09

Ход световых лучей в квазипериодическом волноводе или многопроходном резонаторе с плавно меняющимися свойствами

© В.Ю. Матьев

Российский федеральный ядерный центр-Всероссийский научно-исследовательский институт экспериментальной физики,

607188 Саров, Нижегородская обл., Россия e-mail: Matev@expd.vniief.ru

o main mater companiment

(Поступило в Редакцию 15 февраля 2017 г.)

Построен ход лучей в квазипериодической оптической системе (волноводе или резонаторе), свойства которой плавно меняются по ходу луча. Вычислена лучевая матрица для большого числа проходов луча и показано, что обычное условие устойчивости (модуль следа лучевой матрицы одного прохода меньше двух) не обеспечивает ограниченности лучевой траектории после большого числа проходов.

DOI: 10.21883/JTF.2017.10.45000.2208

Введение

Рассмотрена квазипериодическая оптическая система (волновод или резонатор), оптические свойства которой плавно меняются (например, из-за разогрева). Волновод

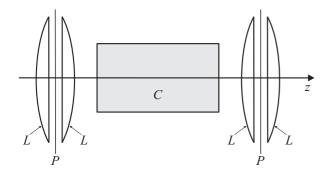


Рис. 1. Схематическое изображение периодического волновода: P — опорные плоскости, разделяющие периоды волновода, L — линзы, C — ячейка с непрерывной средой (газовая или твердотельная), z — оптическая ось.

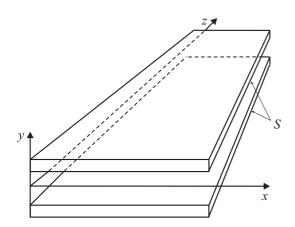


Рис. 2. Схематическое изображение прокачного лазера. S — стенки кюветы, между которыми течет газ (по направлению x), z — оптическая ось.

может содержать как элементы, дискретно изменяющие ход лучей (линзы; резонатор — еще и зеркала), так и ячейки с непрерывным показателем преломления (с неоднородной плотностью) (рис. 1.) В рамках параксиальной оптики участок волновода (проход резонатора) характеризуется лучевой матрицей, равной произведению лучевых матриц отдельных элементов [1,2]. Плавное изменение свойств волновода означает, что соответствующие элементы лучевой матрицы для соседних участков различаются мало. Аналогом такого волновода является многопроходный лазерный резонатор с разогревом среды [3,4]. Другой пример — резонатор с прокачкой среды [5,6] (рис. 2), в котором поперечный профиль плотности развивается вдоль потока газа (по оси x). Луч при движении вдоль оптической оси z отклоняется против потока газа, так что лучевая матрица одного прохода луча плавно меняется.

Итак, ход лучей через участок волновода (через резонатор) задан лучевой матрицей \mathbf{m}_n , которая немного различна для соседних участков:

$$\begin{pmatrix} y_n \\ \varphi_n \end{pmatrix} = \mathbf{m}_n \begin{pmatrix} y_{n-1} \\ \varphi_{n-1} \end{pmatrix}, \quad \mathbf{m}_n = \begin{pmatrix} A_n & B_n \\ C_n & D_n \end{pmatrix}, \quad \varphi = \frac{dy}{dz},$$
(1)

где y_n — поперечное смещение луча после прохождения n участков волновода (n проходов резонатора), φ_n — соответствующий угол наклона лучевой траектории к оптической оси z. Требуется найти лучевую матрицу для N участков (N проходов):

$$\begin{pmatrix} y_N \\ \varphi_N \end{pmatrix} = \prod_{k=0}^{N-1} \mathbf{m}_{N-k} \begin{pmatrix} y_0 \\ \varphi_0 \end{pmatrix} = \mathbf{M}_N \begin{pmatrix} y_0 \\ \varphi_0 \end{pmatrix},$$

$$\mathbf{M}_N = \prod_{k=0}^{N-1} \mathbf{m}_{N-k}, \tag{2}$$

где y_0 — начальное смещение луча, φ_0 — начальный угол наклона луча.

Плавное изменение оптических свойств по ходу луча означает, что

$$|\Delta A_n/A_n| \ll 1, \quad |\Delta B_n/B_n| \ll 1,$$

 $|\Delta C_n/C_n| \ll 1, \quad |\Delta D_n/D_n| \ll 1.$ (3)

Здесь и далее $\Delta X_n = X_{n+1} - X_n$ для величины X; так, $\Delta A_n = A_{n+1} - A_n$, и т.д.

Матрица \mathbf{m}_n как произведение унимодулярных лучевых матриц отдельных элементов также унимодулярна, $\det \mathbf{m}_n = A_n D_n - B_n C_n = 1$.

Ход лучей через многопроходный резонатор

Матрицу полного прохода луча через резонатор можно симметризовать по главной диагонали, A=D. Действительно, зеркало радиуса r оптически эквивалентно системе из плоского зеркала и линзы с фокусным расстоянием f=r [7]; совместим опорные плоскости резонатора с плоскими зеркалами (рис. 1). Если ход лучей в резонаторе развернуть вдоль оптической оси, то получится картина, аналогичная периодическому волноводу. Для произвольной abcd-матрицы \mathbf{w} полупрохода резонатора от одной опорной плоскости до другой обратная матрица \mathbf{w}^{-1} , матрица обратного полупрохода \mathbf{w}_R и матрица полного прохода \mathbf{m} имеют вид [1]

$$\mathbf{w} = \begin{pmatrix} a & b \\ c & d \end{pmatrix}, \quad \mathbf{w}^{-1} = \begin{pmatrix} d & -b \\ -c & a \end{pmatrix}, \quad \mathbf{w}_R = \begin{pmatrix} d & b \\ c & a \end{pmatrix};$$
$$\mathbf{m} = \mathbf{w}_R \mathbf{w} = \begin{pmatrix} da + bc & db + bd \\ ca + ac & cb + ad \end{pmatrix}. \tag{4}$$

Элементы матрицы **m** можно выразить через тригонометрические (или гиперболические) функции. Поскольку AD-BC=1, $AD=A^2=1+BC$. Если BC<0, то $A^2<1$; можно положить $A=D=\cos\Omega$, $BC=\sin^2\Omega$, задав (по модулю) "фазу" прохода Ω . Полагая $B=\sin\Omega/\omega$, $C=-\omega\sin\Omega$, можно определить "частоту" прохода ω и знак фазы Ω . Если BC>0, то $A^2>1$; $A=D=\pm \mathrm{ch}\,\Omega$, $B=\mathrm{sh}\,\Omega/\omega$, $C=\omega\,\mathrm{sh}\,\Omega$. Итак, если $BC\neq 0$, то

$$\mathbf{m} = \begin{pmatrix} \cos \Omega & (1/\omega) \sin \Omega \\ -\omega \sin \Omega & \cos \Omega \end{pmatrix}, BC < 0, \qquad (5)$$

$$\mathbf{m} = \begin{pmatrix} \pm \operatorname{ch} \Omega & (1/\omega) \operatorname{sh} \Omega \\ \omega \operatorname{sh} \Omega & \pm \operatorname{ch} \Omega \end{pmatrix}, BC > 0.$$
 (6)

Такие матрицы описывают ход лучей через непрерывную среду с параболическим профилем показателя преломления $n^*(y)$ поперек оптической оси z [2,7]; для убывающей параболы, $\omega^2 = -(1/y)(\partial n^*/\partial y) > 0$, лучевое уравнение имеет вид $d^2y/dz^2 + \omega^2 y = 0$ [2,7], а его решение

$$y(z) = y_0 \cos(\omega z) + \frac{\varphi_0}{\omega} \sin(\omega z). \tag{7}$$

Следовательно, ход лучей через резонатор с плавным изменением свойств можно трактовать как прохождение луча через непрерывную среду с плавным изменением частоты $\omega=\omega(z)$. Лучевую траекторию в такой среде можно найти с помощью преобразований Лиувилля

$$\begin{split} \Omega(z) &= \int\limits_0^z \omega(z') dz', \\ y(\Omega) &= Y(\Omega) \exp\left(-\frac{1}{2} \int\limits_0^\Omega \frac{1}{\omega} \, \frac{d\omega}{d\Omega'} \, d\Omega'\right) \\ &= Y(\Omega) \sqrt{\frac{\omega(0)}{\omega(z)}}. \end{split}$$

Подставляя эти преобразования в лучевое уравнение, легко получить

$$\frac{d^2Y}{d\Omega^2} + W^2(\Omega)Y = 0, \quad W^2(\Omega) = 1 + w(\Omega), \quad (8)$$
$$w(\Omega) = \frac{-1}{\sqrt{\omega(\Omega)}} \frac{d^2}{d\Omega^2} \left(\sqrt{\omega(\Omega)}\right).$$

Если на периоде осцилляции z_1 , задаваемом условием $\omega z_1 = \pi$, изменение частоты $\Delta \omega_Z \ll \omega$, то $(d\omega/dz)/(2\omega^2) \cong \Delta \omega_Z/(2\omega^2 z_1) \ll 1$, $W(\Omega) \approx 1$, так что

$$Y(\Omega) = Y_0 \cos \Omega + Y_0' \sin \Omega,$$

$$Y'(\Omega) = -Y_0 \sin \Omega + Y_0' \cos \Omega,$$

$$Y'(\Omega) = \frac{1}{\omega(z)} \frac{d}{dz} \left(y(z) \sqrt{\frac{\omega(z)}{\omega(0)}} \right) \approx \frac{\varphi(z)}{\sqrt{\omega(z)\omega(0)}},$$

$$Y_0 = y_0, \qquad Y_0' = \frac{\varphi_0}{\omega(0)}.$$
(9)

Аналогично ход лучей в резонаторе с плавным изменением частоты и фазы прохода для большого числа проходов можно записать в виде (2)

$$\begin{pmatrix} y_{N} \\ \varphi_{N} \end{pmatrix} = \mathbf{M}_{N} \begin{pmatrix} y_{0} \\ \varphi_{0} \end{pmatrix},$$

$$\mathbf{M}_{N} = \begin{pmatrix} \sqrt{\frac{\omega_{1}}{\omega_{N}}} \cos \Phi_{N} & \frac{1}{\sqrt{\omega_{N}\omega_{1}}} \sin \Phi_{N} \\ -\sqrt{\omega_{N}\omega_{1}} \sin \Phi_{N} & \sqrt{\frac{\omega_{N}}{\omega_{1}}} \cos \Phi_{N} \end{pmatrix}, \qquad (10)$$

$$\Phi_{N} = \sum_{k=1}^{N} \Omega_{k},$$

где ω_k и Ω_k — частота и фаза k-прохода, фаза суммируется по проходам.

Действие матрицы (5) на вектор (y_n, φ_n) эквивалентно повороту вектора $(y_n, \varphi_n/\omega[6])$ на угол Ω без изменения длины. Действительно,

$$y_n = \cos \Omega y_{n-1} + \sin \Omega \frac{\varphi_{n-1}}{\omega},$$

 $\frac{\varphi_n}{\omega} = -\sin \Omega y_{n-1} + \cos \Omega \frac{\varphi_{n-1}}{\omega}.$

Действие же матрицы (10) эквивалентно повороту вектора (Y,Y') на угол Φ_N , при этом инвариантна величина

$$\left(\sqrt{\omega(z)}y(z)\right)^2 + \left(\varphi(z)/\sqrt{\omega(z)}\right)^2 = \text{const.}$$
 (11)

Для возрастающей параболы показателя преломления $n^*(y)$, когда $\omega^2=(1/y)(\partial n^*/\partial y)>0$, матрица \mathbf{M}_N аналогична (10); нужно лишь заменить $\cos\Phi_n\to \ch\Phi_n$, $\sin\Phi_n\to \sh\Phi_n$ и поменять знак в матричном элементе $(\mathbf{M}_N)_{21}$, ср. (5), (6); инвариант такой матрицы аналогичен (11), только будет разность квадратов вместо суммы. Матрица вида (10) и аналогичная ей гиперболическая матрица имеют групповой характер: произведение двух соседних матриц имеет тот же вид, что и исходная матрица:

$$\mathbf{M}(\omega_{n+1}, \omega_n, \Phi_n)\mathbf{M}(\omega_n, \omega_{n-1}, \Phi_{n-1})$$

$$= \mathbf{M}(\omega_{n+1}, \omega_{n-1}, \Phi_n + \Phi_{n-1}),$$

это и позволяет легко перемножать матрицы для большого числа проходов.

Решение (10) получено эвристическим путем; оно наводит на мысль, что один проход через резонатор следует описывать матрицей вида (10), а не (5) и характеризовать тремя параметрами: фазой Ω и двумя частотами (входной частотой, характеризующей резонатор перед прохождением луча, и выходной, характеризующей резонатор после прохождением луча). Действительно, частота прохода ω плавно меняется, и выходная частота прохода равна входной частоте следующего прохода. В исходной постановке задачи частота прохода менялась скачком; это менее физично, а матрицы (5) не обладают групповым характером, если частоты проходов различны. Можно, однако, полагать, что частота прохода это выходящая частота, матрица (10) применима для нескольких проходов, а один проход луча описывается матрицей (5); это несоответствие при малых скачках частоты несущественно. Далее более строго рассмотрен общий случай.

Разностные уравнения хода луча и их решение

В общем случае квазипериодического волновода, когда $A_n \neq D_n$, матрица одного прохода не может быть записана в виде (5) или (6). Используем метод конечных разностей [7]. Для двух соседних участков, согласно (1),

$$\begin{cases} y_{n+1} = A_{n+1}y_n + B_{n+1}\varphi_n, \\ \varphi_{n+1} = C_{n+1}y_n + D_{n+1}\varphi_n, \end{cases} \begin{cases} y_n = A_ny_{n-1} + B_n\varphi_{n-1}, \\ \varphi_n = C_ny_{n-1} + D_n\varphi_{n-1}. \end{cases}$$
(12)

Отсюда с учетом унимодулярности лучевой матрицы \mathbf{m}_n

$$y_{n+1} - \sigma_{n+1}y_n + \gamma_{n+1}y_{n-1} = 0, (13)$$

$$\sigma_{n+1} = A_{n+1} + D_n(B_{n+1}/B_n), \ \gamma_{n+1} = B_{n+1}/B_n, \ B_n \neq 0;$$
(14)

$$\varphi_{n+1} - \xi_{n+1}\varphi_n + \eta_{n+1}\varphi_{n-1} = 0, \tag{15}$$

$$\xi_{n+1} = D_{n+1} + A_n(C_{n+1}/C_n),$$

$$\eta_{n+1} = C_{n+1}/C_n, \qquad C_n \neq 0.$$
(16)

Для периодического волновода $\sigma_n=\xi_n=S=A+D,$ $\gamma_n=\eta_n=1.$ Тогда

$$y_{n+1} - Sy_n + y_{n-1} = 0$$
, $\varphi_{n+1} - S\varphi_n + \varphi_{n-1} = 0$. (17)

Такие же уравнения были бы для резонатора (когда A=D), поэтому решение для волновода можно искать в том же виде [7]

$$y_n = \exp(\pm\Theta_n), \quad \varphi_n = \exp(\pm\Theta_n), \quad \Theta_n = n\theta, \quad (18)$$

где θ — комплексная фаза одного участка. Подставляя (18) в (17), можно определить фазу θ (с точностью до знака) характеристическим уравнением

$$\exp \theta + \exp(-\theta) = 2 \operatorname{ch} \theta = S. \tag{19}$$

Тогда общее решение уравнений (17) имеет вид

$$y_n = C_{y1} \operatorname{ch} \Theta_n + C_{y2} \operatorname{sh} \Theta_n,$$

$$\varphi_n = C_{\omega 1} \operatorname{sh} \Theta_n + C_{\omega 2} \operatorname{ch} \Theta_n,$$
(20)

ср. (7). Из начальных условий, $C_{y1}=y_0$ и $C_{\varphi 2}=\varphi_0$, а константы C_{y2} и $C_{\varphi 1}$ определяются подстановкой в (20) уравнений (12) для первого прохода

$$y_1 = y_0 \cosh \theta + C_{y_2} \sinh \theta = Ay_0 + B\varphi_0,$$
 (21)

$$\varphi_1 = C_{\varphi_1} \operatorname{sh} \theta + \varphi_0 \operatorname{ch} \theta = C v_0 + D \varphi_0. \tag{22}$$

В итоге матрица \mathbf{M}_N прохода N участков принимает вил

$$\mathbf{M}_{N} = \begin{pmatrix} \operatorname{ch} \Theta_{N} + \frac{A - \operatorname{ch} \theta}{\operatorname{sh} \theta} & \operatorname{sh} \Theta_{N} & B \frac{\operatorname{sh} \Theta_{N}}{\operatorname{sh} \theta} \\ C \frac{\operatorname{sh} \Theta_{N}}{\operatorname{sh} \theta} & \operatorname{ch} \Theta_{N} + \frac{D - \operatorname{ch} \theta}{\operatorname{sh} \theta} & \operatorname{sh} \Theta_{N} \end{pmatrix},$$

$$\Theta_{N} = N\theta.$$
(23)

Для ограниченной ("устойчивой") лучевой траектории $|S| \leq 2$; $\theta = i\Omega$, $\mathrm{ch}(i\Omega) = \cos\Omega$, $\mathrm{sh}(i\Omega) = i\sin\Omega$, где Ω — действительная фаза прохода, определяемая из (19): $2\cos\Omega = S$; при этом матрица \mathbf{M}_N приобретает известный вид [1,2]. Для неограниченной ("неустойчивой") лучевой траектории либо $S \geq 2$, и тогда $\theta = \Omega$, причем $2\operatorname{ch}\Omega = S$; либо $S \leq -2$, и тогда $\theta = \Omega + i\pi$, $\operatorname{ch}\theta = -\operatorname{ch}\Omega$, $\operatorname{sh}\theta = -\operatorname{sh}\Omega$, причем $2\operatorname{ch}\Omega = -S$.

В общем случае квазипериодического волновода удобно положить

$$y_n = \sqrt{B_n} u_n, \qquad \varphi_n = \sqrt{C_n} f_n.$$
 (24)

Тогда уравнения (13)—(16) перепишутся так:

$$u_{n+1} - Z_{n+1}u_n + \Gamma_{n+1}u_{n-1} = 0, (25)$$

$$f_{n+1} - \Sigma_{n+1} f_n + H_{n+1} f_{n-1} = 0, \tag{26}$$

$$Z_{n+1} = \sigma_{n+1} \sqrt{\frac{B_n}{B_{n+1}}} = A_{n+1} \sqrt{\frac{B_n}{B_{n+1}}} + D_n \sqrt{\frac{B_{n+1}}{B_n}}, \quad (27)$$

$$\Sigma_{n+1} = \xi_{n+1} \sqrt{\frac{C_n}{C_{n+1}}} = D_{n+1} \sqrt{\frac{C_n}{C_{n+1}}} + A_n \sqrt{\frac{C_{n+1}}{C_n}}, \quad (28)$$

$$\Gamma_{n+1} = \frac{\sqrt{B_{n+1}B_{n-1}}}{B_n}, \quad \mathbf{H}_{n+1} = \frac{\sqrt{C_{n+1}C_{n-1}}}{C_n}.$$

Согласно условиям (3) плавного изменения B_n и C_n ,

$$\Gamma_{n+1} pprox rac{\sqrt{(B_n + \Delta B_n)(B_n - \Delta B_{n-1})}}{B_n} \ pprox 1 - rac{1}{2} igg(rac{\Delta B_n}{B_n}igg)^2 pprox 1,$$

с точностью до членов первого порядка малости. Аналогично, $H_{n+1} \approx 1$. Тогда уравнения (25), (26) принимают вид, аналогичный (17):

$$u_{n+1} - Z_{n+1}u_n + u_{n-1} = 0, (29)$$

$$f_{n+1} - \Sigma_{n+1} f_n + f_{n-1} = 0. (30)$$

Необходимо доопределить величины u_0 и f_0 , положив

$$B_0 = B_1^2/B_2 \approx B_1 - \Delta B_1,$$

 $C_0 = C_1^2/C_2 \approx C_1 - \Delta C_1,$ (31)

где $\Delta B_1 = B_2 - B_1$, $\Delta C_1 = C_2 - C_1$; это следует из уравнений (13), (15) для n=1 и согласуется с условиями $\Gamma_1 \approx 1$, $H_1 \approx 1$. Отсюда следуют начальные условия для уравнений (29), (30); согласно (24),

$$u_0 = y_0 / \sqrt{B_0}, \qquad f_0 = \varphi_0 / \sqrt{C_0}.$$
 (32)

С учетом решений (9) для резонатора и (18) для волновода решение уравнения (29) для квазипериодического волновода можно искать в виде

$$u_N = G_N \prod_{k=1}^N \lambda_k, \qquad \lambda_n = \exp(\pm \theta_n),$$
 (33)

где θ_n — комплексная фаза участка n, а G_n — амплитуда, компенсирующая изменение фазы от участка к участку. Подставляя (33) в (29), получаем

$$G_{n+1}\lambda_{n+1}\lambda_n - Z_{n+1}G_n\lambda_n + G_{n-1} = 0.$$
 (34)

Характеристическое уравнение, задающее фазу θ_n (с точностью до знака), можно взять в виде (19): $2 \cosh \theta_n = Z_n$. Однако величина Z_n задается параметрами соседних проходов согласно (27). Удобно выразить Z_{n+1}

через параметры одного прохода. В первом порядке малости

$$\begin{split} Z_{n+1} &= (A_n + \Delta A_n) \sqrt{\frac{B_n}{B_n + \Delta B_n}} + D_n \sqrt{\frac{B_n + \Delta B_n}{B_n}} \\ &\approx S_n + \Delta A_n - (A_n - D_n) \frac{\Delta B_n}{2B_n} \\ &= S_n + \frac{\Delta S_n}{2} + \frac{A_n - D_n}{2} - (A_n - D_n) \frac{\Delta B_n}{2B_n} \\ &= S_n + \frac{\Delta S_n}{2} + \frac{B_n}{2} \Delta \left(\frac{R_n}{B_n}\right), \end{split}$$

где $S_n = A_n + D_n$, $R_n = A_n - D_n$. Зададим характеристическое уравнение

$$\lambda_n + 1/\lambda_n = \exp \theta_n + \exp(-\theta_n) = 2 \operatorname{ch} \theta_n$$

$$= S_n + \frac{B_n}{2} \Delta \left(\frac{R_n}{B_n}\right), \tag{35}$$

о переходе от комплексной фазы θ_n к действительной фазе Ω_n см. выше, после (23). Тогда в первом приближении

$$Z_{n+1} = 2 \operatorname{ch} \theta_n + \frac{\Delta S_n}{2},$$
 (36)
 $\Delta S_n \approx \Delta \left(\lambda_n + \frac{1}{\lambda_n}\right) \approx \frac{\lambda_n^2 - 1}{\lambda_n^2} \Delta \lambda_n.$

Аналогично для уравнения (30) с учетом (28), вводя другую фазу ψ_n :

$$\Sigma_{n+1} = 2 \operatorname{ch} \psi_n + \frac{\Delta S_n}{2},$$

$$2 \operatorname{ch} \psi_n = S_n - \frac{C_n}{2} \Delta \left(\frac{R_n}{C_n}\right). \tag{37}$$

Подставляя Z_{n+1} из уравнений (35), (36) в уравнение (34), получаем

$$G_{n+1}\lambda_{n+1}\lambda_n - G_n\left(\lambda_n^2 + 1 + \frac{\lambda_n^2 - 1}{2\lambda_n}\Delta\lambda_n\right) + G_{n-1} = 0.$$
(38)

Для малых величин $\Delta \lambda_n = \lambda_{n+1} - \lambda_n$ и $\Delta G_n = G_{n+1} - G_n \approx \Delta G_{n-1} = G_n - G_{n-1}$; разностное уравнение (38) в первом порядке малости можно преобразовать в дифференциальное уравнение и проинтегрировать:

$$\begin{split} (G+\Delta G)(\lambda+\Delta\lambda)\lambda - G\lambda^2 - G\,\frac{\lambda^2-1}{2\lambda}\,\Delta\lambda - \Delta G \\ &\approx (\lambda^2-1)\Delta G + G\lambda\Delta\lambda - G\,\frac{\lambda^2-1}{2\lambda}\,\Delta\lambda = 0; \\ &\frac{dG}{G(\lambda)} + \frac{\lambda d\lambda}{\lambda^2-1} - \frac{d\lambda}{2\lambda} = 0; \\ &G(\lambda)\sqrt{\frac{\lambda^2-1}{\lambda}} = G(\lambda)\sqrt{\lambda-\frac{1}{\lambda}} = G(\lambda)\sqrt{2\,\mathrm{sh}\,\theta} = \mathrm{const}; \end{split}$$

$$G_n^{\pm} = G_0^{\pm} \sqrt{\sinh \theta_0 / \sinh \theta_n},\tag{39}$$

знаки \pm соответствуют разным знакам θ_n . Здесь введена фаза $\theta_0 \approx \theta_1 - \Delta \theta_1 = \theta_1 - (\theta_2 - \theta_1)$; это следует из условия $G_{n+1} - G_n \approx G_n - G_{n-1}$ и общего правила, см. (31). Нулевые значения параметров волновода характеризуют его состояние до прохода излучения. Итак, общее решение уравнения (13), согласно (24) и (33), записывается в виде

$$y_N = \sqrt{B_N} (G_N^+ \exp \Theta_N + G_N^- \exp(-\Theta_N));$$

$$\Theta_N = \sum_{k=1}^N \theta_k.$$

Подставляя (39) и вводя $G_0^+ = (G_C + G_S)/2$, $G_0^- = (G_C - G_S)/2$ получаем

$$y_N = \sqrt{B_N \frac{\sinh \theta_0}{\sinh \theta_N}} (G_C \cosh \Theta_N + G_S \sinh \Theta_N), \qquad (40)$$

ср. (20). Если исходить из характеристического уравнения $2 \operatorname{ch} \theta_n = Z_n$ вместо (35), то в амплитуде G_N и фазе Θ_N возникнут дополнительные добавки, которые в первом приближении взаимно сократятся, так что в итоге будет тот же результат (40).

Аналогичным образом из (30) можно получить решение уравнения (15)

$$\varphi_N = \sqrt{C_N \frac{\sinh \psi_0}{\sinh \psi_N}} (G_{C\varphi} \cosh \Psi_N + G_{S\varphi} \sinh \Psi_N),$$

$$\Psi_N = \sum_{k=0}^{N} \psi_k,$$
(41)

ср. (20); угол ψ_n определяется согласно (37). Из начальных условий

$$G_C = y_0 / \sqrt{B_0}, \qquad G_{C\varphi} = \varphi_0 / \sqrt{C_0},$$

 G_S и $G_{S\varphi}$ можно определить, подставив в соотношения (40), (41) уравнения (12) для первого прохода: $y_1=A_1y_0+B_1\varphi_0,\, \varphi_1=C_1y_0+D_1\varphi_0.$ Тогда

$$y_{N} = \sqrt{\frac{B_{N} \operatorname{sh} \theta_{0}}{B_{0} \operatorname{sh} \theta_{N}}} \left\{ y_{0} \operatorname{ch} \Theta_{N} + \left[\sqrt{\frac{B_{0} \operatorname{sh} \theta_{1}}{B_{1} \operatorname{sh} \theta_{0}}} (A_{1} y_{0} + B_{1} \varphi_{0}) - y_{0} \operatorname{ch} \theta_{1} \right] \frac{\operatorname{sh} \Theta_{N}}{\operatorname{sh} \theta_{1}} \right\}, \quad (42)$$

$$\varphi_{N} = \sqrt{\frac{C_{N} \operatorname{sh} \psi_{0}}{C_{0} \operatorname{sh} \psi_{N}}} \left\{ \varphi_{0} \operatorname{ch} \Psi_{N} + \left[\sqrt{\frac{C_{0} \operatorname{sh} \psi_{1}}{C_{1} \operatorname{sh} \psi_{0}}} (C_{1} y_{0} + D_{1} \varphi_{0}) - \varphi_{0} \operatorname{ch} \psi_{1} \right] \frac{\operatorname{sh} \Psi_{N}}{\operatorname{sh} \psi_{1}} \right\}. \quad (43)$$

Фазы θ_n и ψ_n определены согласно (35), (37) с точностью до знака; это не влияет на результат, поскольку гиперболические синусы входят в (42), (43) в виде отношения. Для периодического волновода, когда $\theta_n = \psi_n = \theta$, $B_n = B$, $C_n = C$, формулы (42), (43) сводятся к лучевой матрице (23). Главное отличие от случая периодического волновода (23) — наличие амплитудных факторов. Рассмотрим сначала особые случаи для уравнений (13), (29).

Особые случаи

Решение (39) неприменимо, когда $\lambda_n \to 1$, $\theta_n \to 0$. В этом случае происходит вырождение лучевой траектории. Согласно (27), (36), условие вырождения: $Z_n=2$, $\sigma_n=2\gamma_n^{1/2}\approx 2+\Delta B_n/B_n$. Характеристическое уравнение (35) при этом имеет один кратный корень: $\lambda_n\approx 1$, $\theta_n\approx 0$. Здесь пролегает граница между "устойчивыми" и "неустойчивыми" лучевыми траекториями. Вблизи этой границы в уравнении (34) главную роль играют факторы второго порядка малости, которыми пренебрегалось при выводе (39) из (38). Именно, при $\lambda_n=1$, согласно (34), с учетом (24), (33)

$$G_{n+1} - G_n = G_n - G_{n-1}, \quad u_n = G_n = \frac{y_n}{\sqrt{B_n}}, \tag{44}$$

$$\frac{y_{n+1}}{\sqrt{B_{n+1}}} - \frac{y_n}{\sqrt{B_n}} = \frac{y_n}{\sqrt{B_n}} - \frac{y_{n-1}}{\sqrt{B_{n-1}}} = \dots$$

$$= \frac{y_1}{\sqrt{B_1}} - \frac{y_0}{\sqrt{B_0}}, \quad B_0 = \frac{B_1^2}{B_2}.$$

Производя суммирование этих равенств и подставляя y_1 , получаем

$$\frac{y_N}{\sqrt{B_N}} = \left(\frac{y_1}{\sqrt{B_1}} - \frac{y_0}{\sqrt{B_0}}\right) N + \frac{y_0}{\sqrt{B_0}},$$

$$y_1 = A_1 y_0 + B_1 \varphi_0. \tag{45}$$

Это решение получено из уравнения (29) в приближении $\Gamma_n = 1$. Более точное условие вырождения лучевой траектории можно получить из (13)

$$\sigma_{n+1} = \sqrt{\frac{B_{n+1}}{B_n}} \left(1 + \frac{\sqrt{B_{n+1}B_{n-1}}}{B_n} \right), \ n \ge 2,$$

само уравнение (13) при этом можно итеративно преобразовать к виду

$$\frac{y_{n+1}}{\sqrt{B_{n+1}}} - \frac{y_n}{\sqrt{B_n}} = \frac{\sqrt{B_{n+1}B_{n-1}}}{B_n} \left(\frac{y_n}{\sqrt{B_n}} - \frac{y_{n-1}}{\sqrt{B_{n-1}}} \right)$$
$$= \sqrt{\frac{B_{n+1}}{B_n}} \sqrt{\frac{B_1}{B_2}} \left(\frac{y_2}{\sqrt{B_2}} - \frac{y_1}{\sqrt{B_1}} \right).$$

Итерируя аналогичным образом разностное уравнение для меньших индексов и производя суммирование,

легко получить точное решение

$$\frac{y_N}{\sqrt{B_N}} = \left(\frac{y_2}{\sqrt{B_2}} - \frac{y_1}{\sqrt{B_1}}\right) \sqrt{\frac{B_1}{B_2}}
\times \sum_{k=3}^{N} \sqrt{\frac{B_k}{B_{k-1}}} + \frac{y_2}{\sqrt{B_2}}, \quad N \ge 3.$$
(46)

Здесь y_2 рассчитывается, согласно (13), по заданному σ_2 ; $y_1 = A_1 y_0 + B_1 \varphi_0$.

Еще один особый случай: $\sigma_n=1+\gamma_n=2+\Delta B_n/B_n$, при этом, согласно (27), $Z_n\approx 2$ в первом порядке малости по $\Delta B_n/B_n$. Уравнение (13) в этом случае также легко решается

$$y_{n+1} - y_n = \gamma_{n+1}(y_n - y_{n-1})$$

= $(y_1 - y_0) \prod_{k=1}^{n} \gamma_{k+1} = (y_1 - y_0)(B_{n+1}/B_1).$

Расписывая разность $y_n - y_{n-1}$ и т.д., после суммирования получаем

$$y_N = y_0 + (y_1 - y_0) \frac{1}{B_1} \sum_{k=1}^{N} B_k, \ y_1 = A_1 y_0 + B_1 \varphi_0.$$
 (47)

Примером такого случая является волновод, состоящий из участков с однородной средой длиной l_k и показателем преломления n_k^* . Для такого волновода матрицы проходов \mathbf{m}_k имеют простой вид и легко перемножаются, приводя к тому же результату, что и (47):

$$\mathbf{m}_{k} = \begin{pmatrix} 1 & B_{k} \\ 0 & 1 \end{pmatrix}, \ \mathbf{M}_{N} = \begin{pmatrix} 1 & P_{N} \\ 0 & 1 \end{pmatrix},$$
$$P_{N} = \sum_{k=1}^{N} B_{k}, \quad B_{k} = \frac{l_{k}}{n_{k}^{*}}.$$

Особые случаи легче понять, записав разностное уравнение (13) в виде

$$\Delta^{2} y_{n} = (\sigma_{n+1} - 1 - \gamma_{n+1}) y_{n} + (\gamma_{n+1} - 1) (y_{n} - y_{n-1}),$$

$$\Delta^{2} y_{n} \equiv (y_{n+1} - y_{n}) - (y_{n} - y_{n-1})$$

и сопоставив ему дифференциальное уравнение

$$\frac{d^2y}{dz^2} = \frac{\sigma - 1 - \gamma}{(\Delta z)^2} y + \frac{\gamma - 1}{\Delta z} \frac{dy}{dz}, \quad \gamma - 1 = \frac{\Delta z}{B} \frac{dB}{dz}, \quad (48)$$

где Δz — длина участка волновода. Если $\sigma = 1 + \gamma$, то это уравнение решается точно последовательным интегрированием

$$\frac{1}{B(z)} \frac{dy}{dz} = \frac{1}{B_1} \frac{dy}{dz} \bigg|_{0},$$

$$y = y_0 + \frac{dy}{dz} \Big|_{0} \frac{1}{B_1} \int_{0}^{z} B(z') dz'$$

$$= y_0 + \frac{\varphi_0}{B_1} \int_{0}^{z} B(z') dz', \tag{49}$$

где $B_1 = B(0)$; этот случай соответствует решению (47). Если $\gamma \neq 1$, то в уравнении (48) следует перейти к новой переменной u(z):

$$y(z) = \exp\left(\frac{P(z)}{2}\right)u(z) = u(z)\sqrt{B(z)},$$

$$P(z) = \int \frac{\gamma - 1}{\Delta z} dz = \ln B(z);$$

$$\frac{d^2u}{dz^2} = \left[\frac{\sigma - 1 - \gamma}{(\Delta z)^2} + \frac{3}{4}\left(\frac{1}{B}\frac{dB}{dz}\right)^2 - \frac{1}{2B}\frac{d^2B}{dz^2}\right]u; \quad (50)$$

это соответствует переходу от (13) к (25), (29); функция u(z) соответствует амплитуде u_n . В правой части (50) второе и третье слагаемые в скобках можно опустить как величины второго порядка малости; тогда

$$\frac{d^2u}{dz^2} \approx \frac{\sigma - 1 - \gamma}{(\Delta z)^2} u. \tag{51}$$

Если $\sigma_n = 2\gamma_n^{1/2}$, то $(\sigma - \gamma - 1) = -(\gamma_n^{1/2} - 1)^2 \approx -(\Delta z/B)^2 (dB/dz)^2/4$; правая часть (51) в первом порядке малости обращается в нуль, и тогда

$$\frac{du}{dz} = \frac{d}{dz} \left(\frac{y(z)}{\sqrt{B(z)}} \right) = \text{const},$$

$$\frac{y(z)}{\sqrt{B(z)}} = \frac{y_0}{\sqrt{B_1}} + \text{const } z,$$
(52)

константа определяется по углу φ_0 ; этот случай соответствует решению (45). При $\sigma=1+\gamma$ приближенное решение (52) соответствует точному решению (49) в первом порядке малости, в чем нетрудно убедиться, положив $B(z)=B_1+zdB/dz$.

В окрестности $\lambda_n=1$, когда $\sigma_n=2\gamma_n^{1/2}+\varepsilon$, $\varepsilon\ll 1$, (51) принимает вид

$$\frac{d^2u}{dz^2} \approx \frac{\varepsilon(z)}{(\Delta z)^2} u.$$

Если $\varepsilon(z) = \alpha z (\Delta z)^2$, где α — константа, то общее решение уравнения u(z) будет линейной комбинацией функций Эйри Аі $(\alpha^{1/3}z)$ и Ві $(\alpha^{1/3}z)$.

Ранее предполагалось, что $B_n \neq 0$. Если $B_n = 0$, то уже уравнение (13) не является корректным. В этом специфическом случае из (12) сразу имеем

$$y_N = y_0 \prod_{k=1}^N A_k.$$

Аналогично могут быть рассмотрены особые случаи уравнений (15), (30). Далее предполагается, что $\theta_n \neq 0$, $B_n C_n \neq 0$.

Унификация основного решения

Для того чтобы привести выражения (42) и (43) к матричному виду и завершить решение задачи, следует унифицировать фазы прохода θ_n и ψ_n , определенные соотношениями (35) и (37). Преобразуем эти соотношения

$$\frac{B_n}{2} \Delta \left(\frac{R_n}{B_n}\right) = \frac{\sqrt{B_n C_n}}{2} \sqrt{\frac{B_n}{C_n}} \Delta \left(\frac{R_n}{\sqrt{B_n C_n}} \sqrt{\frac{C_n}{B_n}}\right) \\
= 2\Delta T_n + R_n \frac{\Delta \omega_n}{2\omega_n}, \\
\frac{C_n}{2} \Delta \left(\frac{R_n}{C_n}\right) = \frac{\sqrt{B_n C_n}}{2} \sqrt{\frac{C_n}{B_n}} \Delta \left(\frac{R_n}{\sqrt{B_n C_n}} \sqrt{\frac{B_n}{C_n}}\right) \\
= 2\Delta T_n - R_n \frac{\Delta \omega_n}{2\omega_n}; \\
\Delta T_n = \frac{\sqrt{|B_n C_n|}}{4} \Delta \left(\frac{R_n}{\sqrt{|B_n C_n|}}\right), \quad \omega_n = \sqrt{\frac{C_n}{B_n}}. \quad (6)$$

Здесь введена "частота прохода" ω_n . Тогда уравнения (35) и (37) для фаз прохода θ_n и ψ_n можно представить в виде

$$2 \operatorname{ch} \theta_n = S_n + R_n \frac{\Delta \omega_n}{2\omega_n} + 2\Delta T_n,$$
 $2 \operatorname{ch} \psi_n = S_n + R_n \frac{\Delta \omega_n}{2\omega_n} - 2\Delta T_n.$

Введем единую комплексную фазу прохода ϑ_n :

$$2 \operatorname{ch} \vartheta_{n} = S_{n} + R_{n} \frac{\Delta \omega_{n}}{2\omega_{n}}$$

$$= A_{n} \left(1 + \frac{\Delta \omega_{n}}{2\omega_{n}} \right) + D_{n} \left(1 - \frac{\Delta \omega_{n}}{2\omega_{n}} \right)$$

$$\approx A_{n} \sqrt{\frac{\omega_{n}}{\omega_{n-1}}} + D_{n} \sqrt{\frac{\omega_{n-1}}{\omega_{n}}}; \tag{54}$$

о переходе от комплексной фазы к действительной см. после (23). Тогда

$$\operatorname{ch} \theta_n = \operatorname{ch} \vartheta_n + \Delta T_n, \ \operatorname{ch} \psi_n = \operatorname{ch} \vartheta_n - \Delta T_n.$$

Преобразуем поправку ΔT_n в малую добавку к фазе прохода $\delta \vartheta_n$:

$$\theta_n \approx \vartheta_n + \delta \vartheta_n, \quad \psi_n \approx \vartheta_n - \delta \vartheta_n,$$

$$\operatorname{ch}(\vartheta_n \pm \delta \vartheta_n) \approx \operatorname{ch} \vartheta_n \pm \operatorname{sh} \vartheta_n \delta \vartheta_n,$$

$$\delta \vartheta_n = \Delta T_n / \operatorname{sh} \vartheta_n.$$
(55)

При расчете добавки $\delta \vartheta_n$ можно взять ϑ_n в пренебрежении поправками:

$$\sinh \vartheta_n = \pm \sqrt{\cosh \vartheta_n^2 - 1} \approx \pm \sqrt{\frac{(A_n + D_n)^2}{4} - 1}$$

$$= \frac{B_n}{|B_n|} \sqrt{\frac{(A_n - D_n)^2}{4} + B_n C_n},$$
(57)

знак ϑ_n здесь установлен для соответствия случаю (5), (6), когда A=D. Подставляя (56) и (57) в (53), получаем

$$\delta \vartheta_n = \frac{b\Delta L_n}{2\sqrt{L_n^2 + bc}}, \qquad L_n = \frac{A_n - D_n}{2\sqrt{|B_n C_n|}}, \qquad (58)$$

$$b = \frac{B_n}{|B_n|}, \qquad c = \frac{C_n}{|C_n|}.$$

Малое изменение матричных элементов по ходу луча подразумевает, что $b=\mathrm{const},\ c=\mathrm{const}.$ Введем угол β_n , определенный соотношениями

$$L_{n} = \begin{cases} b \sinh \beta_{n}, bc = +1, & \operatorname{sgn}\beta_{n} = b\xi, \\ b \sin \beta_{n}, bc = -1, |L_{n}| < 1, \\ \xi \operatorname{ch}\beta_{n}, bc = -1, |L_{n}| > 1. \end{cases} = \frac{R_{n}}{|R_{n}|} = \operatorname{const},$$
(59)

Если bc=1, или bc=-1 и $|L_n|>1$, то $\delta\vartheta_n=\Delta\beta_n/2$; в этих случаях фаза прохода ϑ_n действительна (либо $\vartheta_n=\Omega_n+i\pi$) согласно (57). Если bc=-1 и $|L_n|<1$, то $\delta\vartheta_n=-i\Delta\beta_n/2$, в этом случае фаза прохода мнимая, $\vartheta_n=i\Omega_n$.

Если в (42), (43) пренебречь в амплитудах малым различием между B_0 и B_1 , C_0 и C_1 (эти различия не накапливаются по мере роста числа проходов), а также положить $\theta_0 \approx \theta_1 \approx \vartheta_1$, $\psi_0 \approx \psi_1 \approx \vartheta_1$, $\theta_N \approx \psi_N \approx \vartheta_N$, $2 \operatorname{ch} \vartheta_1 \approx A_1 + D_1$, то соотношения (42), (43) можно упростить; с учетом (55)

$$y_{N} = \sqrt{\frac{B_{N} \operatorname{sh} \vartheta_{1}}{B_{1} \operatorname{sh} \vartheta_{N}}} \left\{ y_{0} \operatorname{ch} \Theta_{N} + \left[\frac{A_{1} - D_{1}}{2} y_{0} + B_{1} \varphi_{0} \right] \frac{\operatorname{sh} \Theta_{N}}{\operatorname{sh} \vartheta_{1}} \right\},$$

$$(60)$$

$$\varphi_{N} = \sqrt{\frac{C_{N} \operatorname{sh} \vartheta_{1}}{C_{1} \operatorname{sh} \vartheta_{N}}} \left\{ \varphi_{0} \operatorname{ch} \Psi_{N} + \left[\frac{D_{1} - A_{1}}{2} \varphi_{0} + C_{1} y_{0} \right] \frac{\operatorname{sh} \Psi_{N}}{\operatorname{sh} \vartheta_{1}} \right\},$$

$$(61)$$

$$\Theta_{N} = \Xi_{N} + \delta \Xi_{N}, \quad \Psi_{N} = \Xi_{N} - \delta \Xi_{N},$$

$$\Xi_{N} = \sum_{k=1}^{N} \vartheta_{k}, \quad \delta \Xi_{N} = \sum_{k=1}^{N} \delta \vartheta_{k}.$$

Эти соотношения можно унифицировать, вводя приведенные переменные

$$\tilde{y}_{N} = \tilde{y}_{0} \operatorname{ch}(\Xi_{N} + \delta\Xi_{N}) + \left[\frac{R_{1}}{2} \tilde{y}_{0} + b\sqrt{|B_{1}C_{1}|} \tilde{\varphi}_{0}\right] \\
\times \frac{\operatorname{sh}(\Xi_{N} + \delta\Xi_{N})}{\operatorname{sh}\vartheta_{1}}, \qquad (62)$$

$$\tilde{\varphi}_{N} = \tilde{\varphi}_{0} \operatorname{ch}(\Xi_{N} - \delta\Xi_{N}) - \left[\frac{R_{1}}{2} \tilde{\varphi}_{0} - c\sqrt{|B_{1}C_{1}|} \tilde{y}_{0}\right] \\
\times \frac{\operatorname{sh}(\Xi_{N} - \delta\Xi_{N})}{\operatorname{sh}\vartheta_{1}}, \qquad (63)$$

$$\tilde{y}_{n} = y_{n}\sqrt{|\operatorname{sh}\vartheta_{n}/B_{n}|}, \quad \tilde{\varphi}_{n} = \varphi_{n}\sqrt{|\operatorname{sh}\vartheta_{n}/C_{n}|}.$$

Целесообразно рассмотреть упомянутые три случая отдельно.

1. $B_nC_n > 0$: $L_n = b \sinh \beta_n$, $\delta \vartheta_n = \Delta \beta_n/2$, $\delta \Xi_N = (\beta_N - \beta_1)/2$. С учетом (57)—(59) соотношения (62), (63) принимают вид

$$\tilde{y}_{N} = \tilde{y}_{0} \operatorname{ch}\left(\Xi_{N} + \frac{\beta_{N} - \beta_{1}}{2}\right) + \left(\frac{\operatorname{sh}\beta_{1}\tilde{y}_{0} + \tilde{\varphi}_{0}}{\operatorname{ch}\beta_{1}}\right)$$

$$\times \operatorname{sh}\left(\Xi_{N} + \frac{\beta_{N} - B_{1}}{2}\right), \tag{64}$$

$$\tilde{\varphi}_{N} = \tilde{\varphi}_{0} \operatorname{ch}\left(\Xi_{N} - \frac{\beta_{N} - \beta_{1}}{2}\right) - \left(\frac{\operatorname{sh}\beta_{1}\tilde{\varphi}_{0} - \tilde{y}_{0}}{\operatorname{ch}\beta_{1}}\right)$$

$$\times \operatorname{sh}\left(\Xi_{N} - \frac{\beta_{N} - B_{1}}{2}\right). \tag{65}$$

Эту систему целесообразно преобразовать к виду

$$\begin{split} \tilde{y}_N \mathop{\mathrm{ch}} \beta_1 &= \mathop{\mathrm{ch}} \Xi_N (\tilde{y}_0 \mathop{\mathrm{ch}} \beta_s + \tilde{\varphi}_0 \mathop{\mathrm{sh}} \beta_R) \\ &+ \mathop{\mathrm{sh}} \Xi_N (\tilde{y}_0 \mathop{\mathrm{sh}} \beta_S + \tilde{\varphi}_0 \mathop{\mathrm{ch}} \beta_R), \\ \tilde{\varphi}_N \mathop{\mathrm{ch}} \beta_1 &= \mathop{\mathrm{ch}} \Xi_N (\tilde{\varphi}_0 \mathop{\mathrm{ch}} \beta_s - \tilde{y}_0 \mathop{\mathrm{sh}} \beta_R) \\ &- \mathop{\mathrm{sh}} \Xi_N (\tilde{\varphi}_0 \mathop{\mathrm{sh}} \beta_S - \tilde{y}_0 \mathop{\mathrm{ch}} \beta_R), \end{split}$$

где $\beta_S = (\beta_N + \beta_1)/2$, $\beta_R = (\beta_N - \beta_1)/2$.

Находя отсюда $ch \Xi_N$ и $sh \Xi_N$, можно исключить накапливаемую фазу Ξ_N с помощью формулы $ch^2 \Xi_N - sh^2 \Xi_N = 1$ и получить соотношение, связывающее конечные параметры лучевой траектории с начальными:

$$\frac{\tilde{\varphi}_N^2 - \tilde{y}_N^2 + 2\tilde{y}_N\tilde{\varphi}_N \sinh\beta_N}{\cosh^2\beta_N} = \frac{\tilde{\varphi}_0^2 - \tilde{y}_0^2 + 2\tilde{y}_0\tilde{\varphi}_0 \sinh\beta_1}{\cosh^2\beta_1} = \text{const.}$$
(66)

2. $B_nC_n < 0$, $R_n^2 > 4|B_nC_n|$: $L_n = \xi \cosh \beta_n$, $\delta \vartheta_n = \Delta \beta_n/2$, $\delta \Xi_N = (\beta_N - \beta_1)/2$. С учетом (57)—(59) соотношения (62), (63) принимают вид

$$\tilde{y}_{N} = \tilde{y}_{0} \operatorname{ch}\left(\Xi_{N} + \frac{\beta_{N} - \beta_{1}}{2}\right) + \left(\frac{\operatorname{ch}\beta_{1}\tilde{y}_{0} + b\xi\tilde{\varphi}_{0}}{\operatorname{sh}\beta_{1}}\right) \\
\times \operatorname{sh}\left(\Xi_{N} + \frac{\beta_{N} - \beta_{1}}{2}\right), \tag{67}$$

$$\tilde{\varphi}_{N} = \tilde{\varphi}_{0} \operatorname{ch}\left(\Xi_{N} - \frac{\beta_{N} - \beta_{1}}{2}\right) - \left(\frac{\operatorname{ch}\beta_{1}\tilde{\varphi}_{0} + b\xi\tilde{y}_{0}}{\operatorname{sh}\beta_{1}}\right) \\
\times \operatorname{sh}\left(\Xi_{N} - \frac{\beta_{N} - \beta_{1}}{2}\right). \tag{68}$$

Значение $\beta_1=0$ здесь исключается, поскольку в данном случае, согласно (57)-(59), $\beta_1=0$ соответствует $L_1^2=1$, $\vartheta_1=0$. Для преобразований (67), (68) также существует свой инвариант, который выводится аналогично (66):

$$\frac{\tilde{\varphi}_N^2 + \tilde{y}_N^2 + 2b\xi \tilde{y}_N \tilde{\varphi}_N \operatorname{ch} \beta_N}{\operatorname{sh}^2 \beta_N}$$

$$= \frac{\tilde{\varphi}_0^2 + \tilde{y}_0^2 + 2b\xi \tilde{y}_0 \tilde{\varphi}_0 \operatorname{ch} \beta_1}{\operatorname{sh}^2 \beta_1} = \operatorname{const.}$$
(69)

3. $B_nC_n < 0$, $R_n^2 < 4|B_nC_n|$; фаза ϑ_n мнимая, согласно (57); $\vartheta_n = i\,\Omega_n$, где Ω_n — действительная фаза прохода, $\mathrm{sh}(\vartheta_n) = i\,\sin\Omega_n$, $\Xi_N = i\,\Phi_N$; $\delta\vartheta_n = -i\,\Delta\beta_n/2$, $\delta\Xi_N = -i\,(\beta_N - \beta_1)/2$. Соотношения (62), (63) принимают вид

$$\tilde{y}_{N} = \tilde{y}_{0} \cos\left(\Phi_{N} - \frac{\beta_{N} - \beta_{1}}{2}\right) + \left(\frac{\sin\beta_{1}\tilde{y}_{0} + \tilde{\varphi}_{0}}{\cos\beta_{1}}\right) \\
\times \sin\left(\Phi_{N} - \frac{\beta_{N} - \beta_{1}}{2}\right), \tag{70}$$

$$\tilde{\varphi}_{N} = \tilde{\varphi}_{0} \cos\left(\Phi_{N} + \frac{\beta_{N} - \beta_{1}}{2}\right) - \left(\frac{\sin\beta_{1}\tilde{\varphi}_{0} + \tilde{y}_{0}}{\cos\beta_{1}}\right) \\
\times \sin\left(\Phi_{N} + \frac{\beta_{N} - \beta_{1}}{2}\right). \tag{71}$$

Эту систему легко преобразовать к виду:

$$\begin{split} \tilde{y}_N \cos \beta_1 &= \cos \Phi_N (\tilde{y}_0 \cos \beta_s - \tilde{\phi}_0 \sin \beta_R) \\ &+ \sin \Phi_N (\tilde{y}_0 \sin \beta_S + \tilde{\phi}_0 \cos \beta_R), \\ \tilde{\phi}_N \cos \beta_1 &= \cos \Phi_N (\tilde{\phi}_0 \cos \beta_s - \tilde{y}_0 \sin \beta_R) \\ &- \sin \Phi_N (\tilde{\phi}_0 \sin \beta_S + \tilde{y}_0 \cos \beta_R). \end{split}$$

Находя отсюда $\cos \Phi_N$ и $\sin \Phi_N$ и складывая их квадраты, можно исключить накапливаемую фазу Φ_N и получить инвариант, связывающий конечные параметры лучевой траектории с начальными:

$$\frac{\tilde{\varphi}_{N}^{2} + \tilde{y}_{N}^{2} + 2\tilde{y}_{N}\tilde{\varphi}_{N}\sin\beta_{N}}{\cos^{2}\beta_{N}}$$

$$= \frac{\tilde{\varphi}_{0}^{2} + \tilde{y}_{0}^{2} + 2\tilde{y}_{0}\tilde{\varphi}_{0}\sin\beta_{1}}{\cos^{2}\beta_{1}} = Q^{2}.$$
(72)

Формулы (70), (71) аналогичны (64), (65) с заменой гиперболических функций тригонометрическими. Однако соотношениям (70), (71) можно придать вид, аналогичный (67), (68), если положить $L_N = \xi \cos \beta_n$, $\operatorname{sgn}\beta_n = b\xi$ вместо (59). Стоит отметить, что фактор $(B_n/\sin\Omega_n)^{1/2}$ пропорционален радиусу гауссовского пучка, самовоспроизводящегося после прохождения периода с лучевой матрицей \mathbf{m}_n ; фактор $(C_n/\sin\Omega_n)^{1/2}$ пропорционален углу расходимости такого пучка в дальней зоне [1].

Если опорные плоскости волновода выбраны так, что $A_n=D_n,\ R_n=0,\ \beta_n=0,$ то выражения (70), (71) с учетом (57) принимают простой вид

$$\tilde{y}_N = \tilde{y}_0 \cos \Phi_N + \tilde{\varphi}_0 \sin \Phi_N, \tag{73}$$

$$\tilde{\varphi}_N = \tilde{\varphi}_0 \cos \Phi_N - \tilde{y}_0 \sin \Phi_N, \tag{74}$$

$$\tilde{y}_n = y_n \sqrt{\left| \frac{\sinh \vartheta_n}{B_n} \right|} = y_n \sqrt{\omega_n},$$

$$\tilde{\varphi}_n = \varphi_n \sqrt{\left| \frac{\sinh \vartheta_n}{C_n} \right|} = \frac{\varphi_n}{\sqrt{\omega_n}}, \quad \omega_n = \sqrt{\left| \frac{C_n}{B_n} \right|},$$
 (75)

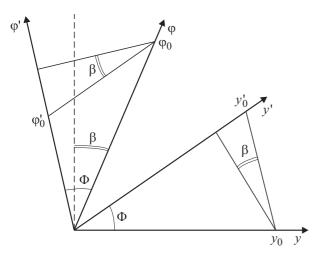


Рис. 3. Преобразование косоугольных координат при повороте системы координат на угол Φ .

а инвариант (72) приобретает вид, аналогичный (11):

$$(\sqrt{\omega_n}y_n)^2 + (\varphi_n/\sqrt{\omega_n})^2 = \text{const} = (\sqrt{\omega_0}y_0)^2 + (\varphi_0/\sqrt{\omega_0})^2.$$
(76)

Таким образом, лучевая матрица (10), выведенная ранее эвристически, получила строгое обоснование. Однако исходные приближения (3) следует уточнить: изменение частоты прохода должно быть малым ($\Delta\omega_n\ll\omega_n$) не за проход, а на периоде осцилляции, который задается условием $\Delta\Phi=\pi$.

Выражения (64), (65) при $A_n = D_n$ переходят в гиперболические формулы, аналогичные (73)—(75). Выражения (67), (68) к случаю $R_n = 0$ неприменимы.

Интерпретация основного решения

Вернемся к важнейшему случаю "устойчивой" траектории (70), (71). Если по ходу луча $\omega=$ const, $\beta=$ const $(\Delta_N\beta=0)$, то лучевая матрица, выражающая вектор $(\tilde{y_N},\tilde{\phi}_N)$ через начальный вектор $(\tilde{y_0},\tilde{\phi}_0)$, имеет вид

$$\mathbf{M}_{N} = \begin{pmatrix} \cos \Phi_{N} + \frac{\sin \beta}{\cos \beta} & \sin \Phi_{N} & \frac{\sin \Phi_{N}}{\cos \beta} \\ -\frac{\sin \Phi_{N}}{\cos \beta} & \cos \Phi_{N} - \frac{\sin \beta}{\cos \beta} & \sin \Phi_{N} \end{pmatrix}. \tag{77}$$

Эта матрица с учетом (57)-(59) соответствует матрице (23) для случая $\theta=i\Omega$, но фактически матрица (77) применима в более широком смысле. Если матрица (23) по своему построению имеет групповой характер по числу проходов n (фазы проходов θ_n одинаковы), то матрица (77) образует группу по фазе Φ_n : для любых фаз Φ_i и Φ_j произведение двух матриц (77) будет иметь такой же вид (77) для фазы $\Phi_i + \Phi_j$.

Геометрический смысл матрицы (77) состоит в том, что она производит поворот вектора $(\tilde{y}, \tilde{\varphi})$ на угол Φ (по часовой стрелке) в косоугольной системе координат, в которой угол между осями равен $\pi/2 - \beta$; при $\beta = 0$ это будет поворот вектора $(\tilde{y}, \tilde{\varphi})$ в прямоугольной

системе координат, см. (5). Действительно, при повороте системы координат (y,φ) против часовой стрелки на угол Φ (рис. 3) косоугольная проекция отрезка y_0 на ось y' составит $y_0' = y_0(\cos\Phi + \sin\Phi \lg \beta)$, а проекция отрезка y_0 на ось φ' будет $y_{0\varphi}' = -y_0\sin\Phi/\cos\beta$. Косоугольные же проекции отрезка φ_0 на оси y' и φ' составят $\varphi_{0y}' = \varphi_0\sin\Phi/\cos\beta$ и $\varphi_0' = \varphi_0(\cos\Phi - \sin\Phi \lg\beta)$ соответственно; коэффициенты этих преобразований и составляют матрицу (77).

Если же "распрямить" координаты и ввести новые переменные:

$$\hat{y} = \tilde{y} + \tilde{\varphi} \sin \beta, \qquad \hat{\varphi} = \tilde{\varphi} \cos \beta$$

или

$$\hat{y} = \tilde{y} \cos \beta, \qquad \hat{\varphi} = \tilde{\varphi} + \tilde{y} \sin \beta,$$

то они будут преобразовываться обычной матрицей поворота

$$\begin{pmatrix} \hat{y}_N \\ \hat{\varphi}_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \cos \Phi_N & \sin \Phi_N \\ -\sin \Phi_N & \cos \Phi_N \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \hat{y}_0 \\ \hat{\varphi}_0 \end{pmatrix}. \tag{78}$$

В обоих случаях инвариантом преобразований (78) будет величина

$$Q_0^2 = \hat{y}_N^2 + \hat{\varphi}_N^2 = \hat{y}_N^2 + \tilde{\varphi}_N^2 + 2\tilde{y}_N\tilde{\varphi}_N \sin\beta$$
$$= \tilde{y}_0^2 + \tilde{\varphi}_0^2 + 2\tilde{y}_0\tilde{\varphi}_0 \sin\beta, \tag{79}$$

равная квадрату диагонали параллелограмма, построенного на отрезках $\tilde{y_0}$ и $\tilde{\phi}_0$ (рис. 3); инварианты (79) и (11) — это частные случаи величины (72).

В координатах $(\tilde{y_N}, \tilde{\phi}_N)$ инвариант (72) описывает эллипс, оси которого не совпадают с координатными осями. Действительно, в координатах (x,y) уравнение эллипса с полуосями L_x и L_y , совпадающими с координатными осями (пусть для определенности $L_y > L_x$), имеет вид

$$\left(\frac{x}{L_x}\right)^2 + \left(\frac{y}{L_y}\right)^2 = 1.$$

При повороте координатных осей на угол Φ координаты преобразуются согласно (78); уравнение эллипса при этом приобретает вид, подобный (72):

$$x^{2}(L_{y}^{2}\cos^{2}\Phi + L_{x}^{2}\sin^{2}\Phi) + y^{2}(L_{y}^{2}\sin^{2}\Phi + L_{x}^{2}\cos^{2}\Phi)$$

$$+ 2xy\sin\Phi\cos\Phi(L_{y}^{2} - L_{x}^{2}) = (L_{x}L_{y})^{2}.$$
(80)

В инварианте (72) коэффициенты при квадратах переменных величин \tilde{y} и $\tilde{\phi}$ совпадают; это позволяет определить из (80) угол поворота Φ :

$$L_y^2 \cos^2 \Phi + L_x^2 \sin^2 \Phi = L_y^2 \sin^2 \Phi + L_x^2 \cos^2 \Phi,$$

$$\sin^2 \Phi = \cos^2 \Phi = 1/2.$$

отсюда $\Phi=\pm\pi/4$; знак угла Φ определяется знаком $\sin\beta_N$. Тогда из (80)

$$x^{2} + y^{2} + \operatorname{sgn} \beta_{N} 2xy \frac{L_{y}^{2} - L_{x}^{2}}{L_{y}^{2} + L_{x}^{2}} = 2 \frac{(L_{x}L_{y})^{2}}{L_{y}^{2} + L_{x}^{2}}.$$

Итак, в приведенных координатах $(\tilde{y}_N, \tilde{\varphi}_N)$ инвариант (72) описывает эллипс, повернутый на угол $\pm \pi/4$, полуоси эллипса $(L_y = L_{\max} \text{ и } L_x = L_{\min})$ определяются соотношениями

$$\frac{L_{\max}^2 - L_{\min}^2}{L_{\max}^2 + L_{\min}^2} = \sin|\beta_N|, \ 2\frac{(L_{\max}L_{\min})^2}{L_{\max}^2 + L_{\min}^2} = Q^2\cos^2\beta_N.$$

В качестве наглядного примера изложенных результатов рассмотрим классический пустой резонатор, состоящий из двух зеркал с радиусами r_1 и r_2 , разнесенных на расстояние l. Круглые зеркала можно заменить на плоские в комбинации с линзами, фокусные расстояния которых $f_1 = r_1$, $f_2 = r_2$. Совмещая опорные плоскости с плоскими зеркалами, оптическую схему резонатора можно уподобить рис. 1 (без ячейки C). Полупроход луча включает в себя преломление на линзе 1, проход через промежуток l и преломление на линзе 2. Лучевая матрица полупрохода имеет вид

$$\mathbf{w} = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ -\frac{1}{r_2} & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 1 & l \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ -\frac{1}{r_1} & 1 \end{pmatrix}$$
$$= \begin{pmatrix} 1 - \frac{l}{r_1} & l \\ -\frac{1}{r_1} - \frac{1}{r_2} + \frac{l}{r_1 r_2} & 1 - \frac{l}{r_2} \end{pmatrix}.$$

Матрица обратного полупрохода \mathbf{w}_R имеет такой же вид, но с заменой $r_1 \leftrightarrow r_2$. Перемножая $\mathbf{w}_R \mathbf{w}$ или просто используя (4), получаем элементы матрицы \mathbf{m} полного прохода луча через резонатор

$$A = D = \left(1 - \frac{l}{r_1}\right) \left(1 - \frac{l}{r_2}\right) - \frac{l}{r_1} - \frac{l}{r_2} + \frac{l^2}{r_1 r_2}$$
$$= 2g_1 g_2 - 1,$$

$$B = 2l\left(1 - \frac{l}{r_2}\right) = 2lg_2,$$

$$C = 2\left(1 - \frac{l}{r_1}\right)\left(-\frac{1}{r_1} - \frac{1}{r_2} + \frac{l}{r_1r_2}\right) = 2\frac{g_1}{l}(g_1g_2 - 1),$$

$$\omega = \sqrt{\left|\frac{C}{B}\right|}, \qquad \frac{C}{B} = -\frac{g_1}{g_2}\frac{1 - g_1g_2}{l^2},$$
(81)

где $g_1=1-l/r_1$ и $g_2=1-l/r_2$ — приведенные параметры резонатора. При таком выборе опорных плоскостей (когда обратный проход резонатора симметричен прямому проходу) A=D и $\beta=0$. Условие устойчивости резонатора |A+D|<2 означает [2,7], что

$$-2 < 4g_1g_2 - 2 < 2$$
 или $0 < g_1g_2 < 1$, (82)

при этом C/B < 0. Предположим, что условие устойчивости выполняется, но резонатор плавно меняется так, что $r_1 \to l$, $g_1 \to 0$, причем это изменение за один проход невелико. В этом случае ход лучей для большого числа проходов дается выражениями (73)-(75); более наглядное представление дает инвариант (76). Если

 $g_1 \to 0$, то $\omega \to 0$; при этом $y_n \to \infty$, $\varphi_n \to 0$. Хотя резонатор все еще остается в области устойчивости, однако световые лучи (в опорной плоскости 1) уже выходят за пределы резонатора. И наоборот: если $g_2 \to 0$, то $\omega \to \infty$; при этом $y_n \to 0$, $\varphi_n \to \infty$.

Условие устойчивости (82) глобально и не зависит от выбора опорных плоскостей; в периодическом волноводе след матрицы A+D инвариантен относительно сдвига опорных плоскостей (поскольку для любых двух матриц сумма диагональных элементов матрицы-произведения не зависит от порядка сомножителей). Частота прохода ω , напротив, привязана к опорной плоскости, от которой строится ход лучей; если в рассмотренном выше случае проход отсчитывать от опорной плоскости 2, то $g_1 \leftrightarrow g_2$. Все полученные здесь формулы для многократных проходов относятся к заданной опорной плоскости; чтобы получить координату и угол наклона луча в любой другой плоскости, нужно домножить вектор (y_N, φ_N) на лучевую матрицу прохода от опорной плоскости до нужной.

Заключение

Получены формулы хода лучей и построены лучевые инварианты для многократных проходов волновода (резонатора) с плавным изменением свойств. Дополнительного рассмотрения требует ход лучей при переходе волноводом границы устойчивости; следует также учесть влияние на ход лучей неоднородностей коэффициента усиления.

Список литературы

- [1] Джеррард А., Бёрч Дж.М. Введение в матричную оптику. М.: Мир, 1978. 343 с.
- [2] Ярив А. Квантовая электроника. М.: Советское радио, 1980.
- [3] Боровков В.В., Лажинцев Б.В., Мельников С.П., Мочкаев И.Н., Нор-Аревян В.А., Синянский А.А., Федоров Г.И. // Изв. АН СССР. Сер. физ. 1990. Т. 54. Вып. 10. С. 2009–2015.
- [4] Матьев В.Ю., Боровков В.В., Мельников С.П. // ЖТФ. 2001.Т. 71. Вып. 1. С. 79–85.
- [5] Боровков В.В., Лажинцев Б.В., Нор-Аревян В.А., Сизов А.Н., Синянский А.А., Федоров Г.И. // Квант. электрон. 1995. Т. 22. Вып. 12. С. 1187–1191.
- [6] Матьев В.Ю. // Квант. электрон. 2003. Т. 33. Вып. 6. С. 493– 497.
- [7] Маркузе Д. Оптические волноводы. М.: Мир, 1974. 576 с.