

АКАДЕМИЯ НАУК СССР  
ОРДENA ЛЕНИНА СИБИРСКОЕ ОТДЕЛЕНИЕ  
ИНСТИТУТ ФИЗИКИ им.Л.В.КИРЕНСКОГО

Препринт № 289 ф

ЧЕТЫРЕХВОЛНОВОЕ СМЕШЕНИЕ ЧАСТОТ В  
ГАЗОНАПОЛНЕННЫХ ВОЛНОВОДАХ

В.Г.Архипкин, Ю.И.Геллер, А.К.Попов, А.С.Проворов

Красноярск 1984

Исследованы особенности нелинейного смешения частот в газонаполненных волноводах. Показано, что при выполнении условий волнового согласования возможно значительное увеличение эффективности преобразования (до  $10^2 \div 10^4$  раз) по сравнению с преобразованием в условиях жесткой фокусировки.

Анализируются преимущества волноводов для получения коротковолнового излучения ВУФ диапазона. Обсуждаются возможности экспериментальной реализации импульсного и непрерывного режимов генерации.

Ответственный за выпуск Ю.И.Геллер



Институт физики СО АН СССР, Красноярск, 1984

## Введение

При фокусировке излучения нелинейная оптическая поляризация среды резко возрастает в области фокуса, однако одновременно укорачивается длина участка среды, на котором может происходить нелинейное преобразование. По порядку величины эта длина равна конфокальному параметру фокусировки  $b$ . При жесткой фокусировке  $b \ll L$ , где  $L$  — полная длина нелинейной среды. Использование диэлектрических или металлических волноводов, заполненных нелинейной средой, позволяет осуществлять нелинейное преобразование в полях, интенсивность которых близка к таковой в фокусе при жесткой фокусировке, но сохраняется на больших длинах. Эти длины могут на много порядков превышать конфокальный параметр фокусировки, обеспечивающий площадь пятна в фокусе порядка площади сечения волновода. В результате при некоторых условиях можно ожидать выигрыш в коэффициенте преобразования (КП) порядка  $(L/b)^2 > 1$  (где  $L$  — длина волновода,  $b$  — конфокальный параметр фокусировки) по сравнению со случаем жесткой фокусировки в отсутствии волновода.

Использование нелинейных преобразований в волноводе позволило значительно увеличить сигнал КАРС в сжатом кислороде [1], ВКР в сжатом водороде [2] и фазово-сопряженное отражение в молекулярных газах [3]. Представляет интерес распространение этого метода на другие нелинейные процессы и, в особенности, обеспечивающие генерацию коротковолнового вакуумно-ультрафиолетового (ВУФ) и мягкого рентгеновского (МР) излучений.

В настоящее время основным способом получения узкополосного перестраиваемого ВУФ и МР излучения является генерация гармоник и суммарных частот в газах и парах металлов. При использовании импульсных накачек КП в диапазоне 100 нм на нерезонансных кубических нелинейностях составляет величину порядка  $10^{-5} \div 10^{-6}$  [4]. С помощью резонансных нелинейных процессов КП на кубических нелинейностях может быть повышен до величин  $10^{-2} \div 10^{-3}$  [5, 6] и до величин порядка  $10^{-6}$  для нелинейностей девятого порядка [7]. Большой интерес вызывают перспективы преобразования в непрерывном режиме [8, 9]. Во всех перечисленных работах лучшие результаты получались при жесткой фокусировке накачки в объем нелинейной среды. При использовании мощной плоскостиной накачки в [10] в резонансной среде получен КП порядка  $10^{-4}$ .

В данной работе анализируются возможности улучшения КИ при смещении частот за счет использования нелинейных эффектов в полых волноводах.

### Теория

При фокусировке излучения с гауссовским распределением интенсивности по сечению на вход полого цилиндрического волновода наилучшее согласование и наименьшие потери при распространении достигаются для мод ЕН<sub>II</sub> и ТЕ<sub>01</sub> [11, 12]. Для волновода с внутренним радиусом  $a$  оптимальное согласование достигается при фокусировке излучения на вход с конфокальным параметром

$$b = 2\pi(0,64a)^2/\lambda, \quad (1)$$

где  $\lambda$  — длина волны излучения.

Излучение внутри пустого полого волновода может быть представлено в виде затухающих квазишлоских волн с некоторым распределением амплитуды по сечению волновода

$$E(z, r, \theta, t) = \frac{1}{2} \sum_{l,m} A_{lm}(z) \Psi_m(r, \theta) \exp[i(\gamma_{lm} z - \omega_l t)] + K.C., \quad (2)$$

где  $r, \theta, z$  — цилиндрические координаты,  $\gamma_{lm}$  — комплексная константа распространения. Индекс  $l$  характеризует частоту,  $m$  — тип колебания.

Мощность излучения в моде  $m$  на частоте  $\omega_l$  есть

$$W_{lm} = |A_{lm}(z)|^2 N_{lm}^2, \quad (3)$$

где

$$N_{lm}^2 = \frac{c h_{lm}}{8\pi} \int_0^{2\pi} \int_0^{\infty} \Psi_m^2(r, \theta) r dr d\theta, \quad (4)$$

$h_{lm} = CK_{lm}/\omega_l$  — эффективный коэффициент преломления на частоте  $\omega_l$  для волны  $m$ , распространяющейся внутри волновода;

$$K_{lm} = Re \gamma_{lm}$$

Введем амплитуду  $B_{lm}(z)$  так, что

$$|B_{lm}(z)| \equiv N_{lm} |A_{lm}(z)|, \quad W_{lm} = |B_{lm}(z)|^2 \quad (5)$$

Ограничимся учетом лишь одной моды на каждой из взаимодействующих частот, поскольку обычно лишь одна или две моды дискриминируются наименьшими потерями в пустом волноводе.

Различия констант распространения для диэлектрических и металлических волноводов состоят в следующем. Если диэлектрическая проницаемость оболочки диэлектрического волновода есть  $\epsilon$ ,

а среди внутри волновода  $\epsilon_o$ , то оказывается [11], что при  $\nu = (\epsilon/\epsilon_o)^{1/2} > 2,02$  наименьшими потерями при распространении излучения в пустом волноводе обладает мода ТЕ<sub>01</sub>, а при  $\nu < 2,02$  — мода ЕН<sub>II</sub>. Для большинства стекол  $\nu \approx 1,5$ . Расчеты показывают [11], что при  $\nu \approx 1,5$  для моды ЕН<sub>II</sub> величина  $Jm\nu \approx 0,21\lambda^2/a^3$ . Это соответствует потерям мощности излучения  $1,85(\lambda^2/a^3)$  дБ/м, если подставлять значения  $\lambda$  и  $a$  в метрах. При  $\lambda = 1\text{мм}$ ,  $a = 0,1\text{мм}$  потери составляют весьма малую величину  $1,85\text{дБ/м}$ . При  $\lambda = 0,1\text{мм}$  потери уменьшаются еще на два порядка.

В металлическом волноводе наименьшими потерями обладает мода ТЕ<sub>01</sub>, причем потери для нее меньше, чем для моды ЕН<sub>II</sub> в диэлектрическом волноводе. Например, в алюминиевом волноводе потери  $1,85 \cdot 10^{-3}$  дБ/м возникают в волноводе радиуса  $a=0,25\text{мм}$ .

Искривления волновода вносят дополнительные потери. Так для диэлектрического волновода с  $\nu = 1,5$ ,  $a = 0,25\text{мм}$ ,  $\lambda = 1\text{мм}$  потери составляют  $0,12$  дБ/м и удваиваются при искривлении волновода с радиусом кривизны  $R = 150\text{м}$ . Потери, которые вносит искривление металлического волновода существенно меньше. Так, приведенные выше потери алюминиевого волновода удваиваются при радиусе кривизны  $R = 48\text{м}$ . Шероховатости внутренней поверхности волновода также вносят дополнительные потери.

Вещественная часть константы распространения в пустом волноводе описывается выражение [11]

$$K_{nm} = Re \nu = \frac{2\pi}{\lambda} \left\{ 1 - \frac{1}{2} \left[ \frac{U_{nm}\lambda}{2\pi a} \right]^2 \left[ 1 + Jm \left( \frac{v_n \lambda}{\pi a} \right) \right] \right\}, \quad (6)$$

а мнимая часть

$$Jm \nu = (U_{nm}/2\pi)^2 \frac{\lambda^2}{a^3} Re \nu_n,$$

где  $U_{11} = 2,405$ ;  $U_{01} = -3,832$ ;  $v_n = (\nu^2 - 1)^{-1/2}$  для моды ТЕ<sub>II</sub>;

$v_n = \sqrt{2}(\nu^2 - 1)^{-1/2}$  для моды ЕН<sub>II</sub>.

В видимом диапазоне существуют диэлектрики, у которых  $Jm\nu^2$  пренебрежимо мало, а  $Re \nu^2$  составляет величину между 2 и 3. С уменьшением длины волны величины  $Jm\nu^2$  и  $Re \nu^2$  растут, сильно зависят от материала и длины и составляют величину в несколько единиц.

Характерные значения параметра  $\nu^2$  для металлов рассмотрим на примере алюминия. Для алюминия в области  $1\text{мм}$   $Re \nu^2 \approx -80$ ,  $Jm\nu^2 \approx 10^4$ , в области  $0,2\text{мм}$   $Re \nu^2 \approx -5$ ,  $Jm\nu^2 \approx 0,05$ ; в области  $100\text{нм}$   $Re \nu^2 \approx -2$ ,  $Jm\nu^2 \approx 0,01$  [11].

Из формулы (6) и приведенных численных данных следует, что в диэлектрических волноводах добавка к волновому вектору по сравнению со свободным пространством составляет по порядку

личину  $\delta K^{(2)}/K \approx -0.7\left(\frac{\lambda}{\pi a}\right)^2$ . В металлическом волноводе кроме этой добавки возникает дополнительный фазовый сдвиг

$$\delta K^{(2)}/K \approx -2(\lambda/\pi a)^3(-Re\nu^2)^{-1/2}$$

Перейдем к описанию четырехволновых взаимодействий в волноводе. С учетом потерь и дисперсии, которые вносит волновод, уравнения для нелинейно взаимодействующих в волноводе полей могут быть представлены в виде, аналогичном для взаимодействия плоских волн. Разница состоит лишь в том, что появляются дополнительные коэффициенты, обусловленные интегралами перекрытия различных мод [13].

Рассмотрим процесс генерации суммарной частоты  $\omega_s = \omega_1 + \omega_2 + \omega_3$ . Нелинейную поляризацию на суммарной частоте определим в виде

$$P^{NL}(\omega_s, t) = \frac{1}{2} P^{NL} \exp\{i(\tilde{\gamma}z - \omega_s t)\}, \quad (7)$$

где  $P^{NL} = (1/4)N\chi^{(3)}A_1\Psi_1 A_2\Psi_2 A_3\Psi_3$ ,  $\tilde{\gamma} = \gamma_1 + \gamma_2 + \gamma_3$ ,  $\chi^{(3)}$  — атомная нелинейная восприимчивость,  $N$  — плотность атомов. Остальные компоненты нелинейной поляризации представим в аналогичном виде. Тогда с помощью соотношений (2)–(5) из уравнения

$$\nabla^2 E(z, r, \theta) - \frac{n^2}{c^2} \frac{\partial^2}{\partial t^2} E(z, r, \theta) = \frac{4\pi}{c^2} \frac{\partial^2}{\partial t^2} P^{NL}(\omega_s, t)$$

можно получить следующую систему связанных уравнений для "модальных" амплитуд волн

$$\frac{dB_s}{dz} = i\delta\gamma_s B_s + iNc_s \chi^{(3)} B_1 B_2 B_3 \exp(i\delta\gamma z), \quad (8)$$

$$\frac{dB_k}{dz} = i\delta\gamma_k B_k, \quad (9)$$

$$\delta\gamma_j = N \sum_k C_{jk} \chi^{(3)} W_k, \quad C_{jk} = Q_j \langle j|k\rangle, \quad C_s = Q_s \langle 123s \rangle,$$

$\delta\gamma = \gamma_1 + \gamma_2 + \gamma_3 - \gamma_s$ ,  $Q_j = 4\pi^2 \omega_j / c^2 (n_1 n_2 n_3 n_s)^{1/2}$  (причем  $\gamma_i$  включают в себя потери и дисперсию, обусловленные как волноводом, так и нелинейными процессами в заполняющей волновод среде);  $\langle abc d \rangle$  — интегралы перекрытия.

$$\langle abc d \rangle = [D_a D_b D_c D_d]^{-1/2} \int_0^{2\pi} \int_0^\infty \Psi_a \Psi_b \Psi_c \Psi_d r dr d\theta, \quad (10)$$

$$D_a = \int_0^\infty \int_0^\infty \Psi_a^2 r dr d\theta$$

Интегралы перекрытия  $\langle abc d \rangle$  имеют размерность обратной площади. Эта площадь приблизительно равна площади сечения волновода и для мод нижайшего порядка может отличаться от нее в большую или меньшую сторону на фактор, не превышающий 2. Если моды на всех частотах есть НЕП и их аппроксимировать гауссовой функцией  $\Psi = \exp(-r^2/\omega^2)$ , то получаем

$$\langle abc d \rangle = 1/\pi\omega^2. \quad (11)$$

Обычно в волноводе  $\omega \leq a$ . Если часть мод имеет высокий порядок, то эффективная площадь перекрытия может стать несколько больше площади сечения волновода. Например, если

$$\Psi_a = \Psi_b = \exp(-r^2/\omega^2), \quad \Psi_c = \Psi_d = (1-r^2/\omega^2) \exp(-r^2/\omega^2), \quad (12)$$

то

$$\langle abc d \rangle = 1/2\pi\omega^2.$$

Таким образом, эффективная площадь перекрытия становится в два раза больше.

Полагая  $B_j = b_j \exp(i\delta\gamma_j z)$  и подставляя решение уравнения (9) в уравнение (8), получаем:

$$\frac{dB_s}{dz} = i\chi^{(3)} C_s b_1 b_2 b_3 e^{i\Delta K z - (\beta - \alpha_s)z}, \quad (13)$$

где  $\Delta K$ ,  $\beta = \alpha_1 + \alpha_2 + \alpha_3$  и  $\alpha_j$  — фазовая расстройка и потери, включющие дисперсию и потери волновода, а также нелинейные и линейные дисперсию и поглощение в заполняющей волновод среде.

Из (13) находим

$$W_s = \left( \frac{4\pi^2 \omega_s}{c^2} \right)^2 \frac{|N\chi^{(3)}|^2}{h_1 h_2 h_3 h_s} J \langle 123s \rangle^2 W_1 W_2 W_3, \quad (14)$$

где

$$J = [e^{-2\alpha_s L} + e^{-2\beta L} - 2e^{-(\beta + \alpha_s)L} \cos \Delta K L] / [\Delta K^2 + (\beta - \alpha_s)^2]$$

При  $\beta L \ll 1$ ,  $\alpha_s L \ll 1$  (14) приобретает вид:

$$\eta^g = \frac{W_s}{W_3} = \left| \frac{4\pi^2 N \chi^{(3)} L}{c} \right|^2 \frac{\nu_s^2 \langle 123s \rangle^2}{n_1 n_2 n_3 n_s} W_1 W_2 \frac{\sin^2(\Delta K L/2)}{(\Delta K L/2)^2} \quad (15)$$

Здесь  $\eta^g$  — коэффициент преобразования по мощности излучения на частоте  $\omega_s$ ,  $\nu_i = \omega_i / 2\pi c$  — волновое число.

Мощность генерации в поле излучения, сфокусированного с конфокальным параметром  $b$  в объемную нелинейную среду, описывается выражением (см. например I4 с учетом разницы в определении  $\chi^{(3)}$  по сравнению с (7)):

$$\eta^f = \frac{w_5}{w_3} = \left| \frac{4\pi^3 N \chi^{(3)} b}{c} \right|^2 \nu_3 \nu_5 \frac{w_1}{S_1} \frac{w_2}{S_2} F_1(\Delta k b) = \\ = \left| \frac{16\pi^3}{c} \chi^{(3)} N \right|^2 \nu_1 \nu_2 \nu_3 \nu_5 w_1 w_2 F_1(\Delta k b), \quad (16)$$

где  $S_i = 4b/\nu_i$  -эффективные площади сечений пучков в фокусе;  $F_1(\Delta k b)$  - интеграл синхронизма, который при  $b \ll l$  имеет максимум порядка нескольких единиц при  $\Delta k b = -2$ , а при  $b \gg l$  принимает значение

$$F_1 = \left( \frac{2l}{b} \right)^2 \sin^2(\Delta k l/2) / (\Delta k l/2)^2 \quad (17)$$

Выражения (16), (17), с одной стороны, и (15), с другой стороны, переходят одно в другое, учитывая, что в (16) пучки сфокусированы с одинаковыми конфокальными параметрами и, следовательно, имеют разные площади сечения в фокусе, а в (15) - наоборот.

Сравним коэффициенты преобразования в волноводе (15) и в объеме (16) при одинаковых значениях мощностей накачек, приблизительно одинаковых сечениях пучков в фокусе и волноводе, а также одинаковых длинах среды и волновода  $l = 1m$ . Из (1) следует, что при  $a = 1mm$ ,  $\lambda = 0,2 \text{ мкм}$  оптимальное значение конфокального параметра фокусировки составляет  $b = 13 \text{ м}$ ; а при  $a = 0,1 \text{ мм}$ ,  $\lambda = 0,2 \text{ мкм}$   $b \approx 130 \text{ мм}$ .

Первый случай соответствует слабой фокусировке. При этом процессы преобразования в волноводе и свободном объеме проходят практически одинаково и при умеренных длинах среды, как правило, не очень эффективны.

Во втором случае сильной фокусировки преобразование в волноводе характеризуется фактором  $(Nl)^2$ , а в свободном пространстве -  $(Nb)^2$ . При этом преобразование в волноводе может иметь преимущества, но лишь в определенных ситуациях.

а. Генерация суммарных частот. В процессах сложения частот в свободном объеме при сильной фокусировке максимум генерации достигается при выполнении условий  $\Delta k b = -2$  (если  $\Delta K$  можно менять независимо от  $N$ , например с помощью синхронизирующей примеси) или  $\Delta k b = -4$  (если изменение  $\Delta K$  происходит лишь за счет изменения  $N$ ). Отсюда возникает условие на оптимальное значение произведения концентрации на конфокальный параметр  $Nb = (Nb)^f$ .

В волноводе ситуация резко дискриминируется в зависимости от возможности реализации условия  $\Delta K = 0$ . Если это невозможно, то оптимальное значение  $\Delta K$  определяется из условия  $\Delta k l = \pm \pi$ .

Тогда фактор  $Nl$  в волноводе ( $Nl$ )<sup>2</sup> принимает значение, приблизительно равное значению  $Nb$  в свободном объеме ( $Nl$ )<sup>2</sup> ( $Nb$ )<sup>f</sup>, и волновод имеет мало преимуществ (лишь за счет понижения других лимитирующих факторов при понижении давления). Преимущества волновода проявляются, главным образом, за счет того, что при сложении частот в квазиплоских волнах, в отличие от случая сильной фокусировки, главный максимум мощности генерации возникает при  $\Delta K = 0$ . Если значения  $\Delta K = 0$  могут быть достигнуты (за счет синхронизирующей примеси или подбора частот накачки с учетом вклада дисперсии и нелинейных добавок), то выражим по сравнению с сильной фокусировкой в свободный объем определяется фактором

$$\eta^g/\eta^f \approx [(Nl)^2/(Nb)^f], \quad (18)$$

который может составлять несколько порядков.

б. Генерация разностной частоты  $\omega_d = \omega_1 + \omega_2 - \omega_3$ . В этом случае оптимальные значения концентрации определяются из условия  $\Delta K = 0$  как для преобразования в волноводе, так и в свободном объеме. Тогда

$$\eta^g/\eta^f = (l/b)^2 \quad (19)$$

в. Влияние поглощения генерируемого излучения. При использовании нелинейного смешения в газонаполненных волноводах для генерации ВУФ излучения существенным фактором является поглощение генерируемого излучения. Полагая в (14)  $\Delta K = 0$ ,  $\beta \ll \alpha_s$ , получаем, что, при наличии поглощения генерируемого излучения, выражения (18) и (19) следует домножить на дополнительный множитель

$$d = [(1 - e^{-\alpha_s l})/\alpha_s l]^2 \quad (20)$$

Если  $\alpha_s l \sim (lN)^2$ , то с учётом множителя (20) соотношения (18) и (19) максимизируются при таких значениях  $(Nl)^2$ , когда  $\alpha_s l \gg 1$ .

В итоге, для случая, когда поглощение происходит главным образом в буферном газе, получаем

$$\eta^g/\eta^f \approx [Nb^f (Nb)^f/N]^{-2} \quad (21)$$

Здесь  $Nb/N$  соотношение концентрации синхронизирующего газа и нелинейной компоненты, при котором достигается значение  $\Delta K = 0$ , а  $b^f$  -сечение поглощения генерируемого излучения в синхронизирующей буферной примеси.

Если поглощение в основном происходит в нелинейной компоненте, то

$$\eta^3/\eta^f = [\tilde{\sigma}(N\beta)^f]^{-2} \quad (22)$$

где  $\tilde{\sigma}$  - сечение поглощения генерируемого излучения в нелинейной компоненте смеси.

#### Численные оценки.

Рассмотрим некоторые примеры, на которых проиллюстрируем возможный выигрыш за счет использования четырехволновых смесей в газонасыщенных волноводах.

В работе [4] была получена генерация третьей гармоники излучения на длине волн  $\lambda_3 = 1$  линии водорода (121,5 нм) в смеси Kr и Ar. При давлении Kr около 900 торр и давлении Ar, который служил в качестве синхронизирующей примеси, 1600 торр, при мощности накачки около 1 МВт, сфокусированной с конфокальным параметром  $\beta = 0,3$  см, получена мощность генерации ВУФ излучения около 20 Вт. Из работы [14] следует, что в данной смеси синхронизация  $\Delta K = 0$  достигается при  $N_g/N = 3$ . Основное поглощение генерируемого излучения определяется аргоном. Показатель и сечение поглощения в аргоне соответственно составляют  $\alpha_s^\beta = 5,5 \cdot 10^{-5}$  (торр см<sup>-1</sup>),  $\tilde{\sigma}_s^\beta = 2 \cdot 10^{-21} \text{ см}^2$ , а в криптоне  $\alpha_s^\beta = 1,5 \cdot 10^{-5}$  (торр см)<sup>-1</sup>,  $\tilde{\sigma}_s^\beta = 5 \cdot 10^{-22} \text{ см}^{-2}$ . Подставляя эти значения в (21), получаем  $\eta^3/\eta^f \approx 400$ , что позволяет при тех же накачках поднять мощность генерируемого излучения до нескольких киловатт. Необходимое условие  $\alpha_s^\beta L > 1$  при давлении аргона 2700 торр достигается в волноводе длиной около 10 см.

В работе [9] была получена генерация третьей гармоники с  $\lambda = 143,6$  нм в парах Mg в непрерывном режиме. При мощности накачки  $W = 0,2$  Вт, сфокусированной с конфокальным параметром  $\beta \approx 0,4$  см в смесь Mg и Kr (концентрация  $N \approx 6 \cdot 10^{17} \text{ см}^{-3}$ ) мощность третьей гармоники составила  $1,8 \cdot 10^{-13}$  Вт ( $1,2 \cdot 10^5$  фотонов в секунду).

Поглощение на длине волн  $\lambda = 143,6$  нм в основном определяется магнием, сечение которого составляет  $\tilde{\sigma} = 4,5 \cdot 10^{-19} \text{ см}^2$ . Таким образом, из формулы (22) следует, что использование волновода диаметром в несколько сотых миллиметра, погруженного в смесь паров магния и синхронизирующего газа, позволяет рассчитывать на увеличение коэффициента преобразования в  $10^2$  раз. Необходимое условие  $\alpha_s^\beta L > 1$  достигается при давлении магния 20 торр на длине около 3 см. При этом в обоих случаях волноводные потери оказываются пренебрежимо малыми для металлических волноводов.

#### Заключение

Таким образом, из приведенного выше анализа следует, что в прозрачных средах при условии осуществимости кулевской дисперсии

$\Delta K = 0$  использование волноводов, наполненных газообразной нелинейной средой, позволяет увеличить коэффициент преобразования в  $(L/\beta)^2 \approx 10^4 \div 10^6$  раз. Наличие поглощения накачки или генерируемого излучения несколько снижает эффект, который, однако, может составлять значительную величину  $10 \div 10^3$ .

Использование волноводов может быть целесообразным не только для четырехволновых процессов, но и для процессов более высокого порядка.

Перспективным классом нелинейных сред являются ионы. Использование разрядов в волноводах позволяет повысить однородность плазмы и преодолеть одну из существенных трудностей в освоении этих нелинейных сред.

## ЛИТЕРАТУРА

1. R.B.Miles, G.Laufer, G.C.Bjorklund. *Appl.Phys.Lett.* 30, 417, 1979.
2. A.J.Berry, D.G.Hanna, D.B.Hearn. *Opt.Com.* 43, 229, 1982.
3. D.M.Pepper. *Opt.Engineering* 21, 156, 1982.
4. R.Hilbig, R.Wallenstein. *IEEE J.Quant.Electr.* QE-17, 1566, 1981.
5. R.Mahon, F.S.Tomkins. *IEEE J.Quant.Electr.* 18, 913, 1982.
6. R.Hilbig, R.Wallenstein. *IEEE J.Quant.Electr.* 19, 194, 1983; 19, №12, 1983.
7. V.F.Lukinykh, S.A.Myslivets, A.K.Popov, V.V.Slabko. *Appl.Phys.* B34, 1984.
8. L.T.Bolotskikh, A.L.Vysotin, Im Tkhek-de, O.P.Podavalova, A.K.Popov. *Appl.Phys.* B34, 853, 1984.
9. A.Timmerman, R.Wallenstein. *Optics Lett.* 30, 547, 1983.
10. H.Junginger, H.F.Puell, H.Scheingraber. *IEEE J.Quant.Electr.* 16, 1132, 1980.
11. E.A.S.Marcatili, R.A.Schmidtzer. *The Bell System Techn. Journ.* 42, 1783, 1964.
12. А.Нрав. Введение в оптическую электронику. М., Высшая школа, 1983.
13. R.H.Stolen, J.E.Bjorkholm. *IEEE J.Quant.Electr.* 18, 1062, 1982.
14. A.K.Popov, V.P.Timofeev. *Optics Comm.* 20, 94, 1977.
15. R.Mahon, T.J.Millrath, V.P.Myerscough, D.M.Koerpmann. *IEEE J.Quant.Electr.* 15, 444, 1979.

660036, г.Красноярск, Академгородок,  
Институт Физики им.Л.В.Киренского СО АН СССР  
Заказ № 493 Объем п.л. 0.5. Тираж 200 экз.  
Подписано к печати II.10.84. АИ 07368