7.4 电磁波的极化

1、极化的概念

一无界媒质中,沿+z轴传播的均匀平面波, $\vec{E} = \vec{e}_x E_x + \vec{e}_v E_v$

$$\begin{cases} E_x = E_{xm} \cos(\omega t - kz + \varphi_x) \\ E_y = E_{ym} \cos(\omega t - kz + \varphi_y) \end{cases}$$

 E_{xm} 和 E_{vm} 为正实数

$$0 \le |\boldsymbol{\varphi}_x - \boldsymbol{\varphi}_y| \le \boldsymbol{\pi}$$

在给定的等相位面上, E_x 和 E_v 两者的时空关系决定了 \overrightarrow{E} 的轨迹

给定等相位面 均匀平面波 等相位面是平面 **E**在等相位面上

- \blacktriangleright 概念: <u>在空间任一给定点上,电磁波</u>的电场强度矢量 \overrightarrow{E} 的取 向随时间变化的方式,称为电磁波的极化。
- >可用电场强度矢量的矢端随时间在空间描绘的轨迹来表示。
 - >一般情况下, 其轨迹为椭圆, 成为椭圆极化。
 - ▶特殊情况下,其轨迹为圆极化或线极化。

2、极化的类型

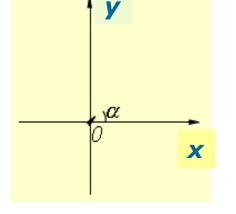
$$\begin{cases} E_x = E_{xm} \cos(\omega t - kz + \varphi_x) \\ E_y = E_{ym} \cos(\omega t - kz + \varphi_y) \end{cases}$$

1) **线极化** 若电场的两个分量 E_x 和 E_y 的相位相等或相差180°,则合成的电场表现为直线线极化波为简单起见,空间任一固定点取z=0的固定点讨论

若:
$$\varphi_x = \varphi_y = \varphi_0 \Rightarrow \begin{cases} E_x = E_{xm} \cos(\omega t + \varphi_0) \\ E_y = E_{ym} \cos(\omega t + \varphi_0) \end{cases}$$

 \Rightarrow 合成的电场强度矢量 $\mathbf{z} = \vec{e}_x E_x + \vec{e}_y E_y$

大小:
$$E = \sqrt{E_x^2 + E_y^2} = \sqrt{E_{xm}^2 + E_{ym}^2} \cos(\omega t + \varphi_0)$$



方向(与x轴夹角 θ): $tg\theta = \frac{E_y}{E_x} = \frac{E_{ym}}{E_{xm}} =$ 正常数

直线极化的平面波

若:
$$\varphi_x - \varphi_y = \pm \pi \implies tg \theta = \frac{E_y}{E_x} = -\frac{E_{ym}}{E_{xm}} =$$
 负常数

2) 圆极化 若电场的两个分量 E_x 和 E_y 的振幅相等,相位相差 90° ,则合成的电场表现为圆极化波

空间任一固定点取z = 0的点讨论 令 $E_{xm} = E_{ym} = E_{m}$, $\varphi_{x} = \varphi$, $\varphi_{y} = \varphi_{x} \pm \frac{\pi}{2}$

$$\Rightarrow \begin{cases} E_x = E_m \cos(\omega t + \varphi) \\ E_y = E_m \cos(\omega t + \varphi \pm \frac{\pi}{2}) = \mp E_m \sin(\omega t + \varphi) \end{cases}$$

 \Rightarrow 合成的电场强度矢量 $\mathbf{z} = \mathbf{e}_x \mathbf{E}_x + \mathbf{e}_y \mathbf{E}_y$

大小:
$$E = \sqrt{E_x^2 + E_y^2} = \sqrt{\left[E_m \cos(\omega t + \varphi_0)\right]^2 + \left[\mp E_m \sin(\omega t + \varphi_0)\right]^2}$$

$$= E_m = 常数$$

方向(与x轴夹角
$$\theta$$
): $tg\theta = \frac{E_y}{E_x} = \mp \tan(\omega t + \varphi) \Rightarrow \theta = \mp(\omega t + \varphi)$

合成的电场的大小不随时间改变,但方向却随时间以角速度ω旋转,矢端 轨迹为圆,故称为圆极化。

$$\varphi_y = \varphi_x \pm \frac{\pi}{2} \implies \theta = \mp (\omega t + \varphi)$$

$$\begin{cases} E_x = E_{xm} \cos(\omega t - kz + \varphi_x) \\ E_y = E_{ym} \cos(\omega t - kz + \varphi_y) \end{cases}$$

X

当
$$\varphi_y - \varphi_x = -\frac{\pi}{2}$$
时, $\theta = \omega t + \varphi$

$$t\uparrow$$
, $\theta\uparrow$

若波沿+z方向传播,则**E**的旋转方向与波的传播方向满足右手螺旋关系,称为右旋圆极化波;

若波沿-z方向传播,则E的旋转方向与波的传播方向满足左手螺旋关系,称为左旋圆极化波;

当
$$\varphi_y - \varphi_x = \frac{\pi}{2}$$
时, $\theta = -(\omega t + \varphi)$

$$t \uparrow, \quad \theta \downarrow$$

若波沿+z方向传播,则产的旋转方向与波的传播方向满足左手螺旋关系,称为左旋圆极化波;

若波沿-z方向传播,则产的旋转方向与波的传播方向满足右手螺旋关系,称为右旋圆极化波;

3) 椭圆极化 若电场的两个分量 E_x 和 E_v 的振幅和相位之间为任 意关系,则合成的电场表现为椭圆极化波

空间任一固定点取z = 0的点讨论 $\varphi_x = \varphi$, $\varphi_y = 0$

$$\begin{cases} E_{x} = E_{xm} \cos(\omega t - kz + \varphi_{x}) \\ E_{y} = E_{ym} \cos(\omega t - kz + \varphi_{y}) \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} E_{x} = E_{xm} \cos(\omega t + \varphi) \\ E_{y} = E_{ym} \cos(\omega t) \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} E_{x} = E_{xm} \cos(\omega t + \varphi) \\ E_{y} = E_{ym} \cos(\omega t) \end{cases}$$

设法消去时间变量t
$$\left(\frac{E_x}{E_{xm}}\right)^2 + \left(\frac{E_y}{E_{ym}}\right)^2 - 2\frac{E_x E_y}{E_{xm} E_{ym}} \cos \varphi = \sin^2 \varphi$$

这是椭圆方程,圆心在原点,长轴与x轴夹角为 α ,且

$$\tan 2\alpha = \frac{2E_{xm}E_{ym}}{E_{xm}^2 - E_{ym}^2}\cos \varphi$$

合成的电场不断改变其大小和方向,矢端轨迹为椭圆,故称椭圆 极化。

$$\Rightarrow \theta = \arctan \frac{E_y}{E_x} = \arctan \frac{E_{ym} \cos(\omega t + \varphi_y)}{E_{xm} \cos(\omega t + \varphi_x)}$$

⇒ E的旋转角速度为
$$\frac{d\theta}{dt} = \frac{E_{xm}E_{ym}\omega\sin(\varphi_x - \varphi_y)}{E_{xm}^2\cos^2(\omega t + \varphi_x) + E_{ym}^2\cos^2(\omega t + \varphi_y)}$$

$$(1) \quad 0 < \varphi_x - \varphi_y < \pi$$
 讨, $\frac{d\theta}{dt} > 0$

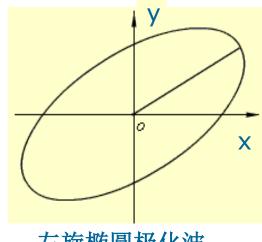
若波沿+z方向传播,则 \vec{E} 的旋转方向与 \vec{E} 的传播方向满足右手螺旋关系,称为右旋椭圆极化波

若波沿-z方向传播,则E的旋转方向与E的传播方向满足左手螺旋关系,

称为左旋椭圆极化波

$$(2) \quad -\pi < \varphi_x - \varphi_y < 0$$
 讨, $\frac{d\theta}{dt} < 0$

若波沿+z方向传播,为左旋椭圆极化波 若波沿-z方向传播,为右旋椭圆极化波



左旋椭圆极化波

4) 讨论: 极化波的分解及合成

 $\begin{cases} E_x = E_{xm} \cos(\omega t + \varphi_x) \\ E_y = E_{ym} \cos(\omega t + \varphi_y) \end{cases}$

椭圆极化是一般的极化状态,线极化和圆极化为特殊情况

当
$$\boldsymbol{\varphi}_x - \boldsymbol{\varphi}_y = 0$$
或±π时,椭圆极化→线极化

当
$$E_{xm}=E_{ym}$$
,且 $oldsymbol{arphi}_x-oldsymbol{arphi}_y=\pm\pi/2$ 时,椭圆极化 $ightarrow$ 圆极化

当
$$E_{xm} = 0, E_y = E_{ym} \cos(\omega t + \phi_y)$$
,椭圆极化 \rightarrow 线极化

当
$$E_{ym} = 0, E_x = E_{xm} \cos(\omega t + \phi_y)$$
,椭圆极化 \rightarrow 线极化

任何极化波都可以用两个极化方向相互垂直的线极化波叠加而成;或任何极化波都可以分解成两个极化方向相互垂直的线极化波。

两个彼此正交、时间相位相同的线极化波



两个彼此正交、时间相位相差90°且振幅相等的线极化波



两个彼此正交、时间相位相差90°且振幅不等的线极化波

椭圆极化波

两个振幅相等、旋向相反的圆极化波两个振幅不等、旋向相反的圆极化波

线极化波



椭圆极化波

例7-4-1:证明一线极化波可分解成振幅相等、旋向相反的两个圆极化波。

证: 假设平面波向+z方向传播,不失一般性,取x轴平行与电场强度

$$\vec{E} = \vec{e}_x E_0 e^{-jkz} = \vec{e}_x E_0 e^{-jkz} + \frac{1}{2} j \vec{e}_y E_0 e^{-jkz} - \frac{1}{2} j \vec{e}_y E_0 e^{-jkz}$$

$$= \frac{E_0}{2} (\vec{e}_x + j \vec{e}_y) e^{-jkz} + \frac{E_0}{2} (\vec{e}_x - j \vec{e}_y) e^{-jkz}$$

$$= \frac{E_0}{2} (\vec{e}_x e^{j0} + \vec{e}_y e^{+j\pi/2}) e^{-jkz} + \frac{E_0}{2} (\vec{e}_x e^{j0} + \vec{e}_y e^{-j\pi/2}) e^{-jkz}$$

$$\frac{E_0}{2}(\vec{e}_x\cos(-kz+\omega t)+\vec{e}_y\cos(-kz+\frac{\pi}{2}+\omega t))+$$

$$\frac{E_0}{2}(\vec{e}_x\cos(-kz+\omega t)+\vec{e}_y\cos(-kz-\frac{\pi}{2}+\omega t))$$

$$|\varphi_{y} - \varphi_{x} = \pi/2$$
 $t \uparrow, \theta \downarrow$ 左旋圆极化波

$$\varphi_{y} - \varphi_{x} = -\pi/2$$
 $t\uparrow, \theta\uparrow$

右旋圆极化波

它们的振幅相同。 得证。

三、极化的判别方法

 $1、利用<math>E_x$ 和 E_v 的振幅和相位之间的关系判断

$$\vec{E} = \vec{e}_x E_{xm} \cos(\omega t - kz + \varphi_x) + \vec{e}_y E_{ym} \cos(\omega t - kz + \varphi_y)$$

当
$$\boldsymbol{\varphi}_{y} - \boldsymbol{\varphi}_{x} = 0$$
或 $\pm \pi$ 时, \rightarrow 线极化

当
$$E_{xm}=E_{xm}$$
,且 $oldsymbol{arphi}_y-oldsymbol{arphi}_x=\pm\pi$ / 2时, $ightarrow$ 圆极化

若 $\phi_y - \phi_x = +\pi/2$,沿+ $\mathbf{z}(-z)$ 传播的波为左旋(右旋 波若 $\phi_y - \phi_x = -\pi/2$,沿+ $\mathbf{z}(-z)$ 传播的波为右旋(左旋 波

其他一般情形→椭圆极化

2、利用复数形式判断

$$\vec{E} = \vec{e}_x E_{xm} e^{j(-kz+\varphi_x)} + \vec{e}_y E_{ym} e^{j(-kz+\varphi_y)}$$

$$\vec{E}(z=0) = \vec{e}_x E_{xm} e^{j\varphi_x} + \vec{e}_y E_{ym} e^{j\varphi_y}$$

$$= \vec{e}_x E_{xm} (\cos \varphi_x + j \sin \varphi_x) + \vec{e}_y E_{ym} (\cos \varphi_y + j \sin \varphi_y)$$

$$= (\vec{e}_x E_{xm} \cos \varphi_x + \vec{e}_y E_{ym} \cos \varphi_y) + j (\vec{e}_x E_{xm} \sin \varphi_x + \vec{e}_y E_{ym} \sin \varphi_y)$$

$$= \vec{E}_R + j \vec{E}_I$$

$$\vec{E}_R = \vec{e}_x E_{xm} \cos \varphi_x + \vec{e}_y E_{ym} \cos \varphi_y$$

$$\vec{E}_{R} = \vec{e}_{x} E_{xm} \cos \varphi_{x} + \vec{e}_{y} E_{ym} \cos \varphi_{y}$$

$$\vec{E}_{I} = \vec{e}_{x} E_{xm} \sin \varphi_{x} + \vec{e}_{y} E_{ym} \sin \varphi_{y}$$

若: $\vec{E}_R / / \vec{E}_I$ 或 $\vec{E}_R = 0$ 或 $\vec{E}_I = 0$ \rightarrow 线极化

 $\vec{E}_R \perp \vec{E}_I \perp |\vec{E}_R| = |\vec{E}_I| \rightarrow \text{圆极化}$

若 \vec{E}_{l} 、 \vec{E}_{R} 与波的传播方向符合右手螺旋关系,则为右旋波; 若 \vec{E}_I 、 \vec{E}_R 与波的传播方向符合左手螺旋关系,则为左旋波。

例7-4-2:判断下列平面电磁波的极化形式

(1)
$$\vec{E} = E_0(-\vec{e}_x + j\vec{e}_y)e^{-jkz}$$

$$\vec{E} = E_0(\vec{e}_x e^{j\pi} + \vec{e}_y e^{j\pi/2})e^{-jkz}$$

$$\Rightarrow E_{xm} = E_{ym} = E_0, \quad \varphi_y - \varphi_x = -\frac{\pi}{2}$$

沿+z方向传播

⇒右旋圆极化波

(2)
$$\vec{E} = E_0 (j\vec{e}_x - 2j\vec{e}_y)e^{-jkz}$$

:
$$\vec{E} = (E_0 \vec{e}_x e^{j\pi/2} + 2E_0 \vec{e}_y e^{-j\pi/2})e^{-jkz}$$

$$\Rightarrow E_{xm} \neq E_{ym}$$
, 但 $\varphi_y - \varphi_x = -\pi$ \Rightarrow 线极化波

(3)
$$\vec{E} = E_0(\vec{e}_x + 3j\vec{e}_z)e^{-jky}$$

$$\vec{E} = (\vec{e}_z 3E_0 e^{j\pi/2} + \vec{e}_x E_0) e^{-jky}$$

$$\Rightarrow E_{xm} \neq E_{zm}, \quad \phi_x - \phi_z = -\frac{\pi}{2}$$

沿+y方向传播

注意坐标轴的不同 z, x, y符合右手螺旋规贝

⇒右旋椭圆极化波

方法2: 在y = 0处写出 \vec{E} 的复数形式

$$\vec{E}(y=0) = (\vec{e}_z 3E_0 e^{j\pi/2} + \vec{e}_x E_0) = \vec{e}_x E_0 + j\vec{e}_z 3E_0 = \vec{E}_R + j\vec{E}_I$$

$$\Rightarrow \vec{E}_R = \vec{e}_x E_0, \quad \vec{E}_I = \vec{e}_z 3E_0$$

 $:: \vec{E}_I \times \vec{E}_R \neq 0$,且 $|\vec{E}_R| \neq |\vec{E}_I|$,应为椭圆极化波

又波沿+ y方向传播,应为右旋- 關极化波

若 \vec{E}_I 、 \vec{E}_R 与波的传播方向符合右手螺旋关系,则为右旋波;若 \vec{E}_I 、 \vec{E}_R 与波的传播方向符合左手螺旋关系,则为左旋波。

(4)
$$\vec{E} = E_0 (3\vec{e}_x + 4\vec{e}_y - 5j\vec{e}_z)e^{-j(8x-6y)}$$

沿任意方向传播的波 $\vec{E} = \vec{E}_0 e^{-\vec{k}\cdot\vec{r}}$

先求传播方向

$$\vec{k} \cdot \vec{r} = k_x x + k_y y + k_z z = 8x - 6y \Rightarrow k_x = 8, k_y = -6, k_z = 0$$

$$\Rightarrow \vec{k} = \vec{e}_x 8 - \vec{e}_y 6 \Rightarrow \vec{e}_n = \vec{e}_x 0.8 - \vec{e}_y 0.6$$

又当
$$\vec{k} \cdot \vec{r} = 0$$
 时 $\vec{E} = E_0 (3\vec{e}_x + 4\vec{e}_y - 5j\vec{e}_z)$

$$= E_0 (3\vec{e}_x + 4\vec{e}_y) + j(-5E_0\vec{e}_z)$$

$$\Rightarrow \vec{E}_R = E_0(3\vec{e}_x + 4\vec{e}_y), \vec{E}_I = -5E_0\vec{e}_z$$

$$\therefore |\vec{E}_R| = |\vec{E}_I| = 5,$$

且
$$\vec{E}_I \cdot \vec{E}_R = (-5\vec{e}_z) \times (3\vec{e}_x + 4\vec{e}_y) = 0$$
 ⇒圆极化波

$$\nabla \vec{E}_I \times \vec{E}_R = (-5\vec{e}_z) \times (3\vec{e}_x + 4\vec{e}_y) = -15\vec{e}_y + 20\vec{e}_x$$

即 \vec{E}_I 、 \vec{E}_R 和传播方向符合右手螺旋规则,

(5)
$$\vec{E} = (2\vec{e}_x + 3\vec{e}_y)\cos(\omega t - \beta z) + (4\vec{e}_x + \vec{e}_y)\sin(\omega t - \beta z)$$

$$+(2\sqrt{2}\vec{e}_x+\sqrt{2}\vec{e}_y)\cos(\omega t-\beta z+\frac{\pi}{4})$$

$$\vec{E} = (2\vec{e}_x + 3\vec{e}_y)\cos(\omega t - \beta z) + (4\vec{e}_x + \vec{e}_y)\cos(\omega t - \beta z - \frac{\pi}{2})$$

$$+(2\sqrt{2}\vec{e}_x+\sqrt{2}\vec{e}_y)\cos(\omega t-\beta z+\frac{\pi}{4})$$

$$\vec{E}(z=0) = (2\vec{e}_x + 3\vec{e}_y) + (4\vec{e}_x + \vec{e}_y)e^{-\frac{\pi}{2}j} + (2\sqrt{2}\vec{e}_x + \sqrt{2}\vec{e}_y)e^{\frac{\pi}{4}j}$$

$$= (4\vec{e}_x + 4\vec{e}_y) + j(-2\vec{e}_x) = \vec{E}_R + j\vec{E}_I$$

$$: \vec{E}_I \times \vec{E}_R = (-2\vec{e}_x) \times (4\vec{e}_x + 4\vec{e}_y) = -8\vec{e}_z \neq 0, \quad \exists |\vec{E}_R| \neq |\vec{E}_I|,$$

又波沿+z方向传播,应为左旋欄极化波

7.5 相速、群速与色散

1、相速Vp

▶单一频率正弦波上恒定相位点(面)传播的速度称为相速。

$$V_p = \frac{\omega}{\beta}$$

 $V_p = \frac{\omega}{\beta}$ >理想介质中($\gamma = 0$):

$$\mathbf{k} = \omega \sqrt{\mu \varepsilon} = \beta$$
 $\Rightarrow V_p = \frac{\omega}{\beta} = \frac{1}{\sqrt{\mu \varepsilon}}$ 与频率无关

▶导电媒质中 $(\gamma \neq 0, 且 \gamma \neq \infty)$:

$$\mathbf{k} = \omega \sqrt{\mu \varepsilon_c} = \beta - \mathbf{j}\alpha \Rightarrow \beta = \omega \sqrt{\frac{\mu \varepsilon}{2}} \left[1 + \left(\frac{\gamma}{\omega \varepsilon}\right)^2 \right] + 1$$

$$V_p = \frac{\omega}{\beta}$$
 是一个与频率相关的函数

这种现象称为色散,导电媒质为色散媒质。

2、群速Vg

> 群速的引入

实际运用的电磁波都是由频率分布在一定范围内的简谐波 以不同相位和振幅合成的波群,在色散媒质中传播时,每 个谐波的相速度不同,如何确定一个实际信号在色散媒质 中的传播速度?

 $\boldsymbol{E}_{1} = \boldsymbol{E}_{m} e^{j(\boldsymbol{\omega}_{0} + \Delta \boldsymbol{\omega})t - j(\boldsymbol{\beta}_{0} + \Delta \boldsymbol{\beta})z}$

设有两个电场幅值相同 方向相同,向 z方向传播的均匀平面波 角频率分别为 $\omega_0 + \Delta \omega$ 和 $\omega_0 - \Delta \omega$,相位常数分别为 $\beta_0 + \Delta \beta$ 和 $\beta_0 - \Delta \beta$,其中 $\Delta \omega << \omega_0$

$$E_{1} = E_{m} \cos[(\omega_{0} + \Delta\omega)t - (\beta_{0} + \Delta\beta)z] \qquad E_{1} = E_{m}e^{j(\omega_{0} + \Delta\omega)t - j(\beta_{0} - \Delta\beta)z}$$

$$E_{2} = E_{m} \cos[(\omega_{0} - \Delta\omega)t - (\beta_{0} - \Delta\beta)z] \qquad E_{2} = E_{m}e^{j(\omega_{0} - \Delta\omega)t - j(\beta_{0} - \Delta\beta)z}$$

$$E_{2} = E_{m}e^{j(\omega_{0} + \Delta\omega)t - j(\beta_{0} + \Delta\beta)z} + E_{m}e^{j(\omega_{0} - \Delta\omega)t - j(\beta_{0} - \Delta\beta)z}$$

$$= E_{m}e^{j(\omega_{0}t - \beta_{0}z)}[e^{j(\Delta\omega \cdot t - \Delta\beta \cdot z)} + e^{-j(\Delta\omega \cdot t - \Delta\beta \cdot z)}]$$

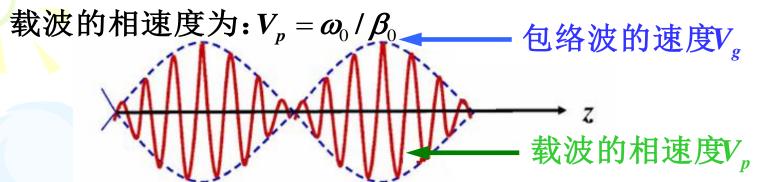
$$= 2E_{m}\cos(\Delta\omega \cdot t - \Delta\beta \cdot z)e^{j(\omega_{0}t - \beta_{0}z)}$$

合成波可看成是一个角频率为 ω_0 ,而振幅按 $\cos(\Delta\omega \cdot t - \Delta\beta \cdot z)$ 缓慢变化,向+z方向传播的行波。

$$2E_{m}\cos(\Delta\omega\cdot t - \Delta\beta\cdot z)e^{j(\omega_{0}t-\beta_{0}z)}$$

$$\Rightarrow E(t) = 2E_m \cos(\Delta \omega \cdot t - \Delta \beta \cdot z) \cos(\omega_0 t - \beta_0 z)$$

某一时刻,合成波随z的分布如图所示:



合成波的振幅随时间按余弦变化,是一调幅波,该包络波的等相位面(某时刻)为: $\Delta\omega \cdot t - \Delta\beta \cdot z = 常数 \Rightarrow z = 常数$

▶定义:包络波上某一恒定相位点传播的速度为群速Vg

$$\therefore V_g = \frac{dz}{dt} = \frac{\Delta\omega}{\Delta\beta} \qquad \stackrel{\underline{\square}}{\underline{\square}} \Delta\omega \to 0 \qquad \qquad V_g = \frac{d\omega}{d\beta}$$

注意:只有对窄带信号 $(\Delta\omega << \omega_0)$,且 β 随 ω 近似为线性变化的情况下,群速才有意义。

3、群速和相速的关系

$$V_{g} = \frac{d\omega}{d\beta} = \frac{d}{d\beta} (V_{p}\beta)$$

$$V_p = \frac{\omega}{\beta}$$

$$oldsymbol{V_p} = rac{\omega}{eta} \qquad oldsymbol{V_g} = rac{oldsymbol{d}\,\omega}{oldsymbol{d}\,eta}$$

用相速和角频率表达群速

$$V_{g} = V_{p} + \beta \frac{dV_{p}}{d\beta} = V_{p} + \beta \frac{dV_{p}}{d\beta} \frac{d\omega}{d\omega} = V_{p} + \beta \frac{dV_{p}}{d\omega} \frac{d\omega}{d\beta}$$

$$= V_{p} + \beta \frac{dV_{p}}{d\omega} V_{g}$$

$$\Rightarrow V_{g} = \frac{V_{p}}{1 - \beta \frac{dV_{p}}{d\omega}} = \frac{V_{p}}{1 - \frac{\omega}{V_{p}} \frac{dV_{p}}{d\omega}}$$

用相速和波长表达群速

$$V_{g} = V_{p} + \beta \frac{dV_{p}}{d\beta} = V_{p} + \beta \frac{dV_{p}}{d\lambda} \frac{d\lambda}{d\beta}$$

$$\therefore \lambda = \frac{2\pi}{\beta} \quad \therefore \frac{d\lambda}{d\beta} = -\frac{2\pi}{\beta^2} \qquad \Rightarrow V_g = V_p - \frac{2\pi}{\beta} \frac{dV_p}{d\lambda} = V_p - \lambda \frac{dV_p}{d\lambda}$$

$$V_g = \frac{V_p}{1 - \frac{\omega}{V_p} \frac{dV_p}{d\omega}}$$

$$V_g = V_p - \lambda \frac{dV_p}{d\lambda}$$

▶对于非色散媒质:

$$\frac{dV_p}{d\omega} = 0$$

$$V_g = V_p$$

>对于色散媒质: $\frac{dV_p}{d\omega} \neq 0$

若
$$\frac{dV_p}{d\omega} < 0$$
或 $\frac{dV_p}{d\lambda} > 0$,则 $V_g < V_p$ 正常色散

若
$$\frac{dV_p}{d\omega} > 0$$
或 $\frac{dV_p}{d\lambda} < 0$, 则 $V_g > V_p$ 非正常色散

四、能速

▶能量传播的速度,即能速,定义为平均坡印廷矢量与时间平均能量密度之比

$$V_e = \frac{S_{av}}{w_{av}}$$

表示单位时间内平均能量传送的距离

◆理想介质中:

$$oldsymbol{V}_e = oldsymbol{V}_g = oldsymbol{V}_p$$

$$V_g = \frac{V_p}{1 - \frac{\omega}{V_p} \frac{dV_p}{d\omega}}$$

◆色散媒质中:

正常色散媒质中: $\frac{dV_p}{d\omega} < 0$

$$oldsymbol{V}_g < oldsymbol{V}_p \quad oldsymbol{V}_e = oldsymbol{V}_g$$

如一般媒质

$$V_{p} = \frac{1}{\sqrt{\mu\varepsilon}} \left[\frac{2}{\sqrt{1 + \left(\frac{\gamma}{\omega\varepsilon}\right)^{2} + 1}} \right]$$

非正常色散媒质中: $\frac{dV_p}{d\omega} > 0$

$$V_g > V_p \quad V_e \neq V_g$$

如良导体

$$V_p \approx \sqrt{\frac{2\omega}{\mu\gamma}}$$