \mu \varepsilon_{\perp} & 0 & -(1 - \frac{\varepsilon_{//}}{\varepsilon_{\perp}}) k_{x} k_{z} \\ 0 & k^{2} - \omega^{2} \mu \varepsilon_{\perp} & -(1 - \frac{\varepsilon_{//}}{\varepsilon_{\perp}}) k_{y} k_{z} \\ 0 & 0 & k_{x}^{2} + k_{y}^{2} + \frac{\varepsilon_{//} k_{z}^{2}}{\varepsilon_{\perp}} - \omega^{2} \mu \varepsilon_{//} \end{pmatrix} = 0$$

- *它有两个解 $k^2 = \omega^2 \mu \varepsilon_{\perp}$ $k_x^2 + k_y^2 + \frac{\varepsilon_{//}}{\varepsilon_{\perp}} k_z^2 = \omega^2 \mu \varepsilon_{//}$
- ❖ 设θ是波矢k与z轴的夹角,第二个解可写成更方便的形式

$$k^{2}(\sin^{2}\theta + \frac{\varepsilon_{//}}{\varepsilon_{\perp}}\cos^{2}\theta) = \omega^{2}\mu\varepsilon_{//}$$

❖ 单轴介质中可能传播两种平面波,具有不同的物理特征,分别称为寻常波和非寻常波。

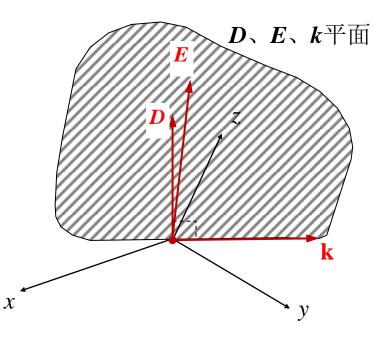
电各向异性介质中D,H,k三者互相垂直

$$E(r) = E_0 e^{-jk \cdot r}$$
 $H(r) = H_0 e^{-jk \cdot r}$

- 代入散度方程 $\nabla \cdot \boldsymbol{D} = 0$ $\nabla \cdot \boldsymbol{B} = 0$
- * 得到 $k \cdot D = 0$ $k \cdot B = \mu k \cdot H = 0$
- ❖ 说明D和B(或H)均与波矢量垂直
- ❖ 再以平面波解代入旋度方程

$$\nabla \times \boldsymbol{H} = j\omega \boldsymbol{D}$$

- ❖得到 $k \times H = -\omega D$
- ❖ 说明D, H (B) 和k三个矢量是按右手螺旋关系互相垂直的



各向异性介质中平面波场矢量与 波矢量的关系

电各向异性介质中D与E不再平行

$$\boldsymbol{E}(\boldsymbol{r}) = \boldsymbol{E}_0 e^{-j\boldsymbol{k}\cdot\boldsymbol{r}}, \quad \boldsymbol{H}(\boldsymbol{r}) = \boldsymbol{H}_0 e^{-j\boldsymbol{k}\cdot\boldsymbol{r}}$$

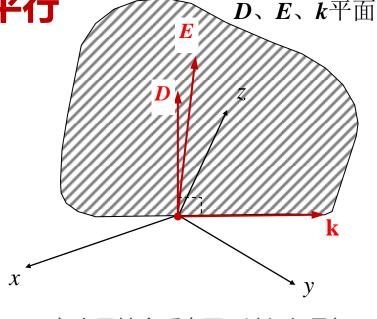
❖ 由于介电常数 E 是张量,D与E一般是 不平行的,将平面波解代入矢量波方程

$$\nabla \times \nabla \times \boldsymbol{E} - \omega^2 \mu \vec{\boldsymbol{\varepsilon}} \cdot \boldsymbol{E} = 0$$

$$\nabla \times \nabla \times \boldsymbol{E} - \omega^2 \mu \boldsymbol{D} = 0 \quad (1)$$

*** 因为** $\nabla \times \nabla \times \boldsymbol{E} = -\nabla^2 \boldsymbol{E} + \nabla(\nabla \cdot \boldsymbol{E})$

$$\mathbf{E} = -\mathbf{V} \cdot \mathbf{E} + \mathbf{V} (\mathbf{V} \cdot \mathbf{E})$$
 各向异性介质中平面波场矢量与
$$= k^2 \left(\mathbf{E} - \frac{\mathbf{k} \cdot \mathbf{E}}{k^2} \mathbf{k} \right) = k^2 \mathbf{E}_{\perp} \quad (2)$$
 波矢量的关系



- ❖ E」是电场垂直于波矢量k方向的分量
- ❖ 式(1)与式(2) 比较,得到

$$\boldsymbol{D} = \frac{k^2}{\omega^2 \mu} \boldsymbol{E}_{\perp}$$

❖ 因此E的垂直于k的分量与矢量D平行,E矢量处于D与k构成的平面内。

寻常波 (Ordinary Wave)

渡方程
$$\begin{pmatrix} k^2 - \omega^2 \mu \varepsilon_\perp & 0 & -\left(1 - \frac{\varepsilon_\#}{\varepsilon_\perp}\right) k_x k_z \\ 0 & k^2 - \omega^2 \mu \varepsilon_\perp & -(1 - \frac{\varepsilon_\#}{\varepsilon_\perp}) k_y k_z \\ 0 & 0 & k_x^2 + k_y^2 + \frac{\varepsilon_\# k_z^2}{\varepsilon_\perp} - \omega^2 \mu \varepsilon_\# \end{pmatrix} \begin{pmatrix} E_{0x} \\ E_{0y} \\ E_{0z} \end{pmatrix} = 0$$
 寻常波解
$$k^2 = \omega^2 \mu \varepsilon_\perp \text{,由此得到} \qquad v_p = \omega/k = 1/\sqrt{\mu \varepsilon_\perp}$$

$$k^2 = \omega^2 \mu \varepsilon_{\perp}$$
,由此得到

$$v_{\rm p} = \omega / k = 1 / \sqrt{\mu \varepsilon_{\perp}}$$

将
$$k^2 - \omega^2 \mu \varepsilon_{\perp} = 0$$
代入波方程还得到 $E_z = 0$
$$k \cdot D = 0 \longrightarrow k \cdot E = \left(1 - \frac{\varepsilon_{//}}{\varepsilon_{\perp}}\right) k_z E_z = 0$$
将单轴晶体的 $\vec{\varepsilon}$ 代入

表明波的电场矢量E 没有平行于波矢量k的分量,E与D的方向重合。由于 E_{r} =0,

所以E(以及D)与光轴z方向垂直,因此E及D垂直于k和z轴构成的平面。

与各向同性介质中的平面波性质相同,所以称为寻常波。

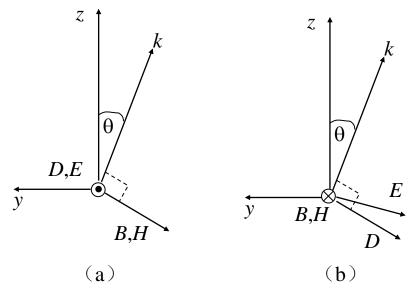
非寻常波 (Extraordinary Wave)

❖ 取光轴 z 和波矢 k 构成的截面为 y-z平面, 在如此选取的坐标系中

$$k_x = 0, \qquad E_x = 0$$

❖ E和D都处于y-z平面内,但E有沿 波传播方向的分量,而D与k总是 垂直的,所以D与E不再保持平行。

*可得出
$$v_p = \sqrt{\frac{\sin^2 \theta}{\mu \varepsilon_{//}} + \frac{\cos^2 \theta}{\mu \varepsilon_{\perp}}}$$

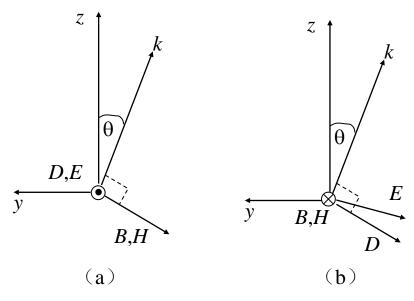


电磁场矢量与波矢量关系 (a) 寻常波 (b) 非寻常波

非寻常波 (Extraordinary Wave)

$$v_{p} = \sqrt{\frac{\sin^{2} \theta}{\mu \varepsilon_{//}} + \frac{\cos^{2} \theta}{\mu \varepsilon_{\perp}}}$$

- * 可见波的相速与传播方向有关。
- ❖ 当一极化方向任意的线极化波入射 到单晶片上时将分解为极化方向垂 直于 y-z 平面的寻常波和极化在 y-z平面内的非寻常波。
- ❖ 由于两种波的 k 值不同, 折射角不同, 在晶片内这两个波的射线将分离, 这就是双折射现象。



电磁场矢量与波矢量关系 (a) 寻常波 (b) 非寻常波

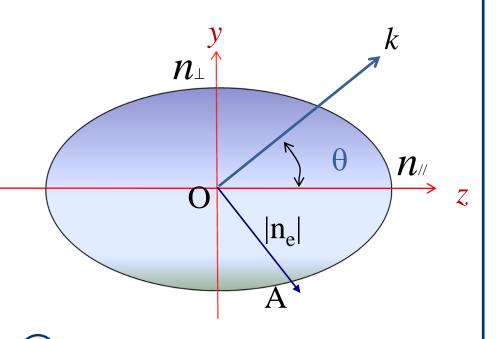
折射率与 θ 角有关

$$k^{2}(\sin^{2}\theta + \frac{\mathcal{E}_{//}}{\mathcal{E}_{\perp}}\cos^{2}\theta) = \omega^{2}\mu\mathcal{E}_{//}$$

$$\mathcal{E}_{e}(\theta) = \frac{1}{\sin^{2}\theta + \frac{\mathcal{E}_{//}}{\mathcal{E}_{\perp}}\cos^{2}\theta} = \frac{1}{\frac{\sin^{2}\theta}{\mathcal{E}_{//}} + \frac{\cos^{2}\theta}{\mathcal{E}_{\perp}}}$$

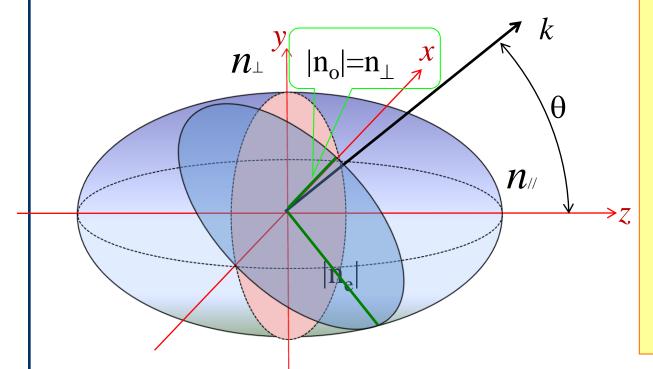
$$\frac{1}{n_e(\theta)^2} = \frac{\sin^2 \theta}{n_{//}^2} + \frac{\cos^2 \theta}{n_{\perp}^2}$$

可以证明,n_e的轨迹是个椭圆 当*k*以与*z*轴夹角为θ入射时, 与*k*垂直并与椭圆相交的点A与 中心O点的连线大小即为n_e



折射率椭球

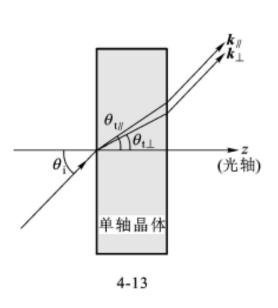
折射率椭球表示晶体折射率在晶体空间各方向(光波的D矢量方向)上的全部取值分布的几何图形,通过椭球中心的每一矢径的方向,代表D矢量的方向,其长度为D矢量在此方向振动的光波的折射率



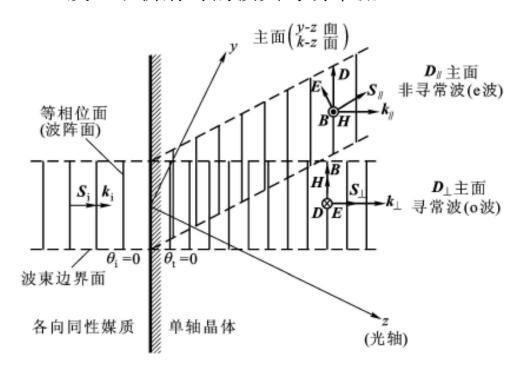
- ✓传播方向为k入射到单轴晶体,有两个波出现,这两个波的折射率分别等于与k垂直相交于椭球的椭圆的半个主轴的半轴长
- ✓两个波的D矢量振动方 向分别平行于这个椭圆 的两个主轴方向

双折射 (double refraction)

单轴晶体中的双折射

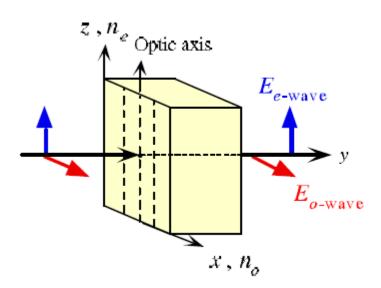


发生双折射时的波矢与功率流



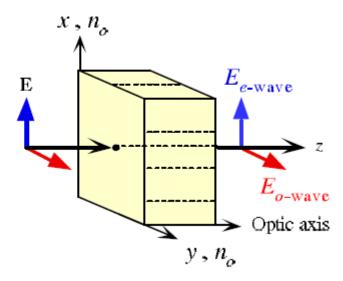
双折射

光轴平行晶面



一线偏振光,分为两个沿同一路径传播、 振动方向相互垂直的光波,因为折射率 不同,传播速度不同,出晶体时偏振态 可能会变,一般为椭圆偏振光

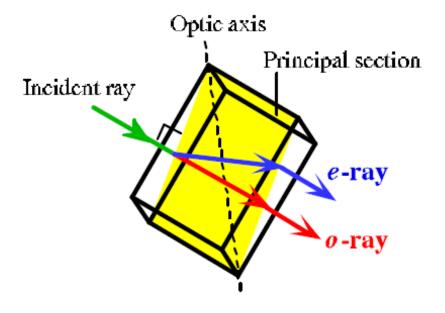
光轴垂直晶面



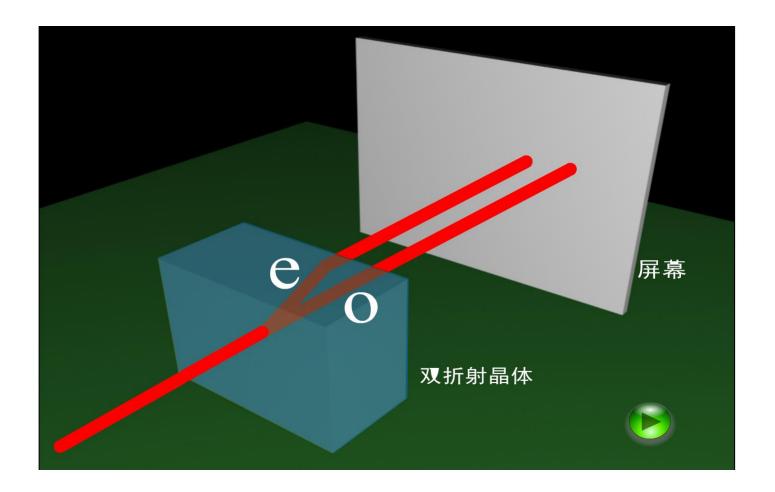
此时o光、e光折射率相同,通过晶体 后,传播方向不变,偏振态不变

双折射

光轴与晶面斜交,正入射



一线偏振光,分为两个沿不同路径传播(能流S的方向)、振动方向相互垂直的两束光,e光相对于入射波的位置有一平移



怎样产生圆极化光

假定一个线极化波从左边入射,

并表示为 $\boldsymbol{E} = E_0(\boldsymbol{x}_0 + \boldsymbol{y}_0)e^{-jkz}$

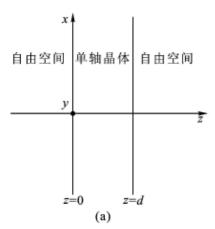
$$(z < 0, k = \omega \sqrt{\mu_0 \varepsilon_0})$$

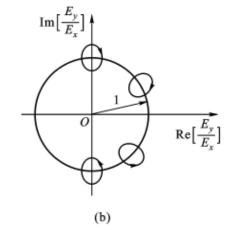
忽略在z=0和z=d边界波的反射效

应,则波刚通过该各向异性媒质

O: 哪个轴是为光轴?







板时可表示为
$$E = E_0 (x_0 e^{-jk_e d} + y_0 e^{-jk_0 d}) e^{-jk(z-d)}$$
 $(z > d)$

波通过各向异性媒质板后其极化形式可由右式决定 $E_{\rm y}/E_{\rm x}=e^{(-jk_0d+jk_ed)}$

如果
$$-k_0 d + k_e d = \pm \frac{\pi}{2} + 2n\pi$$

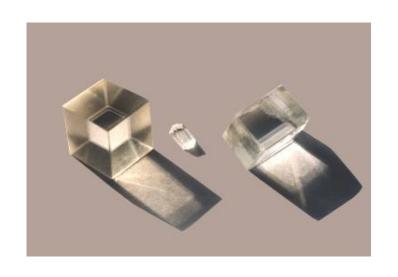
满足上式的最短距离

$$d = \frac{\pi/2}{k_e - k_o}$$

得到圆极化波

各向异性晶体

很多晶体,如方解石、石英在光频中呈现各向异性特性。对于方解石晶体, $\varepsilon_{//}=2.21\varepsilon_0$, $\varepsilon_{\perp}=2.76\varepsilon_0$, 是实数。所以在方解石晶体中波传播的速度与波的极化有关。





Étienne-Louis Malus (1775-1812)

马吕斯1808年发现反射时光的偏振,确定了偏振光强度变化的规律(现称为马吕斯定律)。他研究了光在晶体中的双折射现象,1811年,他与J. 毕奥各自独立地发现折射时光的偏振,提出了确定晶体光轴的方法,研制成一系列偏振仪器。

二色性 (dichroism)

❖有些各向异性介质,对于一个极化方向的波是透明传播的,但对另一极化方向的波就有吸收。所以对于某一极化方向,介电常数是实数,另一极化方向,介电常数是复数,这种性质称为二色性。

❖1928年,一个叫做Edwin H. Land的年轻人发现了一种薄膜,当随机极化的太阳光经过该薄膜后就成为线极化了。这种材料几经改进,现称为做偏振片。偏振片是一种人工的二色性材料。



Edwin H. Land 1909-1991

极化太阳镜:介质表面反射的太阳光包含较多的垂直极化分量,因此,如果太阳镜用极化薄膜制作,且选择薄膜的极化方向使得水平极化光容易通过,垂直极化光不容易通过,那么这种太阳镜与一般的浅色镜相比可较好滤掉部分耀眼的光,因为对于一般的浅色太阳镜,任何极化方向光同样衰减。

3D 立体电影

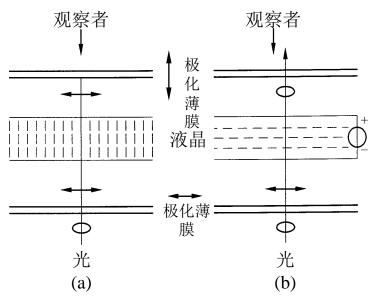
❖3D立体电影的制作有多种形式,其中较为广泛采用的是偏光眼镜法。它以人眼观察景物的方法,利用两台并列安置的电影摄影机,分别代表人的左、右眼,同步拍摄出两条略带水平视差的电影画面。



❖放映时,将两条电影影片分别 装入左、右电影放映机,并在放映镜头前分别 装置两个偏振轴互成90度的偏振镜。两台放映机需同步运转,同时将画面投放在 金属银幕上,形成左像右像双影。当观众戴上特制的偏光眼镜时,由于左、右两 片偏光镜的偏振轴互相垂直,并与放映镜头前的偏振轴相一致;致使观众的左眼 只能看到左像、右眼只能看到右像,通过双眼汇聚功能将左、右像叠和在视网膜 上,由大脑神经产生三维立体的视觉效果。展现出一幅幅连贯的立体画面,使观 众感到景物扑面而来、或进入银幕深凹处,能 产生强烈的"身临其境"感。

液晶

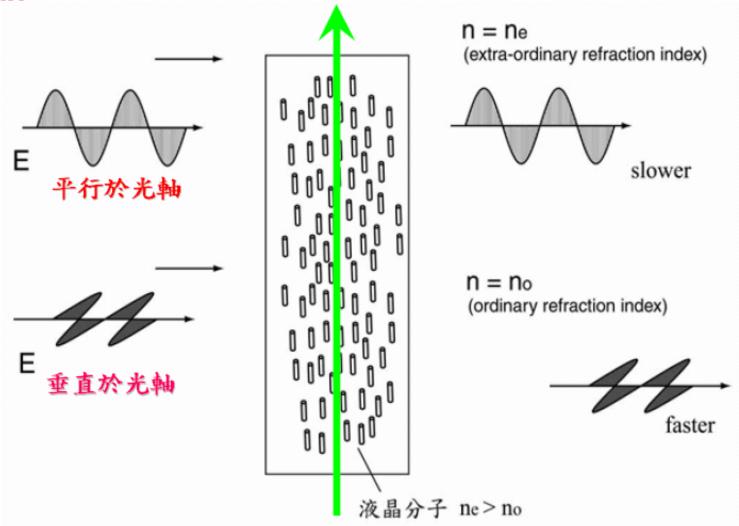
液晶是一种液体,其分子有序排列,液晶可以被电场激活。在非激活态,液晶是各向同性的,当加上电场后,液晶中分子将平行于电场或垂直于电场排列,并成为各向异性介质。



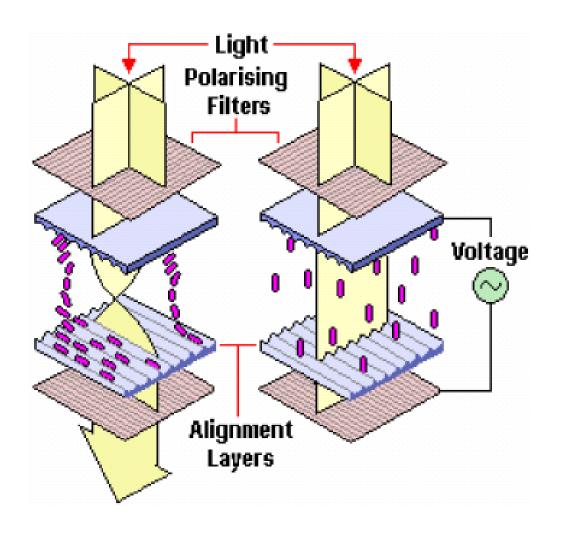
作为显示器的液晶 (a) 正常态(非激活态) (b) 激活态

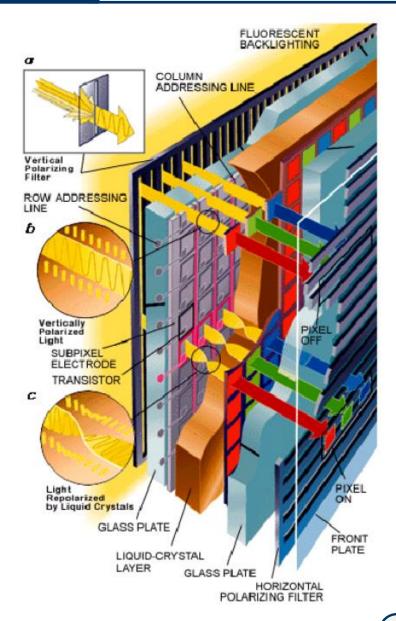
上图给出一个典型的液晶显示器原理结构,它是工作于所谓的"扭曲"(DAP)模式。图(a)表示激活前的正常态,进入液晶的光已被偏振片极化,该极化光通过液晶时极化方向不变。当通过第二个偏振片时全部被吸收。最终结果没有光通过显示器。而在激活态,液晶改变通过光的极化方向,第二个偏振片对于改变了极化方向的通过光是透明的,所以光能通过显示器。

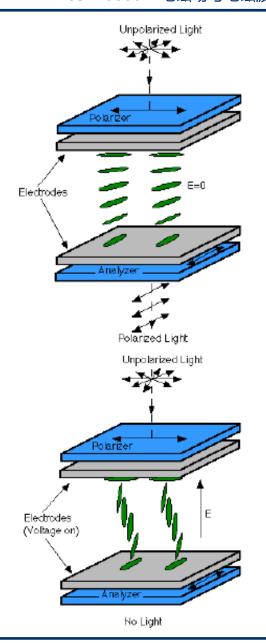
液晶



LCD原理







磁各向异性介质的张量表示

❖ B与H不再平行, 其关系为

$$\begin{pmatrix} B_{x} \\ B_{y} \\ B_{z} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \mu_{xx} & \mu_{xy} & \mu_{xz} \\ \mu_{yx} & \mu_{yy} & \mu_{yz} \\ \mu_{zx} & \mu_{zy} & \mu_{zz} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} H_{x} \\ H_{y} \\ H_{z} \end{pmatrix}$$

pprox 引入并矢 $\ddot{\mu}$

$$\vec{\boldsymbol{\mu}} = \begin{bmatrix} \mu_{xx} \boldsymbol{x}_0 \boldsymbol{x}_0 & \mu_{xy} \boldsymbol{x}_0 \boldsymbol{y}_0 & \mu_{xz} \boldsymbol{x}_0 \boldsymbol{z}_0 \\ \mu_{yx} \boldsymbol{y}_0 \boldsymbol{x}_0 & \mu_{yy} \boldsymbol{y}_0 \boldsymbol{y}_0 & \mu_{yz} \boldsymbol{y}_0 \boldsymbol{z}_0 \\ \mu_{zx} \boldsymbol{z}_0 \boldsymbol{x}_0 & \mu_{zy} \boldsymbol{z}_0 \boldsymbol{y}_0 & \mu_{zz} \boldsymbol{z}_0 \boldsymbol{z}_0 \end{bmatrix}$$

* 与H关系可记为 $B = \ddot{\mu} \cdot H$

铁氧体

- ❖铁氧体是一族化合物的总称,属于非金属磁性材料,其磁导率很高,但电导率 很低,因此电磁波能深入其内部与其中的自旋电子发生相互作用。介电常数大约 在 2~35 之间。
- ❖铁氧体在外加恒定磁场H₀作用下,显示磁各向异性。
- ❖高频下磁化铁氧体的相对导磁率是一反对称二阶张量

$$\vec{\mu}_{\rm r} = \begin{bmatrix} \mu_{\rm 11} & -{\rm j}\mu_{\rm 12} & 0 \\ {\rm j}\mu_{\rm 12} & \mu_{\rm 11} & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \qquad \mathbf{\sharp \Phi} \qquad \mu_{\rm 11} = 1 + \frac{\omega_{\rm g}\omega_{\rm m}}{\omega_{\rm g}^2 - \omega^2}$$

$$\mu_{\rm 12} = \frac{-\omega\omega_{\rm m}}{\omega_{\rm g}^2 - \omega^2}$$

$$\omega_{\rm m} = \gamma_{\rm e}M_0 \qquad \omega_{\rm g} = \gamma_{\rm e}H_0$$

 $\gamma_{\rm e} = e/m = -1.76 \times 1011 \text{ C/kg}$,是一常数,称为旋磁比。

M₀ 是外磁场作用下的饱和磁化强度

高频下磁化铁氧体的特点

$$\vec{\mu}_{r} = \begin{bmatrix} \mu_{11} & -j\mu_{12} & 0 \\ j\mu_{12} & \mu_{11} & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \qquad \mu_{11} = 1 + \frac{\omega_{g}\omega_{m}}{\omega_{g}^{2} - \omega^{2}} \qquad \mu_{12} = \frac{\omega\omega_{m}}{\omega_{g}^{2} - \omega^{2}}$$

$$\omega_{m} = \gamma_{e}M_{0} \qquad \omega_{g} = \gamma_{e}H_{0}$$

- ❖ 如果 $\omega_g = 0$, $\omega_m = 0$, 则 $\mu_{11} = 1$, $\mu_{12} = 0$, $b = \mu_0 h$
- ❖ 未受磁化的铁氧体是一均匀各向同性的介质。
- ❖ 当一恒定磁场H₀加在铁氧体上时,它变成一块各向异性介质。
- \bullet 如果 ω =0 (没有高频场) ,则 $\mu_{11}=1+\frac{\omega_m}{\omega_g}$ $\mu_{12}=0$ 铁氧体成为一种
磁性单轴晶体。
- $* \mu_{11}, \mu_{12}$ 都是外加直流磁场 H_0 、饱和磁化强度 M_0 和外加频率 ω 的函数。因此可以用改变 H_0 的办法改变 μ_{11} 和 μ_{12} 。
- * 当 $\omega = \omega_g$, $\mu_{11} \rightarrow \infty$, $\mu_{12} \rightarrow \infty$, 发生所谓共振现象。称它为铁磁共振。
- ❖ 张量磁导率μ₂是在h<<H₀情况下得到的,因此b和h的关系是线性的。

磁矩进动方程

电子磁矩M在外磁场中H的运动方程: γ_e是旋磁比.

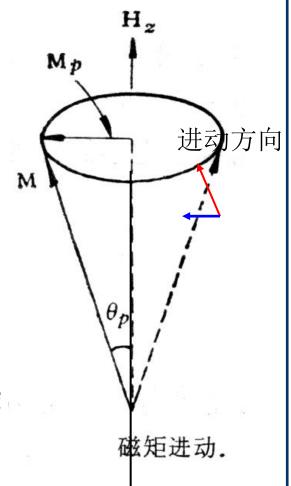
$$\frac{dM}{dt} = -\gamma_e M \times H$$

由此方程可以看出,矢量MxH垂直于M和H构成的平面,不改变M的大小,改变M的方向使得电子在自旋的同时还以外磁场为方向转动,这种双重旋转运动称为进动。

进动频率

$$\omega_{\rm g} = \gamma_{\rm e} H_0$$

如果外加 ω 交变电磁波的时候,交变场与M相互作用的依赖于 ω 与 ω_{α} 差值



磁化铁氧体中的波方程及其平面波解

- riangle 磁化铁氧体的本构关系 $m{b} = \ddot{\mu} \cdot h$
- ❖ 麦克斯韦方程组中两个旋度方程为

$$\nabla \times \boldsymbol{E} = -j\omega \boldsymbol{\ddot{\mu}} \cdot \boldsymbol{h} \qquad \nabla \times \boldsymbol{h} = j\omega \boldsymbol{\varepsilon}_0 \boldsymbol{E}$$

❖ 消去E,得到磁化铁氧体中波方程

$$-\nabla^2 \boldsymbol{h} + \nabla(\nabla \cdot \boldsymbol{h}) - \omega^2 \varepsilon_0 \vec{\boldsymbol{\mu}} \cdot \boldsymbol{h} = 0$$

* 假设铁氧体中具有平面波解 $h = h_0 e^{-jk \cdot r}$ $\int_{-\infty}^{\infty} k = k_x x_0 + k_y y_0 + k_z z_0$

$$\begin{cases} \mathbf{k} = k_x \mathbf{x}_0 + k_y \mathbf{y}_0 + k_z \mathbf{z}_0 \\ \mathbf{r} = x \mathbf{x}_0 + y \mathbf{y}_0 + z \mathbf{z}_0 \end{cases}$$

❖ 得到磁化铁氧体中平面波解滿足的波方程:

$$k^2 \boldsymbol{h}_0 - \boldsymbol{k} (\boldsymbol{k} \cdot \boldsymbol{h}_0) - \omega^2 \varepsilon_0 \boldsymbol{\ddot{\mu}} \cdot \boldsymbol{h}_0 = 0$$

磁化铁氧体中的波方程及其平面波解

❖ 磁化铁氧体中平面波解滿足的波方程 $k^2h_0 - k(k \cdot h_0) - \omega^2 \varepsilon_0 \ddot{\mu} \cdot h_0 = 0$

$$k^2 \boldsymbol{h}_0 - \boldsymbol{k} (\boldsymbol{k} \cdot \boldsymbol{h}_0) - \omega^2 \varepsilon_0 \boldsymbol{\ddot{\mu}} \cdot \boldsymbol{h}_0 = 0$$

❖ 写成分量形成,并设 k 在 x-z 平面与 z 轴成 θ 角,则

$$\begin{cases} \mathbf{h}_0 = h_x \mathbf{x}_0 + h_y \mathbf{y}_0 + h_z \mathbf{z}_0 & k_x = k \sin \theta & k_z = k \cos \theta \\ \mathbf{k} = k_x \mathbf{x}_0 + k_z \mathbf{z}_0 & k_y = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} \mathbf{h}_{0} = h_{x}\mathbf{x}_{0} + h_{y}\mathbf{y}_{0} + h_{z}\mathbf{z}_{0} & k_{x} = k\sin\theta \quad k_{z} = k\cos\theta \\ \mathbf{k} = k_{x}\mathbf{x}_{0} + k_{z}\mathbf{z}_{0} & k_{y} = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} \mathbf{k}^{2} - k^{2}\sin^{2}\theta - k_{0}^{2}\mu_{11} & jk_{0}^{2}\mu_{12} & -k^{2}\sin\theta\cos\theta \\ -jk_{0}^{2}\mu_{12} & k^{2} - k_{0}^{2}\mu_{11} & 0 \\ -k^{2}\sin\theta\cos\theta & 0 & k^{2} - k^{2}\cos^{2}\theta - k_{0}^{2} \end{cases} \begin{bmatrix} h_{x} \\ h_{y} \\ h_{z} \end{bmatrix} = 0$$

❖ 其非零解必须使其系数行列式为零,则得传播常数的两个解 k[±] 为

$$k^{\pm} = k_0 \left\{ \frac{(\mu_{11}^2 - \mu_{12}^2 - \mu_{11})\sin^2\theta + 2\mu_{11} \pm \left[(\mu_{11}^2 - \mu_{12}^2 - \mu_{11})^2 \sin^2\theta + 4\mu_{12}^2 \cos^2\theta \right]^{1/2}}{2\left[(\mu_{11} - 1)\sin^2\theta + 1 \right]} \right\}^{1/2}$$

磁化铁氧体中的平面波解

$$k^{\pm} = k_0 \left\{ \frac{(\mu_{11}^2 - \mu_{12}^2 - \mu_{11})\sin^2\theta + 2\mu_{11} \pm \left[(\mu_{11}^2 - \mu_{12}^2 - \mu_{11})^2 \sin^2\theta + 4\mu_{12}^2 \cos^2\theta \right]^{1/2}}{2\left[(\mu_{11} - 1)\sin^2\theta + 1 \right]} \right\}^{1/2}$$

❖.纵向传播的波: 波矢k平行于直流磁场 H_0 , $\theta=0$

$$k^{\pm} = k_0 (\mu_{11} \pm \mu_{12})^{1/2}$$

- ❖横向传播的波: 波矢k 正交于直流磁场 H_0 , $\theta = \pi/2$
- ***当** $h \perp H_0$ 时,有 $k = k_0 \left(\frac{\mu_{11}^2 \mu_{12}^2}{\mu_{11}}\right)^{1/2}$

$$k = k_0$$
 $k_0 = \omega \sqrt{\mu_0 \varepsilon_0}$

磁化铁氧体中的平面波解——纵向传播的波

$$\begin{bmatrix} k^{2} - k^{2} \sin^{2} \theta - k_{0}^{2} \mu_{11} & j k_{0}^{2} \mu_{12} & -k^{2} \sin \theta \cos \theta \\ -j k_{0}^{2} \mu_{12} & k^{2} - k_{0}^{2} \mu_{11} & 0 \\ -k^{2} \sin \theta \cos \theta & 0 & k^{2} - k^{2} \cos^{2} \theta - k_{0}^{2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} h_{x} \\ h_{y} \\ h_{z} \end{bmatrix} = 0$$

- **◇**纵向传播的波: $k^{\pm} = k_0 (\mu_{11} \pm \mu_{12})^{1/2}$
- *****由波矢k平行于直流磁场 H_0 , $\theta=0$

*得到
$$h_z = 0$$
 $\frac{h_y}{h_x} = \frac{k^2 - k_0^2 \mu_{11}}{k_0^2 (-j\mu_{12})} = \pm j$ \Longrightarrow $h_0^{\mp} = h_x (x_0 \pm jy_0)$

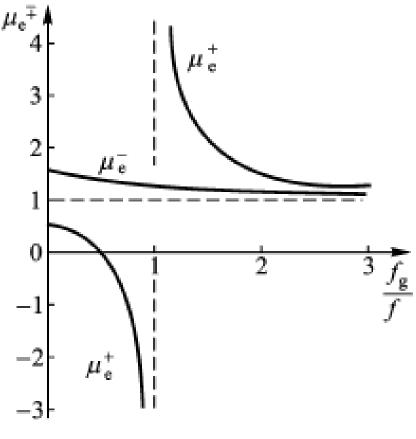
- ullet上式的解是圆极化波, $oldsymbol{h}_0^ op$ 分别代表左旋和右旋圆极化波的磁场强度。
- ***右旋波和左旋波的传播速度是不同的。**
- * 记有效相对磁导率 $\mu_{\rm e}^{\mp} = \mu_{11} \pm \mu_{12}$ *则左旋与右旋波的有效波数 $k^{\mp} = k_0 \sqrt{\mu_e^{\mp}}$

磁化铁氧体中的平面波解——纵向传播的波

$$\mu_{e}^{\mp} = \mu_{11} \pm \mu_{12} \iff \begin{cases} \mu_{11} = 1 + \frac{\omega_{g}\omega_{m}}{\omega_{g}^{2} - \omega^{2}} & 4 \\ \mu_{12} = \frac{\omega\omega_{m}}{\omega_{g}^{2} - \omega^{2}} & 3 \end{cases}$$

$$\mu_e^{\mp} = \mu_{11} \pm \mu_{12} = 1 + f_m (f_g \pm f)^{-1}$$

- ❖ 从图中可见:
- ❖ µ_e 无共振特性



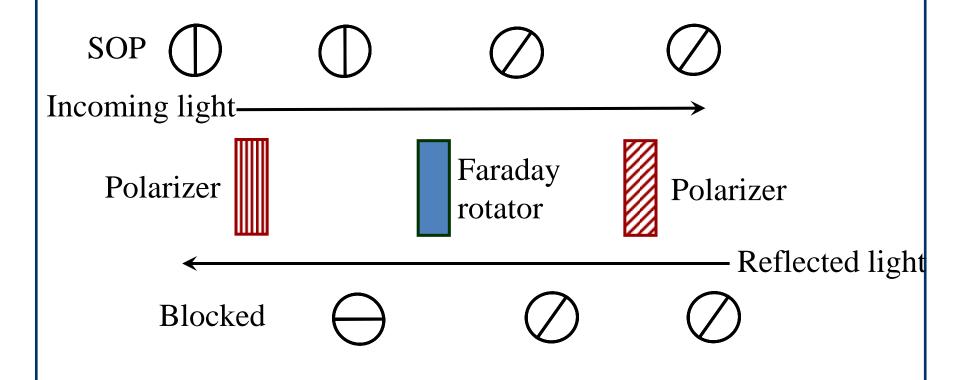
9.8GHz平面波在YIG铁氧体中平行于直流磁场传播时与 f_d/f 关系

磁化铁氧体中的平面波解——纵向传播的波

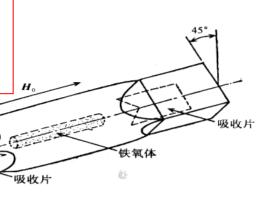
$$h_0^{\mp} = h_x (x_0 \pm jy_0)$$
 $k^{\pm} = k_0 (\mu_{11} \pm \mu_{12})^{1/2}$

- ❖ 平面波在各向异性铁氧体中传播,由于分解成左、右旋圆极化波的k值不同而具有不同相速,从而使合成波的极化平面旋转。
- * 假如两分量相等或无衰减、极化平面的转角 φ 由 $\varphi = \frac{(k^- k^+)z}{2}$ 计算
- \Leftrightarrow 当 $\omega >> \omega_{\rm m}$, 上式成为 $\varphi = \frac{\omega_m}{2c} z$
- ❖ 式中, c是铁氧体材料中光速, 因此这种情况转角与频率无关 从而把铁氧体可以制成宽带器件。
- ❖ 如果波在反向传播,可得相同转角,这表明铁氧体这种各向异性介质是非互易的, 这种非互易性质即法拉第旋转。

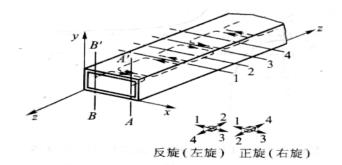
隔离器



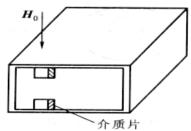
功率容量低,机械 机构复杂,切隔离 器较长。适合弱直 流磁场场合。



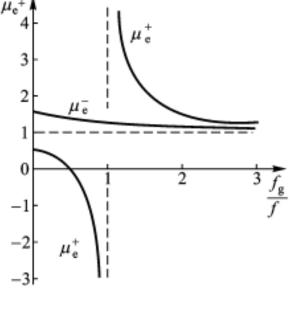
法拉第旋转隔离器的结构示意图



矩形波导中 TE₁₀模的圆极化现象

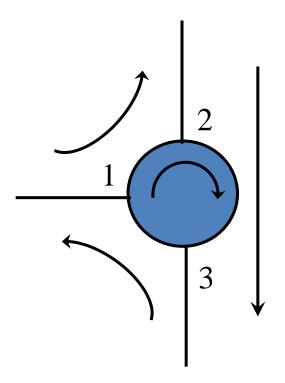


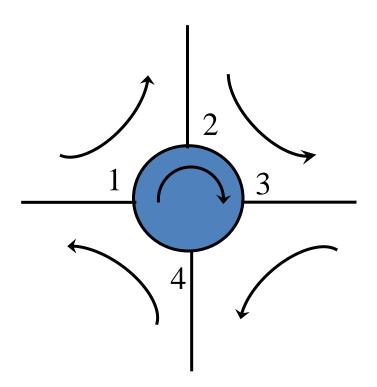
谐振式隔离器



容易设计,但所需 直流磁场高,体积 大,多用于高功率 情况。

环行器





磁化铁氧体中的平面波解——横向传播的波(h//H₀)

ightharpoonup 对于横向传播的波,当 h/H_0 时,h 只有 h_z 分量

$$k = k_0$$
 $k_0 = \omega \sqrt{\mu_0 \varepsilon_0}$

- ❖ 波数 k 与铁氧体的各向异性无关,因而铁氧体中的场与各向同性介质中的场是一样的,故这种波一般称为寻常波。
- **◇** 因为 h_z 是磁场强度 h 的唯一非零分量,故 $b_z = \mu_0 h_z$ 是磁通量密度矢量的唯一非零分量。
- riangle 从旋度方程 $\nabla imes m{E} = -\mathrm{j}\omega m{B}$ \Longrightarrow $\omega m{b}_0 = m{k}_0 imes m{E}_0$
- * 得电场的唯一非零分量 $E_y = \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0}} h_z$
- \Rightarrow 以及 $k = k_0 x_0$
- ightharpoonup 因此寻常波是线极化 TEM_x 波,如同在 μ_0 和 arepsilon 的各向同性介质中传播一样。

磁化铁氧体中的平面波解——横向传播的波 $(h \perp H_0)$

*** 对于铁氧体中传播的**非寻常波 $k = k_0 \left(\frac{\mu_{11}^2 - \mu_{12}^2}{\mu_{11}} \right)^{-1}$

$$\begin{bmatrix} k^{2} - k^{2} \sin^{2} \theta - k_{0}^{2} \mu_{11} & j k_{0}^{2} \mu_{12} & -k^{2} \sin \theta \cos \theta \\ -j k_{0}^{2} \mu_{12} & k^{2} - k_{0}^{2} \mu_{11} & 0 \\ -k^{2} \sin \theta \cos \theta & 0 & k^{2} - k^{2} \cos^{2} \theta - k_{0}^{2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} h_{x} \\ h_{y} \\ h_{z} \end{bmatrix} = 0$$

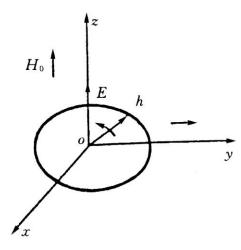
$$\begin{cases} h_z = 0 \\ \frac{h_y}{h_x} = -j \frac{\mu_{11}}{\mu_{12}} \\ E_x = E_y = D_x = D_y = 0 \\ E_z = -\sqrt{\frac{\mu_0 \mu_e}{\varepsilon_0}} h_y \end{cases}$$

磁化铁氧体中的平面波解——横向传播的波 $(h \perp H_0)$

$$\begin{cases} h_z = 0 \\ h_y \\ h_x = -j \frac{\mu_{11}}{\mu_{12}} \end{cases} \begin{cases} b_x = b_z = 0 \\ b_y = \left(\frac{\mu_0 k^2}{k_0^2}\right) h_y = \mu_0 \mu_e h_y \end{cases}$$

$$E_x = E_y = D_x = D_y = 0$$
 $E_z = -\sqrt{\frac{\mu_0 \mu_e}{\varepsilon_0}} h_y$

$$\begin{cases} \mathbf{k} = k\mathbf{x}_{0} & k = k_{0}\sqrt{\mu_{e}} \\ \mu_{e} = \frac{\mu_{11}^{2} - \mu_{12}^{2}}{\mu_{11}} = \frac{f^{2} - (f_{g} + f_{m})^{2}}{f^{2} - f_{g}^{2} - f_{g}f_{m}} \end{cases}$$



非寻常波的椭圆极化

❖可见非寻常波是TEx波。H 在x-y平面内是椭圆极化的

$$h_y / h_x = -\mathbf{j}(\mu_{11} / \mu_{12})$$

磁化铁氧体中的平面波解——横向传播的波 $(h \perp H_0)$

$$\begin{cases} h_{z} = 0 \\ \frac{h_{y}}{h_{x}} = -j\frac{\mu_{11}}{\mu_{12}} \end{cases} b_{y} = \begin{pmatrix} \mu_{0}k^{2} \\ k_{0}^{2} \end{pmatrix} h_{y} = \mu_{0}\mu_{e}h_{y}$$

$$E_{x} = E_{y} = D_{x} = D_{y} = 0 \qquad E_{z} = -\sqrt{\frac{\mu_{0}\mu_{e}}{\varepsilon_{0}}} h_{y}$$

$$\begin{pmatrix} \mathbf{k} = k\mathbf{x}_{0} & k = k_{0}\sqrt{\mu_{e}} \end{pmatrix} k_{0} = k_{0}\sqrt{\mu_{e}}$$

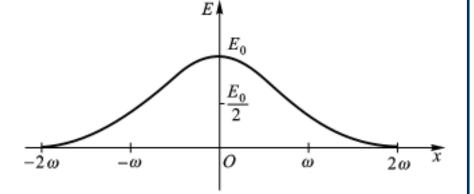
 $\begin{cases} \mathbf{k} = k\mathbf{x}_{0} & k = k_{0}\sqrt{\mu_{e}} \\ \mu_{e} = \frac{\mu_{11}^{2} - \mu_{12}^{2}}{\mu_{11}} = \frac{f^{2} - (f_{g} + f_{m})^{2}}{f^{2} - f_{g}^{2} - f_{g}f_{m}} \end{cases}$

9.4GHz非寻常平面波在YIG铁氧体中垂直于直流磁场传播时 μ_e 与 f_e/f 的关系

- **⇔** 当 $f_g / f = -f_m / 2f + \sqrt{(f_m / 2f)^2 + 1}$ 时,可出现极点。

高斯波束

- ❖ 均匀平面波有以下两个特点,
 - 一波的幅度在整个空间是常数



- 等相位面是平行平面。
- ❖ 对于更复杂的波,波的幅度不再均匀,波前不再是平面。
- ❖ 例如激光束,其幅度在中心轴线上最强,离开轴线愈远光场愈弱。
- ❖ 场按高斯分布的波束称为高斯波束

$$E(x, z=0) = y_0 E_0 e^{-x^2/w^2}$$

❖ 高斯波束传播的分析方法:将高斯波束展开为无限多平面波叠加,研究每个平面波的传播,再把这些平面波加起来。

❖ z=0 的平面高斯波束

$$E(x, z = 0) = y_0 E_0 e^{-x^2/w^2}$$

❖ 设 y 方向极化的平面波表示为

$$\boldsymbol{E} = \boldsymbol{y}_0 A e^{-j(k_x x + k_z z)} \qquad k_x^2 + k_z^2 = k^2, \quad k = \omega \sqrt{\mu \varepsilon}$$

❖ 将 z=0 平面电场用平面波 e^{-jkx} 展开

$$\boldsymbol{E}(x,z=0) = \mathbf{y}_0 \int_{-\infty}^{\infty} \mathrm{d}k_x A(k_x) \mathrm{e}^{-jk_x x}$$

 $A(k_x)$ 为x方向波数为 k_x 的平面波分量幅值,根据傅里叶变换理论

$$A(k_x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} dx E(x, z = 0) e^{jk_x x} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} dx E_0 e^{-x^2/w^2} e^{jk_x x}$$

- ❖ z=0 的平面高斯波束 $E(x, z = 0) = y_0 E_0 e^{-x^2/w^2}$
- * 将 z=0 平面电场用平面波展开 $E(x,z=0) = y_0 \int_{-\infty}^{\infty} dk_x A(k_x) e^{-jk_x x}$

$$A(k_x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} dx E(x, z = 0) e^{jk_x x} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} dx E_0 e^{-x^2/w^2} e^{jk_x x}$$

- ❖诸多平面波沿z轴的传播,只要乘上 e^{-jkzz} 即可

$$E(x,z) = y_0 \frac{E_0 w}{2\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} dk_x e^{\frac{-w^2 k_x^2}{4}} e^{-j(k_x x + k_z z)}$$

$$\boldsymbol{E}(x,z) = \boldsymbol{y}_0 \frac{E_0 w}{2\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} dk_x e^{\frac{-w^2 k_x^2}{4}} e^{-j(k_x x + k_z z)}$$

- **式中**, $k_z = \sqrt{k^2 k_x^2}$ 当 $k_x > k$, $k_z = -j\sqrt{k_x^2 k^2}$ 是虚数,所以上述解当 z→∞ 仍有界

$$E(x, z) = y_0 \frac{E_0 k w}{2\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} du \ e^{\frac{-k^2 w^2 u^2}{4}} e^{-j(kux + k\sqrt{1 - u^2}z)}$$

- ❖ 对于大多数激光束, kw>>1条件都满足, 除非 u 比 1 小得多, 上式第一个指 数项可忽略。
- $E(x,z) = y_0 \frac{E_0 k w}{2P} e^{q^2/4P^2} e^{-jkz} = y_0 E_0 \frac{1}{\sqrt{1 j\frac{z}{z}}} e^{-jkz} e^{-jkz} e^{-jkz}$ \Rightarrow 当u<<1时第二项中 $\sqrt{1-u^2}\approx 1-\frac{u^2}{2}$ 其最终解为

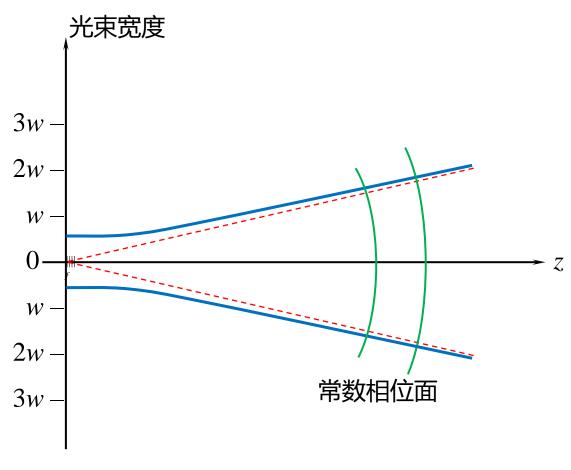
$$\boldsymbol{E}(x,z) = \boldsymbol{y}_0 \frac{E_0 k w}{2P} e^{q^2/4P^2} e^{-jkz} = \boldsymbol{y}_0 E_0 \frac{1}{\sqrt{1 - j\frac{z}{z_f}}} e^{-jkz} e^{\left[\frac{-x^2}{w^2(1 + \frac{z^2}{z_f^2})}(1 + j\frac{z}{z_f})\right]}$$

- ightharpoonup 所以当波束传播相当一段距离后,在 m z 处波束的宽度为 wz/z_f

相位 =
$$-kz - \frac{x^2}{w^2} \frac{z_f}{z} + \frac{\pi}{4} \approx -k\sqrt{z^2 + x^2} + \frac{\pi}{4}$$

❖ 当光束沿 z 轴传播相当一段距离后,高斯波束变得越来越宽,其宽度与z近似线性关系,而等相位面成为一柱面,这种现象称为高斯波束衍射。

高斯波束的衍射



当 $z/z_f \rightarrow \infty$ 光束宽度与 z 成线性关系

复习

- ❖ 电各向异性介质可用并矢 $\ddot{\epsilon}$ 表示,波在其中的传播可分为寻常波与非寻常波,非寻常波的传播特性与方向有关。
- ❖ 铁氧体未经磁化是各向同性的。当一恒定磁场H₀加在铁氧体上时,它变成一块各向异性介质。
- ❖ 铁氧体中传播的波可以分为纵向传播的波与横向传播的波。纵向传播的波是圆极化波。左旋波和右旋波相速不等。右旋波有共振特性,有通带止带纵向传播的波是非互易的,存在法拉第旋转效应。横向传播的波分为寻常波与非寻常波。寻常波就是普通的TEM波,非寻常波是椭圆极化波。其极化特性相互垂直。
- ❖ 高斯波束是分析实际激光束的一个十分迫近的模型,可将它展开为无限多平面波的叠加。高斯波束沿z轴传播一段距离后,其宽度与z轴近似线性关系,等相位面成为一柱面。这称为高斯波束衍射。

The End.

郑史烈

zhengsl@zju.edu.cn