

# 电磁场与电磁波

## 第11讲

1. 有耗介质中的平面波
2. 色散与群速



## 复习要点

- 由麦克斯韦方程可得到 $E$ 与 $H$ 去耦的波方程  $(\nabla^2 + k^2) \begin{Bmatrix} E \\ H \end{Bmatrix} = 0$

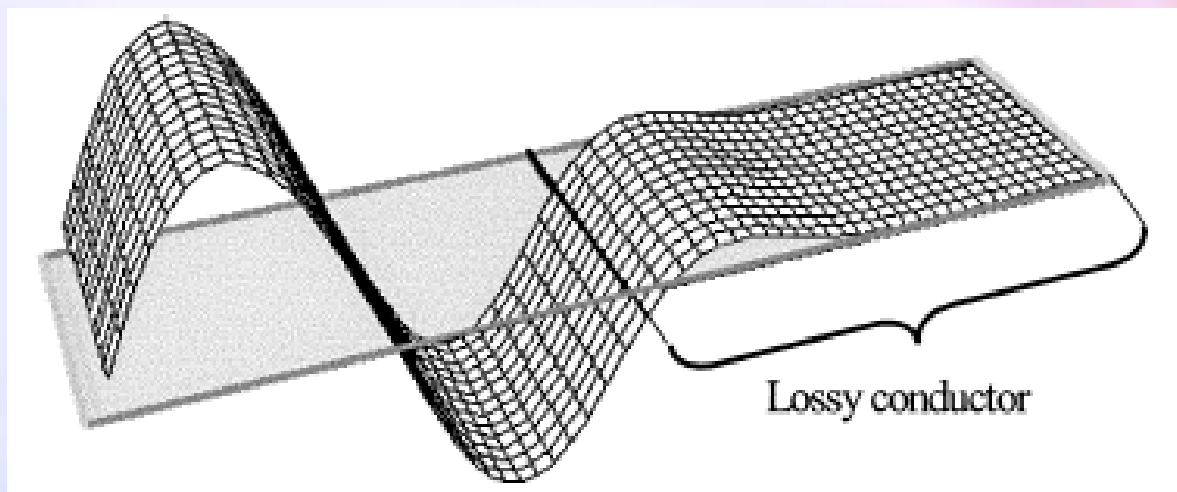
在无源简单介质中，其解为  $\begin{cases} E = E_0 e^{-jk \cdot r} \\ H = H_0 e^{-jk \cdot r} \end{cases}$

这个解叫平面波，其特征是 $E$ 、 $H$ 、 $k$ 三者相互垂直构成右手螺旋关系。

$|E|$ 与 $|H|$ 之比为波阻抗  $\eta = \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}}$ ，在与 $k$ 垂直的平面内相位到处相等。波矢 $k$ 的方向就是波传播的方向。

- 波的极化可以用固定点的电场矢量末端点在与波矢 $k$ 垂直的平面内的投影随时间运动的轨迹来描述。有线极化、圆极化、椭圆极化之分。圆极化、椭圆极化还有左旋与右旋之分。
- 为了讲解这节课的内容，我们回顾一次第6讲讲解的内容：复数坡印廷能流密度（即功率流密度）。

波在传播方向幅度按指数衰减，即波传播的方向与衰减的方向一致。



分析方法：

导电介质中电导率 $\sigma$ 为有限值，可用复数介电系数表示：

$$\tilde{\epsilon} = \epsilon - j \frac{\sigma}{\omega}$$



# 有耗介质(导电介质)用复介电系数表示的麦氏方程

对于电导率为 $\sigma$ 的各向同性导体  $\mathbf{J}_c = \sigma \mathbf{E}$

安培全电流定律的微分形式为  $\nabla \times \mathbf{H} = j\omega \mathbf{D} + \mathbf{J}_c$

将 $\mathbf{D} = \epsilon \mathbf{E}$ ,  $\mathbf{J}_c = \sigma \mathbf{E}$ 代入安培全电流定律描述的方程, 得到

$$\nabla \times \mathbf{H} = j\omega \left( \epsilon - j \frac{\sigma}{\omega} \right) \mathbf{E}$$

定义复介电常数,  $\tilde{\epsilon} = \epsilon - j \frac{\sigma}{\omega}$ , 其虚部就表示介质电导率的影响

引入复介电常数后, 麦克斯韦方程为

$$\begin{aligned} \nabla \times \mathbf{E} &= -j\omega \mu \mathbf{H} & \nabla \cdot \mathbf{H} &= 0 \\ \nabla \times \mathbf{H} &= j\omega \tilde{\epsilon} \mathbf{E} & \nabla \cdot \mathbf{E} &= 0 \end{aligned}$$

**注: 引入复介电常数后有耗介质中麦氏方程与无耗介质中相同。**

# 有耗介质中波方程及其解

5

$$\left. \begin{aligned} \nabla \times \mathbf{E} &= -j\omega\mu\mathbf{H} \\ \nabla \times \mathbf{H} &= j\omega\tilde{\epsilon}\mathbf{E} \end{aligned} \right\} \Rightarrow (\nabla^2 + k^2)\mathbf{E} = 0 \quad k^2 = \omega^2\mu\tilde{\epsilon}$$

其解也是平面波，如在特定坐标系下，使得 $\mathbf{E}$ 、 $\mathbf{H}$ 、 $\mathbf{k}$ 都只有一个分量，便得到

$$\mathbf{E} = x_0 E_0 e^{-jkz} \quad \mathbf{H} = y_0 \left( \frac{E_0}{\eta} \right) e^{-jkz} \quad \eta = \sqrt{\frac{\mu}{\tilde{\epsilon}}}$$

$\eta$ 为**导电介质的波阻抗**。因为 $\tilde{\epsilon}$ 是复数，所以**导电介质中 $k, \eta$ 都是复数**。

定义  $k = \omega \sqrt{\mu\epsilon} \left[ 1 - j \frac{\sigma}{\omega\epsilon} \right]^{1/2} = k_r - jk_i$

$$\eta = |\eta| e^{j\varphi}$$

$\sigma / \omega\epsilon$  称为导电介质的**损耗正切**。所以导电介质中尽管也取平面波形式的解，但 $k, \eta$ 都是复数。

# 学习和科研方法总结

6

(1) 如果没有引入**复介电常数**的概念，而直接将导电介质中电导率 $\sigma$ 用到Maxwell方程中去，最终虽然也能得到一致的研究结果，但最终所导出的波动方程及求解过程将相对复杂得多。

**人的创造力表现形式之一即是复杂问题简单化处理。**

(2) **类比法**将是我们学习和科研中最重要的方法之一。

(3) 优美的**数学**表达是完美的**物理**规律的体现。

# 李政道的教学思想



**李政道**的科学贡献是大家熟悉的，我们想谈谈他的教材和教学思想。李政道的“**物理学中的数学方法**”体现了数学的简单美（别人根据李的讲课笔记整理而成）。教学思想如下：

- 1) 要“**学**”，更要“**悟**”；**学少悟多**，重要的是**培养创造力**。
- 2) 要活学，不要为考试而学习；Einstein说，**即使是一头健康的野兽，在不饥饿的情况下，还用鞭子强迫不停的吞食，一定会使野兽丧失贪吃的天性**。我们的大学教育**窒息创造力**。
- 3) 老师的授课关键是对学生的**启迪**，而不是仅仅是教授知识。

# 有耗介质中平面波解的特点

有耗介质中

$$\left. \begin{aligned} \mathbf{E} &= \mathbf{x}_0 E_0 e^{-jkz} \\ \mathbf{H} &= \mathbf{y}_0 \left( \frac{E_0}{\eta} \right) e^{-jkz} \end{aligned} \right\} \text{其中} \quad \begin{aligned} k &= \omega \sqrt{\mu \varepsilon} \left[ 1 - j \frac{\sigma}{\omega \varepsilon} \right]^{1/2} = k_r - jk_i \\ \eta &= |\eta| e^{j\varphi} \end{aligned}$$

将复数形式的 $k$ 、 $\eta$ 代入 $\mathbf{E}$ 、 $\mathbf{H}$ 表达式

$$\mathbf{E} = \mathbf{x}_0 E_0 e^{-k_i z} e^{-jk_r z} \quad \mathbf{H} = \mathbf{y}_0 \frac{E_0}{|\eta|} e^{-k_i z} e^{-jk_r z} e^{-j\varphi}$$

$\mathbf{E}$ 的瞬时值为  $E_x = E_0 e^{-k_i z} \cos(\omega t - k_r z)$

$z$ 方向传播的速度为  $v_p = \omega / k_r$

随着波向 $+z$ 方向传播，幅度则按指数规律衰减。当 $k_i z = k_i d_p = 1$ 时，场幅度衰减到 $z=0$ 处的 $1/e$ 。定义**穿透深度** $d_p$

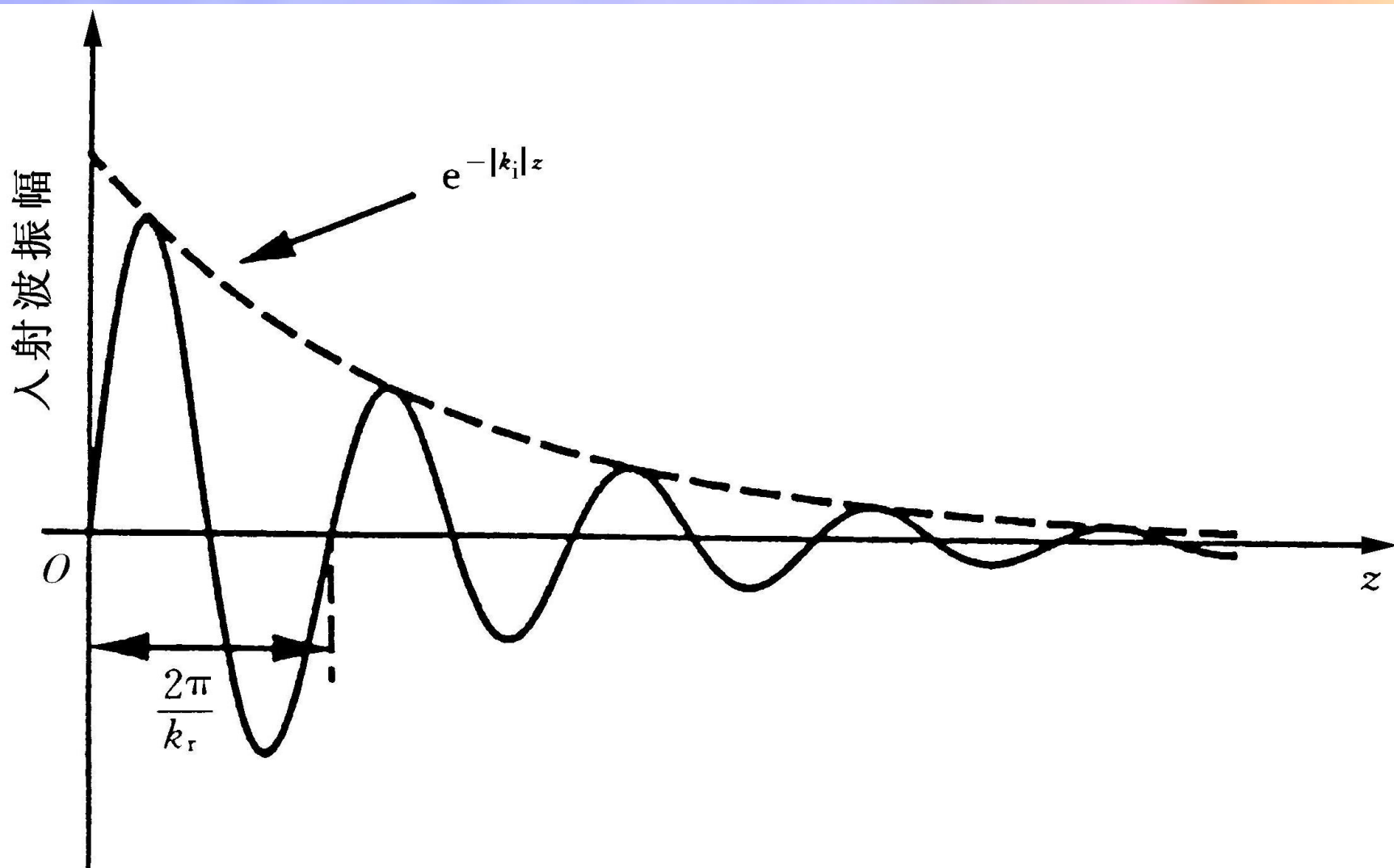
$$d_p = 1 / k_i$$

当介电常数 $= \varepsilon_r - j\varepsilon_i$ 为复数时，虚部 $\varepsilon_i$ 的影响就是使正 $z$ 方向传播的波衰减，故虚部 $\varepsilon_i$ 表示介质的损耗。



# 有耗介质中波的传播

9



[观看多媒体演示.](#)

# 电导率很小与很大的的介质

10

1、电导率很小的介质，其 $\sigma/\omega\varepsilon \ll 1$ ， $k$ 可近似为

$$k = \omega \sqrt{\mu\varepsilon \left(1 - j \frac{\sigma}{\omega\varepsilon}\right)} \approx \omega \sqrt{\mu\varepsilon} \left(1 - j \frac{\sigma}{2\omega\varepsilon}\right) \quad \text{其中} \begin{cases} k_r = \omega \sqrt{\mu\varepsilon} \\ k_i = \frac{\sigma}{2} \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} \end{cases}$$

因此在电导率很小的介质中，波以传播常数 $k_r$ 沿正 $z$ 方向传播，其幅度不断衰减，衰减速率为 $k_i$  (N/m)，每行进 $d_p$ 距离，波衰减到 $1/e$ ， $d_p$ 称为穿透深度。

$$d_p = \frac{2}{\sigma} \sqrt{\frac{\varepsilon}{\mu}}$$

2、电导率很大的介质叫良导体， $\sigma/\omega\varepsilon \gg 1$ ，此时 $k$ 近似为

$$k \approx \omega \sqrt{\mu\varepsilon} \left[1 - j \frac{\sigma}{\omega\varepsilon}\right]^{1/2} = \sqrt{\omega\mu \left(\frac{\sigma}{2}\right)} (1 - j)$$

$k$ 的实部与虚部相等

因此**穿透深度**为  $d_p = \sqrt{\frac{2}{\omega\mu\sigma}} = \delta$

$\delta$ 表示 $d_p$ 很小很小，习惯上称为**趋肤深度**。这就是说对于良导体电磁场主要集中在表面趋肤深度 $\delta$ 厚度的薄层内，这种效应称为**趋肤效应**。

# 理想导体和理想介质

11

对于理想导体， $\sigma \rightarrow \infty$ ，趋肤深度

$$\delta = \sqrt{\frac{2}{\omega \mu \sigma}} \rightarrow 0$$

理想导体内没有电磁场。

此时欧姆定律  $\mathbf{J} = \sigma \mathbf{E}$ ，因为  $\sigma \rightarrow \infty$ ，欲保证表面电流有限， $E \rightarrow 0$ 。

对于Au, Ag, Cu, Al等良导体，可被视为理想导体，例如Cu的电导率  $\sigma = 5.8 \times 10^7 \text{ S/m}$ 。某些金属在极低温度下呈超导特性，称为超导体，超导铅在4.2K对于直流其电导率  $\sigma$  大于  $2.7 \times 10^{20} \text{ S/m}$ 。理想（完纯）介质  $\sigma = 0$

超导体的研究成果：华人科学家朱经武（香港科大校长）。

所谓的理想导体和介质，都是相对的，没有绝对的理想（完纯）导体和理想（完纯）介质。介质可以称为不良导体，导体也可以称为导电介质。

# 应用一、潜艇间的通信

12

由于电磁波在海水中传播衰减很快，这给潜艇间通信带来了困难。海水的相对介电常数差不多为 81，平均电导率为 4S/m，可得衰减常数  $k_i$  为

$$k_i = \omega \sqrt{\mu_0 \varepsilon} \left[ 1 + \left( \frac{\sigma}{\omega \varepsilon} \right)^2 \right]^{1/4} \sin \left[ \frac{1}{2} \arctan^{-1} \left( \frac{\sigma}{\omega \varepsilon} \right) \right]$$

随着频率增加，损耗不断增加，在很高的频率，

$$k_i = \frac{\sigma}{2} \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon}} = 83.8 \text{N/m} = 728 \text{dB/m}$$

这个衰减系数非常大，波每传播 4mm 距离，功率就衰减一半。

为使损耗减小，工作频率必须降低，但是，即使  $f=1\text{kHz}$ ，衰减还是较大

$$k_i = 0.126 \text{N/m} = 1.1 \text{dB/m} \quad (1\text{kHz 时})$$

因此，在 1kHz 频率，电磁波在海水中传播 100m，其衰减达到 110dB。如应用更低的频率，可传播的信号速率就很小。

**潜艇之间距离稍远时，潜艇之间的通信更多的采用其它方式。**



## 应用二、电磁波穿透冰层传播

13

冰的电导率很小， $\sigma \approx 10^{-6} \text{S/m}$ ， $\varepsilon \approx 3.2\varepsilon_0$  损耗正切  $= 10^{-6} / [2\pi f \times 3.2 \times 8.85 \times 10^{-12}] = 5.6 \times 10^3 / f$ ，当频率在兆赫范围，损耗正切是很小的。其穿透深度  $d_p \approx 9.5 \text{km}$ ，这就是说在兆赫频率范围，电磁波用于探测冰层厚度是很好的。美国阿波罗登月飞行也利用兆赫范围频率电磁波，因在该频率范围月球表面电导率也很低，电磁波有较大的穿透深度。**也可以用低频波。**

对于更高的频率，由于冰层中含有气泡，气泡中空气对高频电磁波产生散射，上面简单的模型对于更高频率的电磁波不再适用。

**利用冰的电导率很小的特点，可用于潜艇隐蔽和通信。**  
**相比于中国，俄罗斯对美国有着天然的战略优势。**

## 应用三、微波炉

14

微波炉中的磁控管将50Hz的市电功率转换为微波功率（一般工作频率为915MHz，2450MHz），再用微波对食物加热。用微波加热食物的原理是多数食物对于微波为有耗介质，微波穿透这些食物时，在食物内部的微波损耗就转变为热。特点是升温速度快，而且可从食物内部热起来。

牛排的损耗正切很大，所以牛排可用微波烹饪。因为Polystyrene的介电常数接近自由空间介电常数，损耗很小，对微波可看作透明。所以这种材料可做加热食物的容器。

牛排的介电常数近似为 $\varepsilon=40(1-j0.3)\varepsilon_0$ ，在 $f=3\text{GHz}$ 时，其复数波数 $k$ 为

$$k = 402 - j59$$

穿透深度 $d_p=1/k_i=1.7\text{cm}$ ，所以在接近牛排表面0.85cm的范围内，微波功率损耗63%，微波损耗转变为热能（尚有37%功率可用于加热离表面0.85cm以内的牛排）。

色散定义：电磁波在介质中传播速度与频率的关系称为色散。

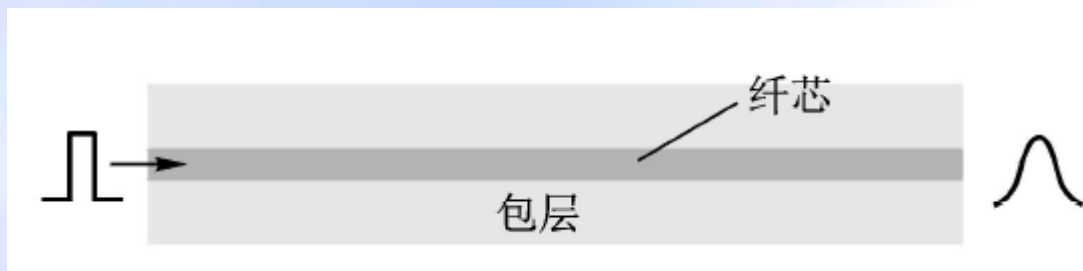
对于理想介质  $k = \omega\sqrt{\mu\epsilon}$

$k$ 与 $\omega$ 成正比，相速 $v_p$ 与频率 $\omega$ 无关，所以理想介质是非色散介质。

如果 $k$ 与 $\omega$ 不成线性关系，相速 $v_p$ 与 $\omega$ 有关，这种介质就称为色散介质。

对于有耗介质  $k = \omega\sqrt{\mu\tilde{\epsilon}} = \omega\sqrt{\mu\epsilon\left(1 - j\frac{\sigma}{\omega\epsilon}\right)}$

$k$ 是 $\omega$ 的复杂函数， $v_p$ 与 $\omega$ 有关，所以有耗介质一定是色散的。反过来，色散介质一定有损耗。引起色散的原因是多方面的，介质色散只是其一。**温度色散**  
**时间色散**。色散引起波导传输信号的畸变。



光纤色散引起传输信号的畸变

$E(z, t) = E_0 \cos(\omega t - kz)$  称为**单色波（单频波）**。信号加到电磁波上就不再是**单色波**。设传播的信号只含两个频率分量，一个比载波 $\omega_c$ 略高，另一个比 $\omega_c$ 略低，其瞬时表达式为

$$E(t) = E_0 \cos(\omega_c - d\omega)t + E_0 \cos(\omega_c + d\omega)t$$

此信号沿波导传播 $z$  距离后，两个波的合成为

$$E(z, t) = E_0 \left\{ \cos[(\omega_c - d\omega)t - (k_{z_c} - dk_z)z] + \cos[(\omega_c + d\omega)t - (k_{z_c} + dk_z)z] \right\}$$
$$E(z, t) = 2E_0 \cos[(d\omega)t - (dk_z)z] \cos(\omega_c t - k_{z_c} z)$$

该信号可看成是一高频载波  $\cos(\omega_c t - k_{z_c} z)$  ，其振幅被低频波  $\cos[(d\omega)t - (dk_z)z]$  调制。

振幅包络的传播速度为

$$v_g = d\omega / dk_z$$

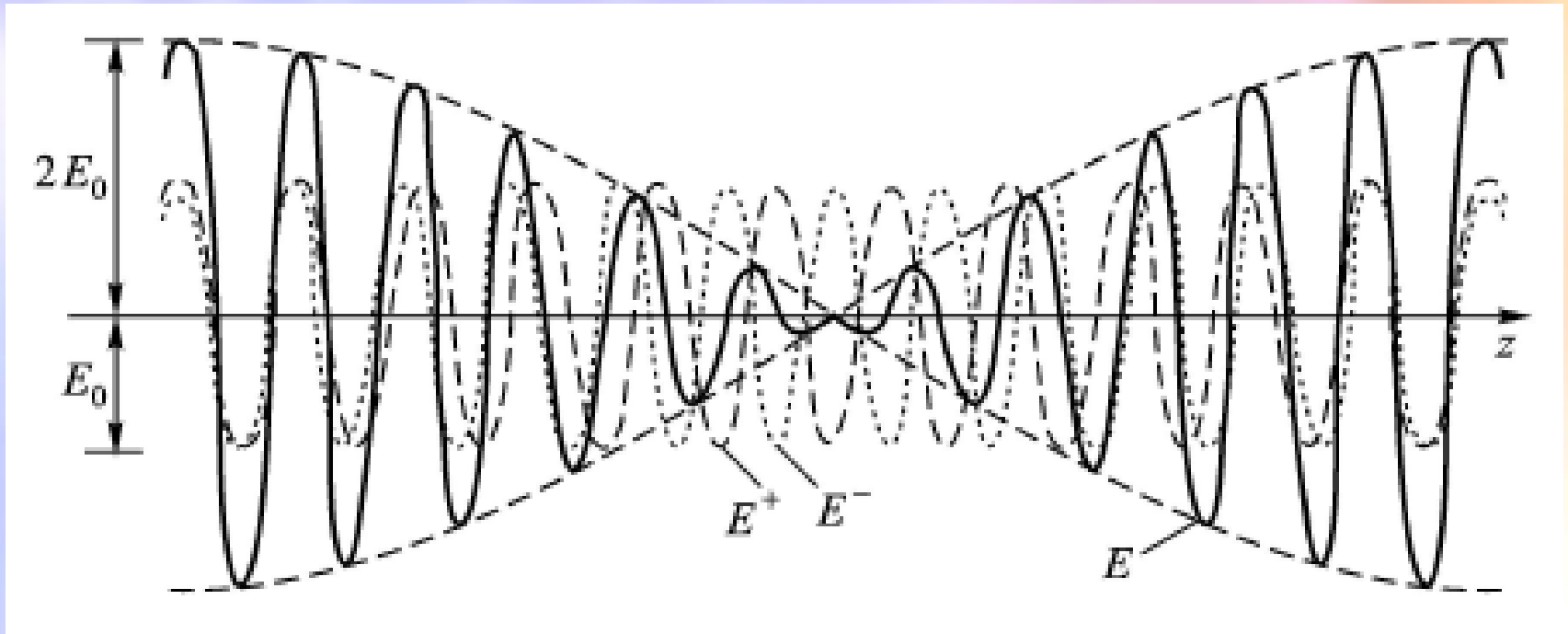
如果信号中包含更多的频率分量，那么在一个不大的频率范围内，整个信号包络可近似为以 $v_g$ 速度在传播，称 $v_g$ 为**群速**。

## 如何理解相速和群速的概念？



# 合成波的振幅被 $\Delta\omega$ 的波所调制

17



合成波的振幅被 $\Delta\omega$ 的波所调制

# 色散特性曲线

18

色散特性曲线:

在 $\omega-k$ 平面上表示 $k(\omega)$ 为一条曲线。曲线上任一点与原点连线斜率 $\tan\theta_p$ 表示该点相速 $v_p$ ,

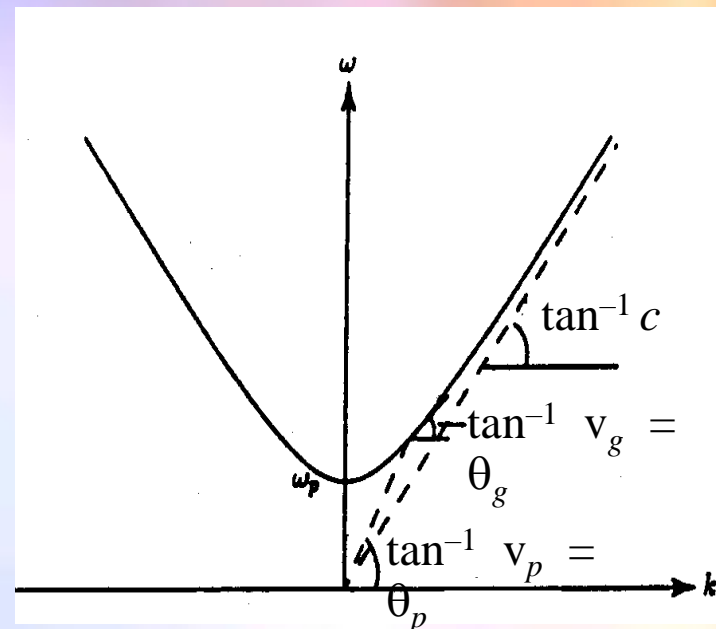
$$v_p = \omega/k_z$$

而切线斜率 $\tan\theta_g$ 表示该点群速 $v_g$

$$v_g = d\omega/dk_z$$

群速可进一步表示为

$$v_g = \frac{v_p}{1 - \frac{\omega}{v_p} \left( \frac{dv_p}{d\omega} \right)}$$



等离子体色散曲线

如果 $v_p$ 与频率无关, 则群速等于相速,  $v_g=v_p$ 。

当 $dv_p/d\omega \neq 0$ 时,  $v_p \neq v_g$ 。又分两种情况:

当 $\frac{dv_p}{d\omega} < 0$ ,  $v_g < v_p$ 时称为正常色散

当 $\frac{dv_p}{d\omega} > 0$ ,  $v_g > v_p$ 时称为非正常色散

## 复习要点

- 引入复介电常数  $\tilde{\epsilon} = \epsilon - j\frac{\sigma}{\omega}$  后, 传播常数  $k = k_r - jk_i$ , 波阻抗  $\eta = \sqrt{\frac{\mu}{\tilde{\epsilon}}}$  均为复数。
- $k$ 的实部 $k_r$ 表示波的传播  $\lambda = \frac{2\pi}{k_r}$ ,  $v_p = \frac{\omega}{k_r}$ , 虚部表示传播方向波的衰减。
- 波传播速度与频率有关称为色散, 色散关系可用 $k-\omega$ 表示, 相速 $v_p = \frac{\omega}{k}$ , 群速  $v_g = \frac{d\omega}{dk}$ 。如果 $k \sim \omega$ 表示为 $k-\omega$ 平面上的曲线, 则曲线任一点与原点连线斜率就是 $v_p$ , 切线斜率就是 $v_g$ 。

## 复习范围

4.4, 4.5

帮助理解的多媒体演示: MMS6

MMS18