Chapter 14

光辐射的调制

习题 14.1: 推导九个椭圆的方程式, 这些椭圆是由如图 14.3c 所示的光场矢量 (作为位相延迟 Γ 的函数) 描绘出来的.

证: x' 和 y' 方向的光场矢量分别为

$$E_{x'} = A\cos\left[\omega t - \left(\frac{\omega}{c}\right)\left(n_o - \frac{n_o^3}{2}r_{63}E_z\right)z\right],\tag{14.1}$$

$$E_{y'} = A\cos\left[\omega t - \left(\frac{\omega}{c}\right)\left(n_o + \frac{n_o^3}{2}r_{63}E_z\right)z\right]. \tag{14.2}$$

这两个矢量的相位差为

$$\Gamma = \frac{\omega n_o^3 r_{63}}{c} E_z z. \tag{14.3}$$

将这两个矢量分别重写为

$$E_{x'} = A\cos(\omega t - kz + \Gamma/2) = A[\cos(\omega t - kz)\cos(\Gamma/2) - \sin(\omega t - kz)\sin(\Gamma/2)], \tag{14.4}$$

$$E_{y'} = A\sin(\omega t - kz - \Gamma/2) = A[\cos(\omega t - kz)\cos(\Gamma/2) + \sin(\omega t - kz)\sin(\Gamma/2)], \tag{14.5}$$

其中 $k = \frac{n_o \omega}{c}$, 从而

$$\sin(\omega t - kz) = \frac{E_{y'} - E_{x'}}{2A\sin(\Gamma/2)},\tag{14.6}$$

$$\cos(\omega t - kz) = \frac{E_{y'} + E_{x'}}{2A\cos(\Gamma/2)}.$$
(14.7)

利用

$$\sin^2(\omega t - kz) + \cos^2(\omega t - kz) = 1 \tag{14.8}$$

得

$$E_{x'}^2 + E_{y'}^2 - 2E_{x'}E_{y'}\cos\Gamma = A^2\sin^2\Gamma.$$
(14.9)

习题 14.2: 讨论式 (14.5-1) 中与场无关的延迟 $(\omega l/c)(n_o-n_e)$ 对振幅调制器 (如图 14.4 所示) 的影响.

解: 横向调制时 z 方向和 x' 方向的相位延迟为式 (14.5-1):

$$\Gamma = \phi_z - \phi_x' = \frac{\omega l}{c} \left[(n_o - n_e) - \frac{n_o^3}{2} r_{63} \left(\frac{V}{d} \right) \right]. \tag{14.10}$$

设入射光的 x' 方向和 z 方向的电场矢量分别为

$$E_x'(0) = A, (14.11)$$

$$E_z(0) = A,$$
 (14.12)

则入射光强度

$$I_i \propto |E_x'(0)|^2 + |E_z(0)|^2 = 2A^2,$$
 (14.13)

从电光晶体出射的光的 x' 方向和 z 方向电场矢量可分别写为

$$E_x'(l) = A, (14.14)$$

$$E_z(l) = Ae^{-i\Gamma},\tag{14.15}$$

从检偏振器出射的光的电场矢量为

$$E_o = \frac{1}{\sqrt{2}} [E_x'(l) - E_z(l)] = \frac{A}{\sqrt{2}} (e^{-i\Gamma} - 1)$$
(14.16)

从检偏振器出射的光强

$$I_o \propto |E_o|^2 = \frac{A^2}{2} (e^{-i\Gamma} - 1)(e^{i\Gamma} - 1) = 2A^2 \sin^2 \frac{\Gamma}{2}.$$
 (14.17)

出射光和入射光强度之比为

$$\frac{I_o}{I_s} = \sin^2 \frac{\Gamma}{2}.\tag{14.18}$$

由于式 (14.5-1) 中与场无关的延迟 $(\omega l/c)(n_o-n_e)$ 依赖温度, 故振幅调制器的透射率可能随环境温度发生漂移. \Box

习题 14.3: 用 $\sin(a\sin x)$ 的贝塞尔函数展开式并根据调制频率 ω_m 的谐振函数来表示式 (14.3-7). 划出出射强度的 三次谐波 $(3\omega_m)$ 与基波的比值随 Γ_m 的变化曲线. 若比值不超过 10^{-2} , 问最大允许的 Γ_m 是多少?

答案:
$$\Gamma_m < 0.5$$
.

解:由式 (14.3-7), 交变电压调制下出射光强与入射光强之比为

$$\frac{I_o}{I_i} = \frac{1}{2} [1 + \sin(\Gamma_m \sin \omega_m t)]. \tag{14.19}$$

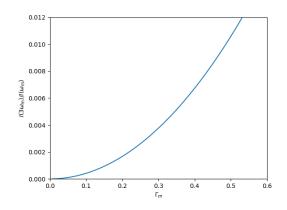
利用

$$\sin(z\sin\phi) = 2\sum_{n=0}^{\infty} J_{2n+1}(z)\sin[(2n+1)\phi],\tag{14.20}$$

可将上式展开为

$$\frac{I_o}{I_i} = \frac{1}{2} + \sum_{n=0}^{\infty} J_{2n+1}(\Gamma_m) \sin[(2n+1)\omega_m t].$$
(14.21)

其中三次谐波 $(3\omega_m)$ 与基波的比值随 Γ_m 的变化曲线如图 14.1 所示.



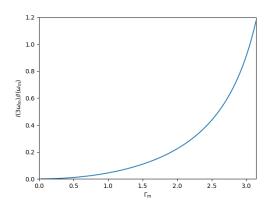


图 14.1: 出射强度的三次谐波 $(3\omega_m)$ 与基波的比值随 Γ_m 的变化曲线.

由上图知, 若要求该比值不超过 10^{-2} , 则最大允许的 Γ_m 为 0.5.

证:相位调制光波的电场矢量可表为如下形式:

$$E(t) = Ae^{i\phi(t)}, (14.22)$$

故平方率探测器的输出仅有直流成分:

$$I \propto \left| E(t) \right|^2 = A^2. \tag{14.23}$$

习题 14.5: 利用参考文献 [8] 和 [9], 设计一个在频率 $\nu_m = 10^9$ 赫时运转的部分负载 KDP 位相调制器并得到 $\delta = \pi/3$ 峰值位相偏移. 问调制功率是多少?

解: 如图 14.2 所示, 类似文献 ¹ 中提出的行波调制结构, 光沿 KDP 晶体的 z 轴传播, 偏振平行晶体的 x 轴, 在晶体的 z 方向上下安装两片平行于 xy 平面的行波电极, 光波长为 $1\,\mu\mathrm{m}$, 晶体宽 $a=1\,\mathrm{mm}$, 长度 $l=50\,\mathrm{cm}$, 为了实现外加电场和光场的相位匹配, 电极宽度

$$w = \frac{a(\epsilon_1 - 1)}{n_0^2 - 1} = \frac{1 \text{ mm} \times (20.2 - 1)}{1.5^2 - 1} = 15.6 \text{ mm}.$$
 (14.24)

为实现电极传输线阻抗与电源阻抗 (通常为 50Ω) 的匹配, 晶体高度

$$b = Z_0 \left[\frac{w\epsilon_0(w - a + \epsilon_1 a)}{\mu_0} \right]^{1/2}$$

$$= 50 \Omega \left[\frac{15.6 \times 10^{-3} \text{ m} \times 8.85 \times 10^{-12} \text{ F/m} \times (15.6 \times 10^{-3} \text{ m} - 1 \times 10^{-3} \text{ m} + 20.2 \times 1 \times 10^{-3} \text{ m})}{4\pi \times 10^{-7} \text{ F/m}} \right]^{1/2}$$

$$= 3.10 \text{ mm.}$$
(14.25)

由课本表 14.3, 调制器的相位延迟与调制电压之间的关系为

$$\Gamma_m = \frac{\pi}{\lambda} \frac{l}{b} n_o^3 r_{41} V_m, \tag{14.26}$$

¹Peters, C. J. "Gigacycle bandwidth coherent light traveling-wave phase modulator." Proceedings of the IEEE 51.1 (1963): 147-153.

在相位匹配的条件下, 在频率 $\nu_m=10^9~{\rm Hz}$ 下得到 $\Gamma_m=\delta=\pi/3$ 的峰值相位偏移, 调制电压为

$$V_m = \frac{\Gamma_m \lambda b}{\pi l n_o^3 r_{41}} = \frac{\frac{\pi}{3} \times 1 \times 10^{-6} \text{ m} \times 3.10 \times 10^{-3} \text{ m}}{\pi \times 0.5 \text{ m} \times 1.5^3 \times 8.47 \times 10^{-12} \text{ m/V}} = 72.3 \text{ V}.$$
 (14.27)

调制功率为

$$P_m = \frac{V_m}{2Z_0^2} = \frac{(72.3 \text{ V})^2}{2 \times 50 \Omega} = 52.3 \text{ W}.$$
 (14.28)

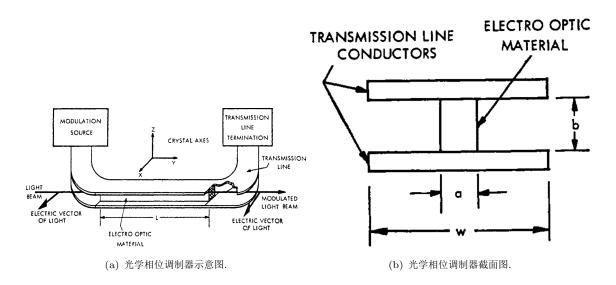


图 14.2:

习题 14.6: 推导型号如 14.5 节举例中所描述的横向 $\overline{4}3m$ 晶体光电调制器的调制功率的表达式 (类似式 (14.6-2)).

证: 由课本式 (14.5-9), 横向 $\overline{43}$ 晶体相位调制器的相位延迟与调制电压之间的关系为

$$\Gamma_m = \frac{\sqrt{3}\pi n_o^3 r_{41}}{\lambda} \frac{V_m l}{d},\tag{14.29}$$

$$\Longrightarrow V_m = \frac{\Gamma_m \lambda d}{\sqrt{3}\pi n_o^3 r_{41} l}.$$
 (14.30)

由课本式 (14.6-1), 极大调制带宽为

$$\Delta \nu = \frac{\Delta \omega}{2\pi} \approx \frac{1}{2\pi R_I C},\tag{14.31}$$

$$\Longrightarrow R_L = \frac{1}{2\pi C \Delta \nu},\tag{14.32}$$

其中调制器电极的电容可用平行板电容的决定式得到:

$$C = \frac{\varepsilon l w}{d},\tag{14.33}$$

l, w 和 d 分别为晶体的长、宽和高. 调制器的调制功率为

$$P = \frac{V_m^2}{2R_L} = \frac{\Gamma_m^2 \lambda^2 d^2}{6\pi^2 n_o^2 r_{41}^2 l^2 R_L} = \frac{\Gamma^2 \lambda^2 A \varepsilon \Delta \nu}{3\pi n_o^6 r_{41}^2 l}, \tag{14.34}$$

其中晶体截面积 A = wd.

4 / 8

习题 14.7: (a) 试证明, 在如图 14.4 装置中光线与 z 轴成 $\theta(\ll 1)$ 的角度传播, 它使双折射对位相延迟的影响为

$$\Delta\Gamma_{
m NM} = rac{\omega l}{2c} n_o \left(rac{n_o^2}{n_e^2} - 1
ight) heta^2.$$

相应的折射率变化为

$$n_o - n_e(\theta) = \frac{n_o \theta^2}{2} \left(\frac{n_o^2}{n_e^2} - 1 \right).$$

(b) 导出最大允许束散角的近似表达式, 在此束散角下 $\Delta\Gamma_{\chi_{N}}$ 并不妨碍调制器的运转. 答案:

$$\theta < \left[\frac{\lambda}{4n_o l \left(\frac{n_o^2}{n_e^2} - 1 \right)} \right]^{1/2}.$$

解: (a) 当光线与 z 轴成 θ (\ll 1) 的角度传播时, α 光的折射率仍为 n_o , α 光的折射率为

$$\frac{1}{n_e^2(\theta)} = \frac{\cos^2 \theta}{n_o^2} + \frac{\sin^2 \theta}{n_e^2},\tag{14.35}$$

$$\implies n_e(\theta) = \left(\frac{\cos^2 \theta}{n_o^2} + \frac{\sin^2 \theta}{n_e^2}\right)^{-1/2} = \left(\frac{1}{n_o^2} + \frac{n_o^2 - n_e^2}{n_o^2 n_e^2} \sin^2 \theta\right)^{-1/2} = n_o \left(1 + \frac{n_o^2 - n_e^2}{n_e^2} \sin^2 \theta\right)^{-1/2}$$
(14.36)

$$\approx n_o \left(1 + \frac{n_o^2 - n_e^2}{2n_e^2} \sin^2 \theta \right) \approx n_o \left(1 + \frac{n_o^2 - n_e^2}{n_e^2} \theta^2 \right). \tag{14.37}$$

o 光与 e 光的折射率差为

$$n_o - n_e(\theta) = \frac{n_o \theta^2}{2} \left(\frac{n_o^2}{n_e^2} - 1 \right).$$
 (14.38)

该折射率差产生的双折射相对相位延迟为

$$\Delta\Gamma_{\text{NIFM}} = kl[n_o - n_e(\theta)] = \frac{\omega l}{2c} n_o \left(\frac{n_o^2}{n_e^2} - 1\right) \theta^2. \tag{14.39}$$

(b) 要使 $\Delta\Gamma$ 不妨碍调制器的运转, 即

$$\Delta\Gamma_{\rm NMS} = \frac{\omega l}{2c} n_o \left(\frac{n_o^2}{n_c^2} - 1\right) \theta^2 < \frac{\pi}{4}, \tag{14.40}$$

则最大允许散射角

$$\theta < \left[\frac{\lambda}{4n_o l \left(\frac{n_o^2}{n_e^2} - 1\right)}\right]^{1/2}.$$
(14.41)

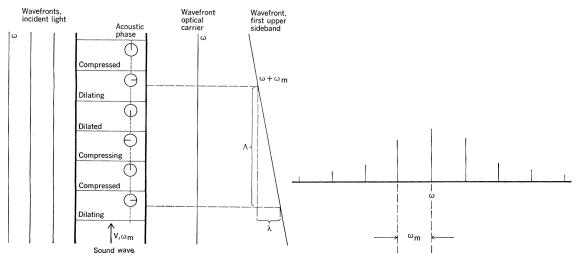
习题 14.8: 查阅文献 (例如可阅读文献 [17] 和 [18]) 并阐述布拉格衍射和德拜-西尔斯 (Debye-Sears) 衍射之间的差别. 在什么条件下可观察到每种衍射?

解: 德拜-西尔斯衍射: 如图 14.3(a)(b) 所示, 入射光 (频率为 ω , 波长为 λ , 波矢为 $\boldsymbol{\beta}$) 传播方向与声波 (频率为 ω_m , 波长为 Λ , 波矢为 \boldsymbol{k}_s) 传播方向垂直, 产生频率分别为 $\omega \pm \omega_m$, $\omega \pm 2\omega_m$, $\omega \pm 3\omega_m$, · · · 等一系列边带的衍射光, 分别与原入射方向成夹角 $\pm \arcsin \frac{\lambda}{\Lambda}$, $\pm \arcsin \frac{2\lambda}{\Lambda}$, $\pm \arcsin \frac{3\lambda}{\Lambda}$, · · · 出射. 如图 14.3(c) 所示, 各级次的衍射光的振幅与声波调制引起的相位变化幅度 $\Delta \phi = 2\pi \frac{l}{\lambda} \Delta n$ 有关.

布拉格衍射的条件: 除了要求出射光频率 $\omega' = \omega \pm \omega_m$, $\omega \pm 2\omega_m$, ω , 波矢 $\boldsymbol{\beta}' = \boldsymbol{\beta} \pm \boldsymbol{k}_s$, $\boldsymbol{\beta} \pm 2\boldsymbol{k}_s$, $\boldsymbol{\beta} \pm 3\boldsymbol{k}_s$, ···,还需材料厚度 l 满足 $2\pi\lambda l \ll \Lambda^2$.

布拉格衍射: 如图 14.3(d) 所示, 入射光传播方向与声波波前平面成夹角 $\frac{\lambda}{2\Lambda}$, 产生频率为 $\omega + \omega_m$, 传播方向与声波波前成夹角 $-\frac{\lambda}{2\Lambda}$ 的衍射光. 布拉格衍射对衍射级次的选择性很强, 其余边带由于相干相消的效应被抑制, 因而只有一个频率分量的衍射光出射.

布拉格衍射的条件为: 出射光频率 $\omega' = \omega \pm \omega_m$, 波矢 $\boldsymbol{\beta}' = \boldsymbol{\beta} \pm \boldsymbol{k}_s$ (\pm 取决于声波的方向), 对材料厚度无要求.



(a) 德拜-西尔斯衍射,入射光正入射介质,声波传播方向与入射光传播方向垂直,声波在介质中形成周期性压缩和拉伸的密度分布,载波频率(入射光频率)的出射光沿原有传播方向出射,一阶上边带(频率为载波频率与一倍声波频率的和)的衍射光与原有传播方向成夹角 六 出射,其余频率和出射方向的衍射光未画出.

(b) 德拜-西尔斯衍射载频和边带频谱.

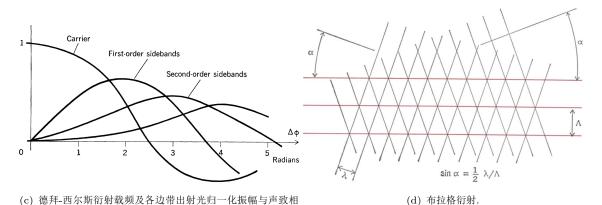


图 14.3:

习题 14.9: 晶体中 X 射线衍射的布拉格定律为

位差幅值的关系, 这些曲线即为各阶 Bessel 函数.

$$2d\sin\theta = m\frac{\lambda}{n}, \quad m = 1, 2, 3$$

式中 n 为折射率, d 为等价原子平面间的距离, θ 为入射角, 而 λ 为衍射辐射在真空中的波长. 当 $2\lambda_s\sin\theta=\frac{\lambda}{n}$ 时光 与声波作用而产生布拉格衍射 (参见图 14.15). 与 X 射线衍射结果相比较并取 $\lambda_s=d$, 则只有 m=1 的情况是允许

²参考文献: Adler, Robert. "Interaction between light and sound." IEEE spectrum 4.5 (1967): 42-54.

的. 解释其差别. 对于受声波散射的情况, 为什么不能得到对应于 $m = 2, 3, \cdots$ 的衍射角 θ 呢? 提示: X 射线衍射发生在分立的原子平面上, 它可被理想化为无限薄的薄片, 而声波的扰动则是正弦曲线的.

解: 当 X 射线受声波散射时, 由于声波

$$S_{kl}(\mathbf{r},t) = \frac{S_{kl}}{2}e^{i(\omega_s t - \mathbf{k} \cdot \mathbf{r})} + \text{c.c.}$$
(14.42)

仅有一个频率为 $\pm \omega_s$ 的分量, 故其引起的电极化强度扰动

$$\Delta P_i(\mathbf{r}, t) = -\frac{1}{4} \varepsilon_0 \varepsilon_i' \varepsilon_d' p_{idkl} E_d(r_d) [e^{i(\omega_d t - \mathbf{k}_d \cdot \mathbf{r})} + \text{c.c.}] \times S_{kl} [e^{i(\omega_s t - \mathbf{k}_s \cdot \mathbf{r})} + \text{c.c.}], \tag{14.43}$$

仅有频率为 $\pm(\omega_d + \omega_s)$ 和 $\pm(\omega_d - \omega_s)$ 的分量, 故仅在

$$\omega_i = \omega_d \pm \omega_s, \tag{14.44}$$

$$\mathbf{k}_i = \mathbf{k}_d \pm \mathbf{k}_s \tag{14.45}$$

下能满足能量守恒和动量守恒.

而当 X 受晶格散射时, 由于周期性排布的原子平面引起的扰动包含等频率间隔的多个分量:

$$A_{kl}(\mathbf{r}) = \sum_{m=0}^{\infty} A_{kl}(m\omega_a)e^{im(\omega_a - \mathbf{k}_a t)} + \text{c.c.}$$
(14.46)

故其引起的电极化强度扰动

$$\Delta P_i \propto E_d(\mathbf{r}, t) A_{kl}(\mathbf{r}, t) = E_d(r_d) \left[e^{i(\omega_d t - \mathbf{k}_d \cdot \mathbf{r})} + \text{c.c.} \right] \times \left[\sum_{m=0}^{\infty} A_{kl}(m\omega_a) e^{im(\omega_a - \mathbf{k}_a t)} + \text{c.c.} \right]$$
(14.47)

有频率为 $\pm(\omega_d \pm m\omega_a)$ 的多个分量, 故在

$$\omega_i = \omega_d \pm m\omega_a,\tag{14.48}$$

$$\boldsymbol{k}_i = \boldsymbol{k}_d \pm m \boldsymbol{k}_a, \quad m = 1, 2, 3, \cdots \tag{14.49}$$

下均能满足能量守恒和动量守恒.

习题 14.10: 对 $\Delta k = |\mathbf{k}_i - \mathbf{k}_s - \mathbf{k}_d| \neq 0$ 和小输入信号 $E_i(0)$ 的情况, 解耦合模方程 (14.9-8). 假设有共线相互作用, 则 $r_i = r_d = r_s = z$. 试证明入射功率转化为衍射光束的最大比率为

$$\frac{\eta^2}{\eta^2 + \left(\frac{\Delta k}{2}\right)^2}.$$

可见, 可允许的失配量 Δk 同 η 有关. 你能对违反动量守恒作出直观的解释吗?

证: 对 $\Delta k = |\mathbf{k}_i - |\mathbf{k}_s| - \mathbf{k}_d| \neq 0$ 、小输入信号 $E_i(0)$ 且共线情况下, 耦合模方程 (14.9-8) 可写为

$$\frac{\mathrm{d}E_i}{\mathrm{d}z} = i\eta E_d e^{i\Delta kz},\tag{14.50}$$

$$\frac{\mathrm{d}E_d}{\mathrm{d}z} = i\eta E_i e^{-i\Delta kz},\tag{14.51}$$

其中 $\eta\equiv\eta_{di}=\eta_{id} \approx \frac{\pi n^3}{2\pi}p_{idkl}S_{kl}$. 对式 (14.50) 关于 z 求偏导并利用式 (14.51) 和 (14.51) 消去 E_d 得

$$\frac{\mathrm{d}^2 E_i}{\mathrm{d}z^2} - i\Delta k \frac{\mathrm{d}E_i}{\mathrm{d}z} + \eta^2 E_i = 0, \tag{14.52}$$

结合初始条件 $E_i(0)$ 和 $\frac{dE_i}{dz}(0) = i\eta E_d(0)$ 解得

$$E_{i}(z) = \left[E_{i}(0) \cos \left(\frac{\sqrt{\Delta k^{2} + 4\eta^{2}}}{2} z \right) + i \frac{-\Delta k E_{i}(0) + 2\eta E_{d}(0)}{\sqrt{\Delta k^{2} + 4\eta^{2}}} \sin \left(\frac{\sqrt{\Delta k^{2} + 4\eta^{2}}}{2} z \right) \right] e^{i\Delta k z/2}.$$
 (14.53)

在小输入信号情况下, $E_i(0) \ll E_d(0)$, 故入射功率转化为衍射光束的最大比率为

$$\frac{\left|E_{i}(z)\right|^{2}}{\left|E_{d}(0)\right|^{2}} = \frac{\left|E_{i}(0)\right|^{2} + \left|\frac{-\Delta k E_{i}(0) + 2\eta E_{d}(0)}{\sqrt{\Delta k^{2} + 4\eta^{2}}}\right|^{2}}{\left|E_{d}(0)\right|^{2}} \approx \frac{\eta}{\sqrt{\eta^{2} + \left(\frac{\Delta k^{2}}{2}\right)^{2}}}.$$
(14.54)

在非线性过程中, 动量不是必须守恒的, 满足动量守恒时功率转化效率最高, 不满足动量守恒时功率转化效率较低.

习题 14.11: 从多普勒理论和式 (14.9-12) 推导出式 (14.9-11).

证:将声波视为以声速传播的周期性晶格.以声波为参考系,由相对论多普勒效应,入射光的频率为

$$\omega_i' = \frac{\omega_i}{\left(1 - \frac{nv}{c}\sin\theta\right)\sqrt{1 - \frac{n^2v^2}{c^2}}},\tag{14.55}$$

在声波参考系中,声波静止,故散射光的频率等于入射光的频率

$$\omega_s' = \omega_i'. \tag{14.56}$$

在实验室参考系中, 散射光的频率为

$$\omega_{s} = \frac{\omega_{s}'}{\left(1 - \frac{nv}{c}\sin\theta\right)\sqrt{1 - \frac{n^{2}v^{2}}{c^{2}}}} = \frac{\omega_{i}}{\left(1 - \frac{nv}{c}\sin\theta\right)^{2}\left(1 - \frac{n^{2}v^{2}}{c^{2}}\right)},\tag{14.57}$$

由于声速 $v \ll$ 光速 c, 故有近似

$$\omega_d \approx \omega_i \left(1 + \frac{2nv}{c} \sin \theta \right). \tag{14.58}$$

式 (14.9-12) 描述了光波长和声波长之间的关系:

$$2\lambda_s \sin \theta = \frac{\lambda}{n},\tag{14.59}$$

其中声波长 $\lambda_s = \frac{2\pi v}{\omega_s}$, 光波长 $\lambda = \frac{2\pi c}{\omega_i}$, 故由上式得

$$\sin \theta = \frac{\omega_s c}{2n\omega_i v}.\tag{14.60}$$

将上式代入式 (14.58) 中得

$$\omega_d = \omega_i + \omega_s. \tag{14.61}$$