этого факта необходимо учесть в расчетах нелинейность более высокого порядка.

Учет кубической нелинейности (т. е. квадратичного члена в разложении емкости $C = C_0(1 + \xi V + \gamma V^2))$ дает для узкополосного сигнала

$$\omega \tau = \frac{-\alpha \omega V_0}{\delta} \left(e^{\delta x} - 1 \right) \frac{V}{V_0} + \frac{-\alpha_1 \omega V_0^2}{2\delta} \left(\frac{V}{V_0} \right)^2 \left(e^{2\delta x} - 1 \right) + \arcsin\left(\frac{V}{V_0} e^{\delta x} \right).$$

Разрывный фронт волны предполагался проходящим через точку V=0, поскольку кубическая нелинейность в модели экспериментальной линии была сравнительно малой ($\xi \approx 0,1$ B⁻¹, $\gamma \approx 0,01$ B⁻²).

Соответственно функция распределения W(V) имеет вид

$$W(V) = \frac{e^{\delta x - V_1^2}}{2\sigma \sqrt{2\pi}} \left\{ 1 + \Phi(u_2) + \frac{z_1}{\sqrt{\pi}} e^{-u_2^2} \left[1 + \frac{[\alpha_1]}{\alpha_1} V_1 (1 + e^{-\delta x}) \sigma \sqrt{2} \right] \right\}, \quad (2)$$

где

$$\alpha_1 = 3\alpha\gamma/(2\xi), \ u_2 = V_1 \operatorname{ctg}\left\{z_1 V_1\left[1 + \frac{\alpha_1\sigma}{\alpha\sqrt{2}}\left(1 + e^{-\delta x}\right)V_1\right]\right\}, \ V_1 = V e^{\delta x}/(\sigma\sqrt{2}).$$

Выражение (2) хорошо описывает наблюдаемую несимметричность функции распределения.

В заключение следует отметить, что эксперименты на модели подтверждают вывод относительно характера изменения функции распределения случайного сигнала в нелинейных слабодиспергирующих средах вследствие образования разрывов волн. Наблюдаемая несимметричность функции распределения для положительных и отрицательных значений напряжения шума объясняется влиянием кубической нелинейности среды.

СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

[1] Ахманов С. А., Чиркин А. С. Статистические явления в нелинейной оптике. М., 1971. [2] Руденко О. В., Солуян С. И. Теоретические основы нелинейной акустики. М.: Наука, 1975. [3] Руденко О. В., Чиркин А. С. Акуст. журн., 1974, 20, № 2, с. 297. [4] Малахов А. Н., Санчев А. И. Изв. вузов. Радиофизика, 1974, 17, с. 699. [5] Руденко О. В., Чиркин А. С. ДАН СССР, 1975, 225, № 3, с. 520. [6] Хохлов Р. В. Радиотехн. и электроника, 1961, 6, № 6, с. 917.

Поступила в редакцию 01.07.83

ЕЕСТН. МОСК. УН-ТА. СЕР. 3. ФИЗИКА. АСТРОНОМИЯ, 1984, т. 25, № 1

УДК 535.416.3

К ВОПРОСУ ОБ УПРАВЛЕНИИ ВОЛНОВЫМ ФРОНТОМ ОПТИЧЕСКОГО ИЗЛУЧЕНИЯ, РАСПРОСТРАНЯЮЩЕГОСЯ В ДВИЖУЩЕЙСЯ С ПЕРЕМЕННОЙ СКОРОСТЬЮ СРЕДЕ

В. А. Трофимов

(кафедра вычислительных методов факультета вычислительной математики и кибернетики)

Как известно, в работах, относящихся к компенсации нелинейных искажений световых пучков в движущейся среде [1—3], рассматривался случай, когда скорость ее движения оставалась постоянной во времени. В настоящем сообщении, используя предложенный в [4] подход, рассматривается эффективность управления волновым фронтом оптического излучения, прошедшего тонкий слой движущейся с переменной скоростью V(t) среды (t - время). В этом случае световой пучок приобретает дополнительную расходимость $\theta_{\rm нл}(t)$ и наклон $\theta_{\alpha}(t)$ волнового фронта. Компенсация расходимости оптического излучения аналогична компенсации нестационарного теплового самовоздействия в тонком нелинейном слое. Поэтому здесь остановимся на исследовании эффективности управления наклоном волнового фронта светового пучка.

Воспользовавшись безаберрационным описанием распространения оптического излучения [5], получим, что отработка начального наклона волнового фронта $\theta^{(x)}$ при настройке по положению центра тяжести пучка $J_{\mu} = L^2 (\theta^{(x)} - \theta_{\alpha})^2$ в случае дискретного управления осуществляется по закону

$$\theta_{N+1}^{(x)} = \theta_N^{(x)} - 2\gamma L^2 \left(\theta_N^{(x)} - \theta_\alpha \right), \tag{1}$$

где N — номер итерации, γ — константа управления, L — расстояние до мишени, измеряемое в единицах дифракционной длины $l_{\pi} = ka^2/2$, k — волновое число, a — радиус пучка.

Полагая, что в начальный момент времени среда была неподвижной (V(0) = 0), получим решение (1) в виде

$$\theta_{N}^{(x)} = \theta_{\text{Hav}}^{(x)} (1 - 2\gamma L^{2})^{N-1} + 2\gamma L^{2} \sum_{m=0}^{N-1} \theta_{\alpha}(m) (1 - 2\gamma L^{2})^{N-1}.$$
 (2)

Здесь $\theta_{\text{нач}}^{(x)}$ — начальное значение угла упреждения. Простой анализ решения (2) показывает, что для устойчивой работы системы достаточно выполнения двух условий:

$$|1-2\gamma L^{2}| < 1,$$

$$2\gamma L^{2}N \max_{m} |\theta_{\alpha}(m)| = \text{const.}$$

Следовательно, изменение скорости движения среды для двух последовательных итераций должно быть порядка 1/N. Если $2\gamma L^2 < 1$, то имеет место монотонный режим отработки; для $1 < 2\gamma L^2 < 2$ установление наклона волнового фронта происходит с осцилляциями около его оптимального значения, причем в зависимости от вида функции $\theta_{\alpha}(m)$ (возрастающая или убывающая) осцилляции положения центра пучка около его начального направления распространения будут либо затухать, либо возрастать. Для $2\gamma L^2 > 1$ итерационный процесс (1) расходится.

Следует отметить, что для достаточно малого значения 1—2үL^{*} имеет место квазистатическое управление

$$\theta_N^{(x)} = \theta_\alpha (N-1)$$

и адаптивная система отслеживает изменения скорости движения среды с наименьшим запаздыванием.

В случае непрерывного алгоритма управления отработка наклона волнового фронта при настройке адаптивной системы по смещению центра тяжести пучка описывается уравнением

$$\frac{d\theta^{(x)}}{dt} = -\frac{1}{\tau_a} \left(\theta^{(x)} - \theta_\alpha(t) \right),$$

106

решение которого имеет вид

$$\theta^{(x)} = \theta^{(x)}_{\text{Hav}} e^{-t/\tau_a} + \frac{1}{\tau_a} \int_0^t e^{-\xi/\tau_a} \theta_\alpha \left((t-\xi)/\tau_\alpha \right) d\xi, \qquad (3)$$

где $\tau_a = 1/(2\gamma L^2)$ — постоянная времени установления, τ_{α} характеризует длительность пульсации скорости ветра.

В качестве примера приведем явный вид выражения (3) для двух профилей скорости ветра — линейного (возрастающего и убывающего):

$$\theta_{\alpha}(t) = \begin{cases} t/\tau_{\alpha}, & 0 \ll t \ll t_{0}, \\ (2t_{0}-t)/\tau_{\alpha}, & t_{0} \ll t \ll 2t_{0}, \end{cases}$$
(4)

и экспоненциального:

$$\theta_{\alpha}(t) = e^{-(t-t_0)^2/\tau_{\alpha}^2}, \qquad (5)$$

где t_0 — момент времени, для которого достигается максимальная скорость порыва ветра. В случае пульсации (5) наклон волнового фронта необходимо изменять по следующему закону:

$$\theta^{(x)}(t) = \theta^{(x)}_{\text{Har}} e^{-t/\tau_a} + e^{\tau_\alpha^2/4\tau_a^2 - (t-t_0)/\tau_\alpha} \frac{\sqrt{\pi}}{2} \left\{ \Phi(t_0/\tau_\alpha + \tau_\alpha/2\tau_a) - \Phi(t_0/\tau_\alpha + \tau_\alpha/2\tau_a - t/\tau_\alpha) \right\} \tau_\alpha/\tau_a,$$
(6)

 $\Phi(x)$ — функция ошибок, равная $\frac{2}{\pi} \int_{0}^{\infty} e^{-\eta t} d\eta$. Как видно из (6), эф-

фективность компенсации определяется соотношением длительности пульсации ветра τ_{α} и τ_{a} . Если $\tau_{\alpha} \gg \tau_{a}$, то оптимальная система успевает отслеживать изменения скорости вет а, для обратного неравенства качество компенсации ухудшается.

В случае пульсации ветра (4) формула (3) принимает вид

$$\theta^{(x)}(t) = \theta^{(x)}_{\text{Hay}} e^{-t/\tau_{a}} +$$

+
$$\begin{cases} t/\tau_{\alpha} - \tau_{a}/\tau_{\alpha} (1 - e^{-t/\tau_{a}}), & t \leq t_{0}; \\ \theta^{(x)} (t_{0}) + (e^{-t_{0}/\tau_{\alpha}}(3t_{0} - t) - 2t_{0}e^{-t/\tau_{a}})/\tau_{\alpha} + (e^{-t_{0}/\tau_{a}} - e^{-t/\tau_{a}})\tau_{a}/\tau_{\alpha}, \end{cases}$$
(7)

Управление начальным наклоном волнового фронта $\theta^{(x)}$ при условии минимальной деформации гибкого зеркала осуществляется в случае дискретного алгоритма по закону

$$\theta_{N+1}^{(x)} = -2\gamma L^2 \left(\theta_N^{(x)} - \theta_\alpha\right) + \theta_N^{(x)} - 2\gamma \lambda \theta_N^{(x)},\tag{8}$$

где λ^{-1} характеризует максимально возможную деформацию, которая определяется интегралом от распределения волнового фронта, взятого по апертуре пучка. Решение (8) можно представить в виде (2), если выражение $1-2\gamma L^2$ заменить на $1-2\gamma (L^2+\lambda)$. Следовательно, наличие условия приводит к более жестким требованиям к константе управления: $|1-2\gamma (L^2-\lambda)| < 1$ и к уменьшению эффективности квазистатического управления, так как в этом случае изменение наклона $\theta^{(x)}$ про-исходит по закону

$$\theta_{N}^{(x)} = \frac{2\gamma L^{2}}{1+2\gamma (L^{2}+\lambda)} \theta_{\alpha} (N-1).$$

8*

При непрерывном алгоритме управления уравнение (7) записывается следующим образом:

$$\frac{d\theta^{(x)}}{dt} = -\frac{1}{\tau_{a\lambda}} \theta^{(x)} + \frac{1}{\tau_a} \theta_{\alpha}(t); \quad \tau_{a\lambda} = [2\dot{\gamma}(L^2 + \lambda)]^{-1},$$

решение которого имеет вид

$$\theta^{(x)} = \theta^{(x)}_{\text{Hay}} e^{-t/\tau_{a\lambda}} + \frac{1}{\tau_a} \int_0^t e^{-\eta/\tau_{a\lambda}} \theta_\alpha \left(\frac{t-\eta}{\tau_\alpha}\right) d\eta.$$
(9)

Подставляя (4), (5) в (9), получим выражения, аналогичные выражениям (6), (7).

Автор благодарен проф. А. П. Сухорукову за обсуждение работы и сделанные замечания.

СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

[1] Харди Дж. У. ТИИЭР, 1978, 66, № 6, с. 31. [2] Ахманов С. А. и др. Изв. вузов. Радиофизика, 1980, 23, № 1, с. 3. [3] Воронцов М. А., Чесноков С. С. Изв. вузов. Физика, 1980, 23, № 10, с. 15. [4] Сухоруков А. П., Трофимов В. А. Изв. АН СССР, сер. физ., 1982, 46, № 10, с. 1933. [5] Сухоруков А. П., Шумилов Э. Н. Квант. электроника, 1979, 46, № 5, с. 986.

Поступила в редакцию 14.07.83

ВЕСТН. МОСК. УН-ТА. СЕР. 3. ФИЗИКА. АСТРОНОМИЯ, 1984, т. 25, № 1

УДК 538.56;533.90

предельный кпд плазменного усилителя

В. К. Гришин, М. Ф. Каневский

(кафедра ядерных взаимодействий и ускорителей)

Цель настоящей работы — проанализировать эффективность взаимодействия заряженного пучка с возбуждаемой электромагнитной волной. Предлагаемая методика может быть использована для оценок в различных электродинамических структурах, однако анализ здесь ограничивается плазменными системами с черенковским усилением.

Рассмотрим полубесконечный металлический волновод раднуса R с осью $z \ge 0$, полностью заполненный однородной плазмой. В волновод непрерывно инжектируется моноэнергетический заряженный пучок с током I_b и скоростью $v_0 = \beta_0 c$. Пучок и плазма замагничены. На вход системы подается начальный сигнал в виде одной из собственных монохроматических волн волновода E-типа, фазовая скорость которой $v_{\Phi} \ll v_0$. Благодаря этому волна, распространяясь вместе с пучком, интенсивно усиливается им, и амплитуда поля редко нарастает вдоль z. Но при определенном уровне поля частицы пучка захватываются волной, так что усиление поля прекращается. Это состояние нелинейного насыщения, наступающее на характерной длине L пространственного усиления, и определяет наибольшую передачу энергии пучка в поле.

Анализ этой традиционной и имеющей прямой практический смысл схемы пучково-плазменного усилителя предпринимался неоднократно. Однако аналитическое рассмотрение ограничивалось, как правило, начальной стадией. Последующие этапы в силу нелинейности процессов могут успешно исследоваться лишь с помощью численного подхода