

06.3; 07

© 1992

ДИСПЕРСИОННЫЕ УРАВНЕНИЯ МНОГОСЛОЙНЫХ ПЛАНАРНЫХ ОПТИЧЕСКИХ ВОЛНОВОДОВ, СОДЕРЖАЩИХ АНИЗОТРОПНЫЕ И ПОГЛОЩАЮЩИЕ СЛОИ

А.Ю. Агапов, П.М. Житков,
В.Г. Фавстов, В.М. Шевцов

Многослойные оптические волноводы являются базовыми элементами интегральных оптоэлектронных схем обработки информации. В настоящей работе получены точные дисперсионные уравнения многослойных планарных волноводов, включающих изотропные или одноосные анизотропные диэлектрические, полупроводниковые или металлические, в том числе поглощающие, слои. Запись уравнений в виде рекуррентных формул, имеющих единый инвариантный вид независимо от профиля распределения показателя преломления по слоям волновода, существенно упрощает процедуру вычислений на ЭВМ и позволяет рассчитывать дисперсионные характеристики многослойных систем планарных связанных волноводов, обладающих искусственной отрицательной анизотропией и обеспечивающих синхронизм основных волноводных мод при генерации второй оптической гармоники [1], а также определять поляризационные характеристики планарных фильтров на основе многослойных анизотропных волноводов на поглощающих подложках [2].

Рассмотрим N -слойный планарный оптический волновод (рис.1) состоящий из одноосных анизотропных слоев, оптическая ось каждого из которых перпендикулярна границам раздела. Будем считать, что материалы, составляющие слои системы, обладают потерями. В случае волн ТЕ-поляризации электромагнитное поле полностью описывается компонентой E_y [3], которую будем искать в виде

$$E_y = \begin{cases} C_1 \exp(k_1 x), & x < 0 \\ A_2 \exp(-k_2 x) + B_2 \exp(k_2 x) = C_2 \operatorname{ch}(k_2 x + \delta_2), & 0 < x < t_2 \\ \dots \\ A_i \exp(-k_i (x - \sum_{n=2}^{i-1} t_n)) + B_i \exp(k_i (x - \sum_{n=2}^{i-1} t_n)) = \\ = C_i \operatorname{ch}(k_i (x - \sum_{n=2}^{i-1} t_n) + \delta_i), & \sum_{n=2}^{i-1} t_n < x < \sum_{n=2}^i t_n \\ \dots \\ C_N \exp(-k_N (x - \sum_{n=2}^{N-1} t_n)), & x > \sum_{n=2}^{N-1} t_n \end{cases} \quad (1)$$

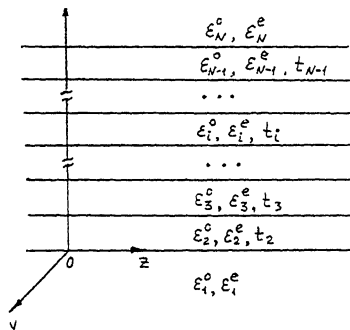


Рис. 1. N -слойный планарный оптический волновод.

Здесь A_i, B_i, C_i — комплексные амплитуды, δ_i — комплексные фазовые постоянные, $k_z = k_0 \cdot \gamma = 2\pi / \lambda_0 \cdot (\beta - j\alpha)$ — продольная постоянная распространения, которая в случае поглощающих слоев является комплексной величиной, $k_i = k_0 \cdot (\gamma^2 - \epsilon_i^o)^{1/2}$ — комплексные поперечные волновые числа, ϵ_i^o — комплексная диэлектрическая проницаемость i -го слоя для обыкновенной волны, t_i — толщина i -го слоя. Общий множитель $\exp[j(\omega t - k_z z)]$ в (1) опущен.

Из граничных условий, требующих непрерывности тангенциальных составляющих полей на границах раздела сред, получаем дисперсионное уравнение в виде следующих рекуррентных формул [4]

$$\begin{cases} th(\delta_2) = k_1/k_2 \\ th(\delta_3) = k_2/k_3 \cdot th(k_2 t_2 + \delta_2) \\ \dots \\ th(\delta_{i+1}) = k_i/k_{i+1} \cdot th(k_i t_i + \delta_i) \\ \dots \\ th(k_{N-1} t_{N-1} + \delta_{N-1}) = -k_N/k_{N-1} \end{cases} \quad (2)$$

Амплитуды волн в слоях волновода связаны следующим образом

$$\begin{aligned} C_2 &= C_1 / ch(\delta_2) \\ C_3 &= C_2 ch(k_2 t_2 + \delta_2) / ch(\delta_3) = C_1 ch(k_2 t_2 + \delta_2) / ch(\delta_2) / ch(\delta_3) \\ &\dots \\ C_{i+1} &= C_i ch(k_i t_i + \delta_i) / ch(\delta_{i+1}) = \\ &= C_1 \prod_{n=2}^i ch(k_n t_n + \delta_n) / \prod_{n=2}^{i+1} ch(\delta_n) \\ C_N &= C_{N-1} ch(k_{N-1} t_{N-1} + \delta_{N-1}) = C_1 \prod_{n=2}^{N-1} (ch(k_n t_n + \delta_n) / ch(\delta_n)) \end{aligned} \quad (3)$$

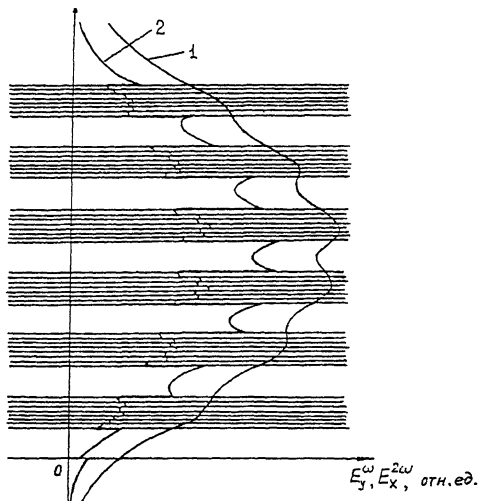


Рис. 2. Эпюры напряженностей полей основных волноводных мод TE_0^ω и $TM_0^{2\omega}$ многослойной системы связанных волноводов, использовавшейся в [1] для генерации второй гармоники: 1 - E_y^ω , 2 - $E_x^{2\omega}$.

В случае волн ТМ-поляризации электромагнитное поле полностью описывается компонентой H_y [3], которую также необходимо искать в виде, аналогичном выражениям (1). Из граничных условий получаем, что амплитуды волн в слоях и дисперсионное уравнение многослойной волноводной системы и в случае ТМ-волн задаются в виде рекуррентных соотношений (3) и (2), соответственно, при этом в них отношения k_i/k_{i+1} необходимо заменить на отношения $(\epsilon_{i+1} \cdot k_i)/(\epsilon_i \cdot k_{i+1})$, положив

$$k_i = k_0 (\gamma^2 \epsilon_i^0 / \epsilon_i^e - \epsilon_i^0)^{1/2},$$

где ϵ_i^e - диэлектрическая проницаемость i -го слоя для необыкновенной волны. Для изотропных слоев $\epsilon_i^e = \epsilon_i^o = \epsilon_i$. Система рекуррентных соотношений (2) может быть записана в виде $F(\gamma) = 0$. Для нахождения комплексных корней $\gamma = \beta - j\alpha$ комплекснозначной функции F необходимо применять численные методы, например, метод наискорейшего спуска.

Подчеркнем, что во всех слоях волновода мы записали поперечные волновые числа в одинаковом виде $k_i = k_0 (\gamma^2 - \epsilon_i^0)^{1/2}$ (обычно, если в i -ом слое $|\gamma| < |\epsilon_i^0|$, то выбирают запись $k_i = k_0 (\epsilon_i^0 - \gamma^2)^{1/2}$). Такой выбор функций k_i позволяет записать дисперсионное уравнение для систем с различным распределением диэлектрических проницаемостей $\epsilon_i(x)$ по слоям волновода и произвольном соотношении величин γ и ϵ_i в едином инвариантном виде (2). Иначе нам бы пришлось учитывать величину

отношения $|\gamma| / |\epsilon_i^0|$ в каждом слое и для волноводов с различным распределением $\epsilon_i(x)$ дисперсионное уравнение имело бы различный вид. Таким образом, запись дисперсионного уравнения многослойных волноводов в едином виде (2) позволяет значительно упростить процедуру численных расчетов.

На практике довольно часто необходимо рассчитывать дисперсионные характеристики многослойных волноводных систем без потерь. При использовании дисперсионного уравнения, записанного в виде инвариантных рекуррентных соотношений (2), вычисления в этом случае необходимо проводить на комплексной плоскости, так как при вещественных значениях γ величины k_i и δ_i могут быть либо чисто действительными, либо чисто мнимыми, а значения функции F — всегда чисто мнимыми. Другими словами, задача нахождения корней дисперсионного уравнения (2) в случае волноводных систем без потерь сводится к поиску нулей действительной функции одного действительного переменного. Данные обстоятельства позволяют применять в этом случае более простые и быстрые численные методы, например, метод деления отрезка пополам.

В качестве примера на рис. 2 приведены рассчитанные по (1)–(3) эпюры напряженности полей E_y^ω и $E_x^{2\omega}$ в системе связанных волноводов, обладающей искусственной анизотропией отрицательного одноосного кристалла и позволяющей обеспечить фазовый синхронизм основных мод TE_0^ω и $TM_0^{2\omega}$ при генерации второй гармоники [1]. Эта система состояла из 6 периодов, каждый из которых включал высокопреломляющий и низкопреломляющий слой. Каждый высокопреломляющий слой был сформирован из семи чередующихся пленок Ta_2O_5 и ZnO толщиной по 15 нм, толщина низкопреломляющего слоя из SiO_2 равнялась 105 нм. Поля основных мод, как видно из рисунка, имеют значительный интеграл перекрытия, что обеспечило в [1] высокую эффективность нелинейных преобразований.

Таким образом, представление дисперсионных уравнений многослойных оптических волноводов в едином инвариантном виде (2) при произвольном распределении $\epsilon_i(x)$ по слоям существенно упрощает процедуру численных расчетов на ЭВМ.

С п и с о к л и т е р а т у р ы

- [1] Д е р ю г и н Л.Н., С о т и н В.Е., Ш е в ц о в В.М. // Письма в ЖТФ. 1986. Т. 12. В. 2. С. 81–85.
- [2] А г а п о в А.Ю., Г о р о б е ц А.П., Ж и т к о в П.М., Ш е в ц о в В.М. // Письма в ЖТФ. 1991. Т. 17. В. 15. С. 89–92.
- [3] Интегральная оптика. / Под редакцией Т. Тамира. М.: Мир, 1978. 344 с.
- [4] Ж и т к о в П.М. Материалы 8 конференции молодых ученых Ун-та дружбы народов им. П. Лумумбы. М.: УДН. 1985. Ч. 3. С. 33–37. Деп. в ВИНТИ, № 3715–85ДЕП.