# Влияние локальной дисперсии на переходные процессы при генерации высокочастотного излучения ударной электромагнитной волной

#### © А.М. Белянцев, А.Б. Козырев

Институт физики микроструктур РАН, 603600 Нижний Новгород, Россия

#### (Поступило в Редакцию 15 июля 1996 г.)

Исследуются нестационарные процессы при преобразовании видеоимпульса в радиоимпульс в линии передачи с нелинейностью, обладающей гистерезисными свойствами. Установлено, что переходный процесс к "стационарным" (близким по амплитуде) колебаниям минимален при синхронизме фронта ударной электромагнитной волны и возбужденной им волны на частоте, вблизи которой минимальна локальная дисперсия групповой скорости.

## Введение

09

Ударные электромагнитные волны (УЭМВ) и процессы распространения электромагнитного излучения в нелинейных средах (линиях передачи) исследуются давно. Основные фундаментальные моменты и ряд прикладных возможностей, связанных с распространением электромагнитных сигналов в нелинейных средах с дисперсией, содержатся в первых обзорах и монографиях [1–4].

В последнее время появились работы по генерации высокочастотных колебаний — по прямому преобразованию видеоимпульса в радиоимпульс при его распространении в нелинейных средах (линиях передачи) с дисперсией [5–8].

В работах [5,6] речь идет о генерации цуга солитонов в LC-цепочках с нелинейной емкостью (функциональная зависимость C(V)) и периодических структурах (средах) с дисперсией, аналогичной LC-цепочке. Однако такой способ генерации высокочастотных колебаний имеет ряд существенных недостатков [1]. Амплитуда генерируемых осцилляций в цуге быстро спадает, спектр генерируемого цуга довольно широкий из-за немонохроматичности процесса генерации, и число генерируемых осцилляций быстро насышается по мере распространения видеоимпульса в нелинейной линии передачи [5,6].

В работах [7,8] предполагается существенно более эффективный механизм прямого преобразования видеоимпульса в радиоимпульс с квазимонохроматическим заполнением при его распространении в нелинейной среде (линии передачи) с дисперсией. Этот механизм основан на возбуждении фронтом интенсивной УЭМВ синхронно бегущей с ним высокочастотной волны. В этих работах было показано, что для монохроматической генерации нелинейная среда за фронтом должна насыщаться и оставаться в насыщенном состоянии длительное (по сравнению с периодом возбуждаемой волны) время. Очевидно, что в этих условиях высокочастотные возмущения конечной амплитуды будут распространяться за фронтом УЭМВ как в линейной среде. Отмечено, что генерация может быть эффективной, а несущая частота — стабильной благодаря фазовому синхронизму с ударным фронтом и возбуждаемой им волной. Несомненным достоинством этого подхода по сравнению с генерацией солитонов является то, что генерируемые колебания, во-первых, почти монохроматичные, вовторых, затухание амплитуды стационарных колебаний в радиоимпульсе обусловлено только высокочастотными потерями в линейной линии передачи, к тому же имеется возможность управлять частотой генерируемых колебаний изменением начальных условий. В этих же работах было отмечено, что помимо гистерезисной зависимости нелинейности существенную роль при генерации монохроматических колебаний играет дисперсия среды (линии передачи).

В данной работе исследуются нестационарные процессы при преобразовании видеоимпульса в радиоимпульс в линии передачи конечной длины с нелинейностью, обладающей гистерезисными свойствами, и определяются требования к дисперсии с точки зрения минимизации переходного процесса при слабых высокочастотных потерях к "стационарным" (близким по амплитуде) монохроматическим колебаниям.

# Качественные описания переходного процесса и роли локальной дисперсии при преобразовании видеоимпульса в радиоимпульс в нелинейной среде

Переходный процесс при генерации высокочастотных колебаний УЭМВ, как было показано численными методами в [8], состоит из стадии формирования фронта УЭМВ, генерации квазимонохроматических колебаний (с нарастающей амплитудой) и деформации огибающей радиоимпульса из-за дисперсии линии передачи с насыщенной нелинейностью. По мере распространения число осцилляций за фронтом УЭМВ растет пропорционально пройденной им длине и спектральный состав генерируемого им радиоимпульса "обогащается" на частоте волны, синхронной со стационарным фронтом УЭМВ  $(\nu_p(\omega_0) = \nu_s, \nu_p$  — фазовая скорость,  $\nu_s$  — скорость УЭМВ). Так как волновой пакет в данном случае "жест-ко привязан" к фронту УЭМВ (бегущему источнику излучения) и движется за ним, то его деформация в линейной за фронтом УЭМВ среде будет обусловлена как удлинением волнового пакета за счет генерации новых осцилляций, так и его дисперсионным расплыванием. В общем случае такой процесс может быть исследован только численными методами.

Однако некоторые условия, налагаемые на дисперсию линии передачи с насыщенной нелинейностью в проекции на минимизацию переходного процесса, в частности на минимальное время установления квазистационарного спада генерируемого радиоимпульса, могут быть априори предсказаны из аналогии распространения волновых пакетов в линейных диспергирующих средах. Как известно (см., например, [9]), скорость, деформации огибающей волнового пакета с узким частотным спектром ( $\Delta \omega / \omega_0 \ll 1$ ,  $\Delta \omega$  — ширина спектра волнового пакета,  $\omega_0$  — средняя частота) определяется локальной дисперсией групповой скорости в окрестности средней частоты. При генерации радиоимпульса УЭМВ ситуация узкого частотного спектра реализуется при прохождении фронтом УЭМВ определенной длины линии, т.е. в случае генерации достаточно протяженного радиоимпульса. Локальное поведение дисперсии в окрестности средней частоты  $\omega = \omega_0$  можно представить в виде

$$k(\omega) = k(\omega_0) + \left(\frac{dk}{d\omega}\right)_{\omega_0} (\omega - \omega_0) + \frac{1}{2} \left(\frac{d^2k}{d\omega^2}\right)_{\omega_0} (\omega - \omega_0)^2 + \frac{1}{6} \left(\frac{d^3k}{d\omega^3}\right)_{\omega_0} (\omega - \omega_0)^3 + \dots, \qquad (1)$$

где *k* — волновое число.

В первом приближении по  $\Delta\omega/\omega_0\ll 1~(\Delta\omega=\omega-\omega_0)$ волновой пакет распространяется без искажений с групповой скоростью

$$u_g = \left(\frac{dk}{d\omega}\right)_{\omega_0}^{-1}.$$

Из второго приближения по  $\Delta \omega / \omega_0$  следует [9], что расплывание волнового пакета тем меньше, чем сильнее неравенство

$$\left(\frac{d^2k}{d\omega^2}\right)_{\omega_0}\Delta\omega\ll\left(\frac{dk}{d\omega}\right)_{\omega_0}$$

или

$$\frac{1}{\nu_g} \left. \frac{d\nu_g}{d\omega} \right|_{\omega_0} \Delta \omega = \nu_g^{-2} \left. \frac{d\nu_g}{dk} \right|_{k=k_0} \Delta k \ll 1.$$
(2)

Из (2) видно, что волновой пакет расплывается тем медленнее, чем у́же его частотный спектр и меньше дисперсия групповой скорости, т.е.  $(d\nu_g/d\omega)_{\omega_0}$  или  $(d\nu_g/dk)_{k=k_0}$ . Искажение огибающей протяженного волнового пакета ( $\Delta\omega/\omega_0 \ll 1$ ) и его фазовой структуры

при прохождении им пути *l*, как известно, будет незначительно, если

$$l \le \lambda_0^2 \left(\frac{\omega_0}{\Delta\omega}\right)^2 / \left(\frac{d\nu_g}{d\omega}\right)_{\omega=\omega_0},\tag{3}$$

где  $\lambda_0 = 2\pi \nu_p / \omega_0$ .

Очевидно, что при  $(d\nu_g/d\omega)_{\omega=\omega_0}=0$  путь l будет определяться более высокими производными от  $\nu_g$  и более высоким порядком по  $(\omega_0/\Delta\omega)$ . В случае генерации высокочастотных колебаний УЭМВ (прямого преобразования протяженного видеоимпульса в радиоимпульс), как уже отмечалось выше, число генерируемых осцилляций в радиоимпульсе растет по мере распространения фронта УЭМВ в нелинейной линии передачи с дисперсией. Следовательно, "обужается" и его спектральный состав (уменьшается  $\Delta \omega / \omega_0$ ). В соответствии с (3) по мере распространения фронта УЭМВ в линии передачи возрастает длина l, на которой дисперсионное искажение волнового пакета пренебрежимо мало́. Поэтому в случае полубесконечного видеоимпульса (или достаточно протяженного) можно ожидать, что форма спада генерируемого радиоимпульса со временем стабилизируется даже при малых или отсутствующих высокочастотных потерях. Очевидно, что структура УЭМВ в этом случае лишь частично (в области между фронтом и спадом) будет близка к стационарной.

Однако эти рассуждения на качественном уровне справедливы с момента, когда спектр генерируемого УЭМВ радиоимпульса достаточно узкий ( $\Delta \omega / \omega_0 \ll 1$ ). В то же время переходный процесс начинается с генерации одиночной осцилляции, т. е. на начальной стадии генерации  $\Delta \omega \sim \omega_0$ .

Поэтому проследить роль локальной дисперсии на скорость формирования квазистационарного радиоимпульса в общем случае возможно только численными методами.

# Описание модели. Методы исследования

Как и в [7,8], в качестве линии передачи будем рассматривать LC-цепочку с перекрестными емкостными связями через одно звено (рис. 1). Достоинством такой системы являются легкость управления дисперсией за счет одного параметра — коэффициента перекрестной связи  $\gamma_* = C_*/C_0$  ( $C_*$  — емкость перекрестной связи, *C*<sub>0</sub> — основная емкость *LC*-цепочки) и наличие при определенных значениях  $\gamma_*$  минимума в зависимости  $\nu_g$  от kили сдвига фазы на одно звено. Для простоты рассмотрения нелинейной будем полагать одну индуктивность, перемагничивание феррита в которой в сильных полях происходит некогерентно. Типичные дисперсионные характеристики ( $U_p = \nu_p/\nu_0$  — относительная фазовая скорость,  $u_p = d \cdot \omega / \varphi, \ U_g = 
u_g / 
u_0$  — относительная групповая скорость,  $\nu_g = d \cdot d\omega / d\varphi$ , d — период системы,  $\varphi$  — сдвиг фазы на ячейку,  $u_0 = d \cdot \tau_0^{-1}$ ) приведены на



Рис. 1. Эквивалентная схема линии передачи с пространственной дисперсией.



**Рис. 2.** Зависимость фазовой (сплошные линии) и групповой (штрихпунктирные линии) скоростей от сдвига фазы на ячейку.  $\gamma_*$ : 1 - 0, 2 - 0.2, 3 - 0.4, 4 - 0.6, 5 - 0.8.

рис. 2. Они рассчитаны для нескольких значений  $\gamma_*$  по дисперсионному уравнению

$$\sin^2 \frac{\varphi}{2} - 4\gamma_* \frac{\omega^2}{\omega_c^2} \sin^2 \varphi = \frac{\omega^2}{\omega_c^2},\tag{4}$$

где  $\omega_c = 2/\sqrt{L_0 C_0}$ .

Нелинейные процессы в *LC*-цепочке с перекрестными связями и нелинейностями на феррите описываются системой дифференциальных уравнений

$$i_{n} - i_{n+1} + \frac{1}{r_{0}}(u_{n-1} - 2u_{n} + u_{n+1}) + \gamma_{*}\frac{d}{d\tau}(u_{n-2} - 2u_{n} + u_{n+2}) = \frac{du_{n}}{d\tau}, \frac{di_{n}}{d\tau} = u_{n-1} - u_{n} - 4\pi\eta q_{0}(1 - m_{n}^{2})i_{n}, \frac{dm_{n}}{d\tau} = q_{0}(1 - m_{n}^{2})i_{n}.$$

Первые два уравнения — суть уравнения Кирхгоффа для *n*-й ячейки линии. Последнее уравнение описывает быстрое некогерентное перемагничивание феррита. В уравнениях  $i_n$ ,  $u_n$  — безразмерные ток и напряжение в *n*-й ячейке линии передачи,  $r_0 = R_0/Z_0$ ,  $Z_0 = \sqrt{L_0/C_0}$  — волновое сопротивление линии передачи без перекрестной связи,  $m_n = M_n/M$  — безразмерная намагниченность феррита (M — намагниченность насыщения:  $4\pi M = B_s$ ),  $\tau = t/\tau_0$  — безразмерное время ( $\tau_0 = \sqrt{L_0C_0}$ ),  $\eta$  — фактор заполнения индуктивности ферритом,  $q_0$  — безразмерный коэффициент переключения ( $q_0 = (\alpha \gamma_0 M \tau_0)/(1 + \alpha^2)$ ,  $\alpha$  — коэффициент диссипации,  $\gamma_0 = 1.76 \cdot 10^7 \text{ Oe}^{-1} \cdot \text{s}^{-1}$  — абсолютная величина гиромагнитного отношения для электрона). Эта система уравнений справедлива для  $n \ge 3$ . Для первых двух ячеек

$$\frac{du_1}{d\tau}=i_1-i_2+\gamma_*\frac{d}{d\tau}(u_3-u_1),$$

Журнал технической физики, 1998, том 68, № 1



**Рис. 3.** Осциллограммы напряжения в 50, 100, 150, 250 ячейках линии передачи. *φ*: *a* — 1.26, *b* — 1.55, *c* — 1.85; *ν*<sub>*p*</sub>/*ν*<sub>0</sub>: *a* — 0.7115, *b* — 0.6728, *c* — 0.6547; *m*<sub>0</sub>: *a* — 0.068, *b* — -0.049, *c* — -0.273; *ε*<sub>0</sub>: *a* — 14.43, *b* — 14.69, *c* — 15.17.

$$\frac{di_1}{d\tau} = \varepsilon(\tau) - i_1 r_g - u_1,$$
$$\frac{du_2}{d\tau} = i_2 - i_3 + \gamma_* \frac{d}{d\tau} (u_4 - u_2),$$
$$\frac{di_2}{d\tau} = u_1 - u_2.$$

Для двух последних ячеек

$$\begin{aligned} \frac{du_{n_{\max}-1}}{d\tau} &= i_{n_{\max}-1} - i_{n_{\max}} + \gamma_* \frac{d}{d\tau} (u_{n_{\max}-3} - u_{n_{\max}-1}), \\ &\frac{di_{n_{\max}-1}}{d\tau} = u_{n_{\max}-2} - u_{n_{\max}-1}, \\ &\frac{du_{n_{\max}}}{d\tau} = i_{n_{\max}} - i_{n_{\max}+1} + \gamma_* \frac{d}{d\tau} (u_{n_{\max}-2} - u_{n_{\max}}), \end{aligned}$$

где *n*<sub>max</sub> — число ячеек в линии передачи; *r<sub>g</sub>* — внутреннее сопротивление генератора входного видеоимпульса,

нормированное на Z<sub>0</sub>; r<sub>load</sub> — сопротивление нагрузки, нормированное на Z<sub>0</sub>.

Начальные условия:  $i_n(\tau = 0) = 0$ ,  $u_n(\tau = 0) = 0$ ,  $m_n(\tau = 0) = m_0$  ( $-1 \le m_0 \le 1$ );  $m_0$  — относительная намагниченность феррита. Изменяя начальную намагниченность, можно управлять процессом генерации путем изменения скорости ударной волны, а значит, и частоты генерации (можно менять положение рабочей точки на дисперсионной кривой). Граничное условие на входе (выходное напряжение генератора видеоимпульсов  $\varepsilon(\tau)$ , подаваемое на вход линии передачи) имеет вид

$$arepsilon( au) = arepsilon_0 egin{cases} \sin^2 rac{\omega_1 au}{2}, & 0 \leq \omega_1 au \leq \pi \ 1, & \pi \leq \omega_1 au. \end{cases}$$

Значения  $q_0$  и  $\eta$  были взяты соответственно 0.4 и 0.5. Мы полагали  $r_0 = 5000$ , так что высокочастотное затухание было пренебрежимо малó.

# Обсуждение результатов численного эксперимента

На рис. 3 приведены типичные расчетные осциллограммы напряжений V<sub>Ln</sub> (V<sub>Ln</sub> — напряжение в средней точке индуктивности,  $V_{Ln} = u_n - (1/2) \cdot (di_n/d\tau)$ ) в фиксированных ячейках линии передачи (рис. 1) с  $\gamma_* = 0.2$  при синхронизме, соответствующем разным точкам на дисперсионной характеристике (рис. 2). Скорость УЭМВ, а следовательно, и синхронизм  $\nu_s = \nu_p(\omega)$  на разных частотах и при различной локальной дисперсии групповой скорости регулировались изменением начальной намагниченности феррита и изменением выходного напряжения генератора входного видеоимпульса при сохранении всех остальных параметров. Осциллограммы при  $\varphi_1 = 1.26$  соответствуют синхронизму в минимуме групповой скорости —  $(d\nu_g/d\varphi)_{\varphi=\varphi_1} = 0$ , а при  $\varphi_2$ и  $\varphi_3$  соответственно  $0 < (d\nu_g/d\varphi)_{\varphi_1} < (d\nu_g/d\varphi)_{\varphi_2}$ . Как видно из рис. 3, с изменением локальной дисперсии групповой скорости переходный процесс и, в частности, длительность спада радиоимпульса существенно меняется.

С некоторой степенью условности цуг осцилляций, возникших за фронтом, можно разделить на два характерных участка: первый  $N_1(n)$  — колебания с почти одинаковой амплитудой и второй  $N_2(n)$  — колебания спада радиоимпульса (рис. 3), n — номер ячейки линии.

На рис. 4 приведены  $N_1$  и  $N_2$  в разных ячейках линии передачи с  $\gamma_* = 0.2$  при различных скоростях УЭМВ, которые соответствуют синхронизму  $\nu_s = \nu_p(\omega)$  на частотах с существенно различными значениями первой производной от групповой скорости. Как видно из рис. 4, при синхронизме в минимуме групповой скорости ( $\varphi_1 = 1.26$ ) спад радиоимпульса принимает квазистационарный вид при прохождении УЭМВ 150 ячеек линии



Рис. 4. Число колебаний  $N_1$  (сплошные линии) и  $N_2$  (штрихпунктирные линии) как функции номера ячейки линии (при синхронизме, соответствующем различным точкам на дисперсионной кривой).  $\varphi$ : I = 1.26, 2 = 1.55, 3 = 1.7, 4 = 1.85;  $\nu_p/\nu_0$ : I = 0.7115, 2 = 0.6728, 3 = 0.6613, 4 = 0.6547;  $m_0$ : I = 0.068, 2 = -0.049, 3 = -0.229, 4 = -0.273;  $\varepsilon_0$ : I = 14.43, 2 = 14.69, 3 = 15.07, 4 = 15.17.



**Рис. 5.** Зависимость числа колебаний  $N_1$  от сдвига фазы на ячейку, полученная по результатам счета (кривые со значками) и оцененная по формуле (5). *п*: 1 - 50, 2 - 150, 3 - 250.

передачи (см. также рис. 3) и в следующих ячейках линии передачи  $N_2$  не меняется. При этом число осцилляций  $N_1$  растет с номером ячейки линии передачи по закону, близкому к линейному. Из осциллограмм, приведенных на рис. 3, *a*, нетрудно видеть, что начиная со 150-й ячейки сохраняются как число осцилляций на спаде радиоимпульса, так и огибающая в области спада.

При синхронизме вне минимума групповой скорости  $\nu_g$  с ростом  $d\nu_g/d\varphi$  приращение  $N_1$  уменьшается, а N<sub>2</sub> увеличивается. Увеличение локальной дисперсии групповой скорости затягивает процесс формирования квазистационарной структуры поля вследствие дисперсионного расплывания волнового пакета. Отметим, что на рассматриваемой длине линии передачи в случае значительной локальной дисперсии уже в первом порядке по  $\Delta \omega / \omega$  ( $(d\nu_g/d\omega) \cdot (\omega/\nu_g)$  равно 0.37, 0.49, 0.56 соответственно при  $\varphi = 1.55, 1.7, 1.85$ ) стационарная структура спада генерируемого УЭМВ радиоимпульса сформироваться не успевает. Очевидно, что "обужение" спектра радиоимпульса ( $\Delta \omega / \omega \sim 1/(N_1 + N_2)$ ) еще недостаточно (см. (3)) для "стабилизации" спада генерируемого УЭМВ радиоимпульса при такой дисперсии при прохождении 250 ячеек линии. Отметим, что число осцилляций в радиоимпульсе с одинаковой амплитудой N1 будет максимально при синхронизме в минимуме  $\nu_{g}$  (рис. 5). На рис. 5 приведены как данные машинного эксперимента, так и данные, полученные на основе оценочной формулы для N<sub>1</sub> при установлении квазистационарного режима. Последняя выводится из условия скорости оттекания энергии от фронта УЭМВ на частоте возбуждаемых колебаний и имеет вид (см. также [8])

$$N_1(n) = \frac{(\nu_s - \nu_g)\varphi}{2\pi\nu_s} n.$$
(5)

Некоторое различие между оценкой и результатами численного эксперимента можно объяснить условностью



Рис. 6. Зависимость  $N_1$  (сплошные линии) и  $N_2$  (штрихпунктир) от номера ячейки.  $\gamma_*$ :  $I = 0.2, 2 = 0.8; \varphi$ :  $I = 1.26, 2 = 1.04; \nu_p/\nu_0$ :  $I = 0.7115, 2 = 0.5198; m_0$ :  $I = 0.068, 2 = -0.720; \varepsilon_0$ : I = 14.43, 2 = 13.69.



Рис. 7. Эволюция спектральной плотности радиоимпульсов.  $\gamma_*: a = 0.2, b = 0.8; \nu_p/\nu_0: a = 0.7115, b = 0.5198;$  $m_0: a = 0.068, b = -0.720; \varepsilon_0: a = 14.43, b = 13.69.$ 

разбиения (при обработке результатов) нестационарного генерируемого цуга на основную часть и спад.

Влияние локальной дисперсии в более высоких, чем первый, порядках по  $\Delta \omega / \omega$  на переходные процессы генерации можно проследить, рассматривая синхронизм в минимумах  $\nu_g$ , имеющих разную крутизну. В случае линии передачи, показанной на рис. 1, в минимуме  $\nu_g$  можно менять  $d^2 \nu_g / d\varphi^2$  изменением величины коэффициента перекрестной связи. На рис. 6 приведена зависимость  $N_1$  и  $N_2$  от номера ячейки при распространении УЭМВ в линиях передачи с  $\gamma_* = 0.2$  и 0.8. Как видно из рис. 6, даже при небольшом изменении  $\nu''_{g \omega \omega}$ 

 $((
u_{garphiarphi}'')_{\gamma_*=0.8}/(
u_{garphiarphi}'')_{\gamma_*=0.2}pprox 1.07)$ число осцилляций в квазистационарном спаде меняется в 1.5-2 раза. Однако квазистационарный спад формируется в линиях передачи с  $\gamma_* = 0.2$  и 0.8 при прохождении примерно одинакового числа ячеек линии. Очевидно, это связано с тем, что в линии передачи с  $\gamma_* = 0.8$  обужение спектра генерируемого радиоимпульса происходит быстрее, чем в линии с  $\gamma_* = 0.2 (N(n)|_{\gamma_*=0.8}/N(n)|_{\gamma_*=0.2} > 1$ ,  $N = N_1 + N_2$ ). На рис. 7 приведена спектральная плотность радиоимпульсов, сформировавшихся в 50, 150 и 250 ячейках линии передачи с  $\gamma_* = 0.2$  и 0.8. Как видно из рис. 7, в обоих случаях спектральная плотность радиоимпульсов на частоте волны, синхронной с УЭМВ, растет с ростом *n*. В рассмотренных случаях условие  $\Delta \omega / \omega \ll 1$  ( $\Delta \omega$  — полуширина спектра на уровне 0.5) выполняется при прохождении УЭМВ 150 ячеек линии. При этом обужение спектра при  $\gamma_* = 0.8$  происходит более быстро.

Зная спектральный состав и локальную дисперсию, легко понять природу амплитудной модуляции в генерируемом УЭМВ радиоимпульсе (рис. 3). В частности, при синхронизме  $\nu_s = \nu_p(\omega_0)$  в минимуме  $\nu_g(\omega_0)$  все спектральные составляющие  $\omega_0 \pm \Delta \omega$  при  $\Delta \omega / \omega \ll 1$  имеют групповую скорость  $\nu_g(\omega) > \nu_g(\omega_0)$ . Энергия этих спектральных составляющих медленнее "отстает" от фронта УЭМВ, чем на частоте синхронной волны, что и проявляется в незначительной амплитудной модуляции в радиоимпульсе (рис. 3, *a*). При синхронизме  $\nu_s = \nu_p(\omega_0)$ вне минимума  $\nu_g(\omega_0)$  модуляция наблюдается и на спаде радиоимпульса (рис. 3, c), что обусловлено наличием в узкой полосе спектра радиоимпульса составляющих с  $\nu_{g}(\omega) < \nu_{g}(\omega_{0})$ . Сторого говоря, часть генерируемого радиоимпульса с амплитудной модуляцией, как и его спад, следует отнести к переходному процессу. В случае синхронизма в минимуме  $\nu_g$ , как нетрудно видеть из рис. 3, а, переходный процесс стабилизируется после прохождения 150 ячеек линии передачи, так как число колебаний и форма переходной области радиоимпульса на осциллограммах в 150 и 250 ячейках линии передачи практически неразличимы. После стабилизации переходного процесса увеличение длительности радиоимпульса идет за счет роста числа колебаний, уменьшение амплитуды которых с удалением от фронта, как и в стационарной УЭМВ, определяется высокочастотными потерями в линии передачи с насыщенной нелинейностью [7], тогда как на спаде радиоимпульса — дисперсией.

## Заключение

Итак, с точки зрения оптимизации переходного процесса при прямом преобразовании видеоимпульса в радиоимпульс при его распространении в линиях передачи с нелинейностью, обладающей гистерезисными свойствами, оптимальным решением является синхронизм фронта УЭМВ и возбуждаемой им волны на частоте, вблизи которой локальная дисперсия групповой скорости минимальна. Как было показано выше на примере *LC*-линии передачи с перекрестными емкостными связями, при синхронизме  $\nu_s = \nu_p(\omega_0)$  в минимуме групповой скорости  $\nu_g(\omega_0)$  спад радиоимпульса относительно быстро принимает стационарную форму, а его длительность может составлять 4–5 периодов генерируемых колебаний. С практической точки зрения возможность прямого преобразования видеоимпульса в радиоимпульс с крутыми фронтом и спадом представляется весьма перспективной.

Работа выполнена при финансовой поддержке Российского фонда фундаментальных исследований (проект № 94-02-05443).

# Список литературы

- [1] Гапонов А.В., Островский Л.А., Фрейдман Г.И. // Изв. вузов. Радиофизика. 1967. Т. 10. № 9-10. С. 1376-1413.
- [2] Гапонов А.В., Островский Л.А., Рабинович М.И. // Изв. вузов. Радиофизика. 1970. Т. 13. № 2. С. 164–213.
- [3] Скотт Э. Волны в активных и нелинейных средах в приложении к электронике. М.: Сов. радио, 1977.
- [4] Уизем ДЖ. Линейные и нелинейные волны. М.: Мир, 1977.
- [5] Ikezi H., Wojtowich S.S., Waltz J.S. et al. // J. Appl. Phys. 1988. Vol. 64. N 6. P. 3277–3281.
- [6] Kuusela T., Hietarinta J. // Rev. Sci. Instrum. 1991. Vol. 62. N 9. P. 2266–2270.
- [7] Белянцев А.М., Климин С.Л. // Изв. вузов. Радиофизика. 1993. Т. 36. № 11. С. 1011–1022.
- [8] Белянцев А.М., Дубнев А.И., Климин С.Л. и др. // ЖТФ. 1995. Т. 65. Вып. 8. С. 132–142.
- [9] Виноградова М.Б., Руденко О.В., Сухоруков А.П. Теория волн. М.: Наука, 1990.