

А. М. Гаврилов

*Технологический институт Южного Федерального университета в г. Таганроге  
347928 Ростовская обл., Таганрог, ГСП-17А, Некрасовский пер., 44  
e-mail: [gavr\\_am@mail.ru](mailto:gavr_am@mail.ru)*

## Геометрическая дисперсия сферически расходящегося звукового пучка

*Получена 22.02.2008, опубликована 12.03.2008*

В приближении квазиоптики для звукового пучка с узким угловым спектром, создаваемого в однородной бездисперсионной среде сферически выпуклым излучателем с равномерным распределением амплитуды, рассмотрены особенности совместного влияния дифракции и геометрической расходимости волны на пространственную динамику дисперсионного параметра и фазового инварианта трехчастотной волны.

Ключевые слова: геометрическая дисперсия, кривизна фазового фронта, волновые пучки, дифракция, геометрическая расходимость, зоны Френеля.

### ВВЕДЕНИЕ

Под геометрической дисперсией волновых пучков понимается частотная зависимость фазовой скорости монохроматической волны, распространяющейся в виде пространственно локализованного волнового возмущения в однородной бездисперсионной среде [1, 2]. Не будучи связанной с физическими свойствами среды наличием неоднородностей или внешних границ, ее проявление в рассматриваемом случае обусловлено дифракцией и зависит исключительно от исходных геометрических характеристик волны, излучаемой источником ограниченных размеров.

В отличие от оптики, где из-за большой разницы между поперечным размером пучка и длиной волны (частота колебаний  $\omega/2\pi \approx 10^{15}$  Гц) дифракционные процессы проявляются на больших расстояниях и во многих задачах их можно не принимать во внимание, в акустике из-за использования существенно меньших частот ( $\leq 10^7$  Гц) это соотношение не столь велико. Такое положение сохраняется, несмотря на имеющееся различие в значениях скорости электромагнитных и акустических волн. Поэтому в звуковых пучках дисперсионные проявления дифракции начинают проявляться практически сразу в процессе распространения волны, что делает необходимым учет их влияния с малых удалений от излучателя даже на высоких (для акустики) частотах.

## 1. ОСОБЕННОСТИ ГЕОМЕТРИЧЕСКОЙ ДИСПЕРСИИ ПУЧКОВ

Часто при обсуждении геометрической дисперсии пучков возникает вопрос о правомерности и целесообразности увязывания понятий дифракции и дисперсии волн, поскольку существуют исторически сложившиеся и формально несвязанные между собой представления об этих процессах. В связи с этим отметим, что наблюдаемые в природе волновые процессы обязаны своим многообразием весьма ограниченному числу факторов [1, 3]. Среди них выделим, с одной стороны, внутренние свойства среды (дисперсия, диссипация, нелинейность), а с другой — геометрические характеристики самой волны: пространственная локализация возмущения, начальная форма фазового фронта, распределение амплитуды вдоль фронта. Обычно дисперсионные свойства безграничной среды связывают с существующим понятием физической дисперсии [1], она обусловлена наличием временных и пространственных масштабов, отражающих внутренние процессы, время протекания или пространственная протяженность которых соизмеримы с периодом или длиной волны. Временная и пространственная нелокальность между внешним воздействием и реакцией среды обязаны своим проявлением разного рода релаксационным процессам и наличию у среды внутренней микроструктуры.

В общем случае проявление частотной дисперсии скорости не ограничивается внутренними процессами в среде [1]. Характерные параметры с размерностью длины и времени, определяющие особенности распространения волн, могут быть связаны с геометрическими характеристиками волны и пространственными условиями ее распространения. Наглядным примером служит геометрическая дисперсия волн в волноводах [1, 4], где в качестве характерного масштаба выступает размер поперечного сечения волновода. Сюда может быть отнесена и дисперсия при распространении неоднородной волны, ограниченной в пространстве в виде дифрагирующего пучка, соответствующим параметром которого является волновой размер излучателя.

Формальным подтверждением правомерности представлять результаты проявления дифракционных процессов в терминах дисперсии является взаимосвязь между дифракционным набегом фазы  $\varphi_\theta(z, \omega)$  монохроматической волны в пучке и величиной ее фазовой скорости  $c(z, \omega)$ , следующая из двух способов записи ее полной фазы

$$\begin{cases} \theta(z, \omega) = \omega(t - z/c_0) + \varphi_\theta(z, \omega); \\ \theta(z, \omega) = \omega[t - z/c(z, \omega)]. \end{cases}$$

После дифференцирования по координате получаем

$$\begin{cases} -\partial\theta(z, \omega)/\partial z = \omega/c_0 - \partial\varphi_\theta(z, \omega)/\partial z; \\ -\frac{\partial}{\partial z}\theta(z, \omega) = \frac{\omega}{c(z, \omega)} \left[ 1 - \frac{z}{c(z, \omega)} \cdot \frac{\partial c(z, \omega)}{\partial z} \right] \cong \frac{\omega}{c(z, \omega)}. \end{cases} \quad (1)$$

Приближенное равенство во втором выражении (1) выполняется при малых изменениях скорости,  $c(z, \omega) \gg z \partial c(z, \omega)/\partial z$ , что справедливо для дифракционных процессов. Приравняв правые части обоих выражений (1), получаем

$$c(z, \omega) \cong \frac{c_0}{1 - \frac{c_0}{\omega} \cdot \frac{\partial \varphi_\partial(z, \omega)}{\partial z}} \cong c_0 \left[ 1 + \frac{c_0}{\omega} \cdot \frac{\partial \varphi_\partial(z, \omega)}{\partial z} \right] = c_0 + \Delta c(z, \omega), \quad (2)$$

где  $c_0$  — скорость плоской волны;  $\Delta c \ll c_0$ ;  $\Delta c(z, \omega)$  — дисперсионная добавка к фазовой скорости. Зависимость фазовой скорости неоднородной волны (2) от расстояния является одной из особенностей геометрической дисперсии в пучке. Это отличает рассматриваемый случай от одномерных волноводов (мелкое море, стержни, пластины и др.), дисперсионные свойства которых неизменны вдоль направления распространения волны. Поэтому существующие подходы к исследованию дисперсии, использующие абсолютные и относительные измерения скорости, здесь оказываются неприменимы, что требует разработки специальных методов ее регистрации [2, 5–7].

Рассмотрение дисперсионных свойств пучков представляет интерес для ряда областей применения ультразвука. Отметим безуспешные попытки измерения физической дисперсии в чистой воде и эмульсиях с использованием высокочувствительного модуляционного метода [8]. Наиболее вероятной причиной, помешавшей получению результатов, следует признать присутствие неучтенной геометрической дисперсии, вклад которой при проведении измерений в ближней области пучка многократно превышает величину физической дисперсии [2]. Достаточно было перенести измерения дисперсии на тонкую проволоку, где из-за малости поперечного размера дифракционный механизм дисперсии отсутствует, чтобы модуляционный метод дал положительные результаты [9, 10].

Подобная ситуация проявилась в измерениях нелинейной дисперсии, обусловленной фазозависимыми нелинейными процессами в трехчастотном волновом пакете [11]. Проведенное в режиме малого сигнала исследование геометрической дисперсии пучка [12] позволило определить область пространства, где ее влияние не сказывается на результатах измерений, и разделить вклады двух физически разных явлений. Как и при исследовании эмульсий, величина геометрической дисперсии из-за дифракции пучка превышает нелинейную дисперсию более чем на порядок. Поэтому неучет ее может оказаться причиной неверных результатов измерения нелинейной составляющей.

Дисперсионное проявление дифракции представляет самостоятельный интерес для многочисленных теоретических и экспериментальных исследований нелинейной акустики ограниченных пучков, поскольку связано с ее влиянием на протекание нелинейных процессов [13–15]. Совместное действие дифракции и нелинейности сопровождается явлениями, не свойственными одномерным волнам (асимметрия искажений временного профиля первоначально гармонической волны, эффекты самовоздействия, включающие самофокусировку, самолокализацию, дефокусировку волн и др.). Сочетание нелинейности и геометрической дисперсии создает физические предпосылки для формирования в традиционно бездисперсионной акустике известных в оптике локализованных и компактных структур (солитон, компактон), в основе которых лежит баланс этих эффектов.

Наблюдаемый в последнее время всплеск интереса к использованию искусственно создаваемой [16, 17] и естественной дисперсии (волноводы) [18, 19] связан с задачей временной компрессии длинных импульсов с целью увеличения их амплитуды и укорочения длительности. Ее решение востребовано в областях, где необходимо получить большую амплитуду зондирующего импульса, исключив негативное проявление нелинейного затухания, в измерительных и диагностических системах высокого пространственного разрешения. В отличие от оптики в акустических задачах редко удается воспользоваться естественно существующей дисперсией, тогда как создание условий для ее проявления зачастую трудно выполнимо технически. В связи с этим встает вопрос об использовании геометрической дисперсии волновых пучков, что предполагает ее детальное исследование.

Многообразие применяемых на практике волновых пучков и возможных способов использования геометрической дисперсии выводит вопрос ее изучения за рамки какого-либо частного случая. Одновременно возникает необходимость рассмотрения задачи о доступных способах “управления” ее величиной и пространственным распределением. Для конкретной среды характер пространственной структуры пучка, а вместе с ней и дисперсионные проявления дифракции неоднородной волны, могут задаваться параметрами граничного условия ( $z = 0$ ) для исходного возмущения. К таким параметрам относятся конфигурация и размеры излучающей поверхности, частота гармонического возмущения, начальная форма фазового фронта и поперечное распределение амплитуды.

В работах [2, 20] экспериментально и теоретически исследуются дисперсионные свойства волны, ограниченной в пространстве в виде осесимметричных пучков с гауссовым, полиномиальным и равномерным начальным распределением амплитуды. На примере дисперсионного параметра и фазового инварианта трехчастотной волны в рамках квазиоптического (малоуглового) приближения прослежены характерные особенности проявления геометрической дисперсии для плоских излучателей круглой формы. К таковым относятся локализация дисперсии в пределах области дифракции Френеля, сильная зависимость ее пространственной структуры от амплитудного распределения вдоль излучающей поверхности, наличие пространственных осцилляций дисперсионного параметра, сопровождающихся резкими изменениями его величины и знака, что получило подтверждение в эксперименте [2].

Наряду с амплитудным распределением исходного возмущения другим доступным способом влиять на величину и пространственную структуру дисперсии является использование такого фактора, как начальная форма фазового фронта. Наиболее просто такой подход реализуется посредством формирования сферически расходящейся (сходящейся) волны с ограниченной протяженностью фронта. Физической моделью рассматриваемой задачи может служить сферическая волна, прошедшая отверстие в непрозрачном экране, радиус кривизны фронта которой определяется расстоянием между точечным источником и экраном. На практике ограниченные волновые пучки с сферически расходящимся фазовым фронтом получают, используя сферически выпуклые излучатели или соответствующее фазовое распределение вдоль антенной

решетки. До настоящего времени интерес к ним был обусловлен необходимостью равномерного озвучивания большого объема среды и сокращения времени обзора пространства в задачах диагностики, обнаружения и слежения за быстро перемещающимися объектами, стабилизации акустического контакта с объектом наблюдения, в ультразвуковой технологии и др.

С целью выяснения роли начальной кривизны фазового фронта в [21] проведен теоретический анализ дисперсионных свойств сферически расходящегося гауссового пучка с различным соотношением параметров, характеризующих дифракцию и расходимость волны. В рамках решения параболического уравнения дифракции прослежены особенности совместного проявления этих процессов, качественно различающиеся для малых и больших значений кривизны излучателя. Однако, в акустике гауссов пучок интересен лишь в качестве физической модели исследуемого процесса, которая может быть описана простыми аналитическими выражениями. На практике, как правило, используют излучатели с равномерным возбуждением, что обусловлено рядом причин, включая простоту технической реализации.

В связи с этим, целью данной работы является рассмотрение дисперсионных свойств осесимметричных пучков, создаваемых в однородной бездисперсионной среде сферически выпуклыми излучателями с равномерным распределением амплитуды и различной кривизной поверхности, сравнение их с ранее рассмотренным случаем плоского излучателя в аналогичных условиях [20].

## 2. ИСПОЛЬЗУЕМЫЙ ПОДХОД К РАССМОТРЕНИЮ ДИСПЕРСИИ ПУЧКА

В основу анализа дисперсионных характеристик сферически расходящегося ультразвукового пучка с узким угловым спектром положим решение параболического уравнения дифракции [1] и принципы, лежащие в основе модуляционного метода измерения дисперсии В. А. Зверева [9, 10]. В осесимметричном пучке с равномерным возбуждением вдоль поверхности излучателя выражение для комплексной амплитуды монохроматической волны, нормированной на начальную величину возмущения  $A_0$  ( $z = 0$ ), в произвольной точке пространства имеет вид [22]:

$$P_n(r_n, z_n) = \frac{2i}{z_n} \exp\left(-\frac{ir_n^2}{z_n}\right) \int_0^1 \exp\left[-ir_{n0}^2 \frac{(1 + \delta_0 z_n)}{z_n}\right] J_0\left(\frac{2r_{n0}r_n}{z_n}\right) r_{n0} dr_{n0}. \quad (3)$$

Здесь

$$z_n = z/l_\partial = 2z/ka^2; \quad r_n = r/a; \quad \delta_0 = l_\partial/R_0 = ka^2/2R_0; \quad P_n(r_n, z_n) = P(r, z)/A_0, \quad (4)$$

где  $r$  и  $z$  — поперечная и продольная (осевая) координаты поля;  $R_0$  и  $2a$  — радиус кривизны и размер апертуры излучателя;  $k = \omega/c_0$ ;  $l_\partial = ka^2/2$  — протяженность области дифракции Френеля (ближней области);  $\delta_0$  — начальная кривизна волнового фронта ( $z_n = 0$ ), отнесенная к дифракционной длине пучка.

Для узкополосного сигнала ( $\omega_0 \gg \Omega$ ), спектр которого ( $\Delta\omega \sim \Omega$ ) сосредоточен в окрестности частоты  $\omega = \omega_0$ , локальное поведение закона дисперсии может быть представлено в виде ряда [1]:

$$k(\omega) = k(\omega_0) + (dk/d\omega)_{\omega_0}(\omega - \omega_0) + 0,5(d^2k/d\omega^2)_{\omega_0}(\omega - \omega_0)^2 + \dots, \quad (5)$$

где  $k(\omega_0) = \omega_0/c_\phi$ ;  $c_\phi$  — фазовая скорость волны с частотой  $\omega_0$ ;  $(dk/d\omega)_{\omega_0}^{-1} = c_g$  — групповая скорость волнового пакета;  $(d^2k/d\omega^2)_{\omega_0} = (dc_g^{-1}/d\omega)_{\omega_0} = D$  — дисперсионный параметр, характеризующий частотную зависимость групповой скорости. Первые два члена (5) соответствуют линейному приближению функции  $k(\omega)$  и описывают неискаженное распространение волнового пакета с групповой скоростью  $c_g$ . Дисперсионные искажения, проявляющиеся в изменении формы огибающей волнового пакета и фазовой модуляции его высокочастотного заполнения, учитываются квадратичным и последующими членами. При рассмотрении распространения узкополосных сигналов ( $\omega_0 \gg \Omega$ ) достаточно воспользоваться вторым приближением теории дисперсии, т.е. третьим слагаемым.

Дисперсионный параметр  $D$  найдем посредством регистрации нарушений фазового синхронизма между Фурье-компонентами многочастотной волны. Наиболее просто это реализуется в рамках модуляционного метода измерения дисперсии [9, 10] при использовании трехчастотной волны с симметричным спектром ( $\omega_0, \omega_{H, B} = \omega_0 \mp \Omega$ ):

$$\begin{aligned} p(t, r, z) = & P_0(r, z)\cos[\omega_0 t - k_0 z + \varphi_0(r, z) + \varphi_0] + \\ & + P_H(r, z)\cos[\omega_H t - k_H z + \varphi_H(r, z) + \varphi_{H0}] + P_B(r, z)\cos[\omega_B t - k_B z + \varphi_B(r, z) + \varphi_{B0}] = \\ = & P(t, r, z)\cos[\omega_0 t - k_0 z + \varphi(t, r, z) + \varphi_0], \end{aligned} \quad (6)$$

где  $P_0(r, z)$ ,  $P_H(r, z)$ ,  $P_B(r, z)$  и  $\varphi_0(r, z)$ ,  $\varphi_H(r, z)$ ,  $\varphi_B(r, z)$  — дифракционные изменения амплитуд и фаз гармоник;  $\varphi_0$ ,  $\varphi_{H0}$ ,  $\varphi_{B0}$  — начальные ( $z = 0$ ) фазы компонент;  $P(t)$  и  $\varphi(t)$  описывают амплитудную и фазовую модуляцию [2]. Тогда

$$D(\omega_0, r, z) = \frac{d^2k(\omega_0, r, z)}{d\omega^2} = -2 \frac{\beta(r, z) - \beta_0}{z\Omega^2} = -2 \frac{\Delta\beta(r, z)}{z\Omega^2}, \quad \left[ \frac{c^2}{\text{м} \cdot \text{рад}} \right], \quad (7)$$

где  $\beta_0 = [(\varphi_{H0} + \varphi_{B0})/2 - \varphi_0]$  — начальное ( $z = 0$ ) значение фазового инварианта (ФИ) трехчастотного сигнала;  $\beta(r, z) = [(\varphi_H(r, z) + \varphi_B(r, z))/2 - \varphi_0(r, z)]$  — ФИ в произвольной точке наблюдения. Для нахождения пространственного распределения дисперсионного параметра достаточно определить дифракционный набег (расстройку) ФИ  $\Delta\beta(r, z)$ . Дисперсионные искажения отсутствуют ( $D = 0$ ), если в процессе распространения между гармониками ( $\omega_H, \omega_0, \omega_B$ ) сохраняется фазовый синхронизм, т.е.  $\Delta\beta(r, z) = 0$ . В бездисперсионных средах эта ситуация возможна только у одномерных волн.

В общем случае дифракционная расстройка фазового инварианта  $\Delta\beta$  в (7) находится из (3) через значения аргумента комплексной амплитуды на частотах  $\omega_H, \omega_0$  и  $\omega_B$ :

$$\Delta\beta(r_n, z_{n0}) = 0,5[\arg P_{nH}(r_n, z_{n0}) + \arg P_{nB}(r_n, z_{n0})] - \arg P_{n0}(r_n, z_{n0}) \quad (8)$$

с учетом частотного параметра  $\Phi = \omega_0/\Omega$  в безразмерных величинах  $z_n$  и  $\delta_0$  (4):

$$\begin{aligned}
\omega &= \omega_0 : & z_n &= z_{n0} ; & \delta_{0(0)} &= \delta_0 ; \\
\omega &= \omega_H : & z_{nH} &= z_{n0} \Phi / (\Phi - 1) ; & \delta_{0H} &= \delta_0 (\Phi - 1) / \Phi ; \\
\omega &= \omega_B : & z_{nB} &= z_{n0} \Phi / (\Phi + 1) ; & \delta_{0B} &= \delta_0 (\Phi + 1) / \Phi ,
\end{aligned} \tag{9}$$

где  $z_{n0} = z/l_{\partial 0} = 2z/k_0 a^2$ ;  $k_0 = \omega_0/c_0$ . С учетом (9) выражения  $P_{n0}$ ,  $P_{nH}$  и  $P_{nB}$  запишутся

$$\begin{aligned}
P_{n0}(r_n, z_{n0}) &= \frac{2i}{z_{n0}} \exp\left(-\frac{ir_n^2}{z_{n0}}\right) \int_0^1 \exp\left[-ir_{n0}^2 \frac{(1 + \delta_0 z_{n0})}{z_{n0}}\right] J_0\left(\frac{2r_{n0}r_n}{z_{n0}}\right) r_{n0} dr_{n0} ; \\
P_{nH}(r_n, z_{n0}) &= \frac{2i(\Phi - 1)}{z_{n0}\Phi} \exp\left[-\frac{ir_n^2(\Phi - 1)}{z_{n0}\Phi}\right] \int_0^1 \exp\left[-ir_{n0}^2 \frac{(1 + \delta_0 z_{n0})(\Phi - 1)}{z_{n0}\Phi}\right] \times \\
&\times J_0(2r_{n0}r_n(\Phi - 1)/z_{n0}\Phi) r_{n0} dr_{n0} ; \\
P_{nB}(r_n, z_{n0}) &= \frac{2i(\Phi + 1)}{z_{n0}\Phi} \exp\left[-\frac{ir_n^2(\Phi + 1)}{z_{n0}\Phi}\right] \int_0^1 \exp\left[-ir_{n0}^2 \frac{(1 + \delta_0 z_{n0})(\Phi + 1)}{z_{n0}\Phi}\right] \times \\
&\times J_0(2r_{n0}r_n(\Phi + 1)/z_{n0}\Phi) r_{n0} dr_{n0} .
\end{aligned} \tag{10}$$

Для нахождения дисперсионного параметра пучка на частоте  $\omega_0$  необходимо в выражении (8) с учетом (10) взять предел при  $\Phi \rightarrow \infty$ :

$$D_n(r_n, z_{n0})_{\omega_0} = \omega_0^2 l_{\partial 0} D(r_n, z_{n0})_{\omega_0} = -(2/z_{n0}) \lim_{\Phi \rightarrow \infty} [\Phi^2 \Delta\beta(r_n, z_{n0}, \Phi)], \quad (pad). \tag{11}$$

Очевидно, что выполнение условия  $\Phi \rightarrow \infty$  приведет к тому, что расстройка фазового инварианта (8) будет равна нулю во всех точках поля. При конечных значениях частотного параметра выражение (11) позволяет найти усредненную в полосе частот измерительного сигнала ( $\Delta\omega = 2\Omega$ ) величину дисперсионного параметра в окрестности частоты  $\omega_0$ .

### 3. РАСПРЕДЕЛЕНИЯ ФАЗОВОГО ИНВАРИАНТА И ДИСПЕРСИОННОГО ПАРАМЕТРА В БЛИЖНЕЙ ОБЛАСТИ ПОЛЯ

Результаты расчета поперечного распределения дифракционной расстройки фазового инварианта трехчастотной волны  $\Delta\beta(r_n)$  вблизи излучателя ( $z_{n0} = 0,1$ ) для  $\Phi = 10$  показаны на рис. 1. Влияние кривизны излучателя, величина которой изменялась в интервале  $\delta_0 = (0..9)$ , наиболее сильно проявляется в приосевой области. Отметим, что на оси пучка  $\Delta\beta$  может принимать одно из трех возможных значений: 0 и  $\pm\pi/2$ . Данная особенность свойственна пучкам, создаваемым излучателями с равномерным распределением амплитуды вне зависимости от значения их кривизны. Обусловлено это равенством вкладов, вносимых в формируемое на оси поле соседними зонами Френеля [20], рис. 2-а.

Вне оси зависимость  $\Delta\beta(r_n)$  является непрерывной осциллирующей функцией, размах которой при  $\delta_0 > 0$  спадает по мере приближения к краям пучка. С увеличением расстояния  $z_n$  общий характер изменений поперечного распределения ФИ качественно

повторяет пространственную динамику этого параметра в поле поршневого излучателя ( $\delta_0 = 0$ ), рис. 2-б. Основной тенденцией этих изменений является постепенное смещение осцилляций на периферию пучка в процессе распространения волны.

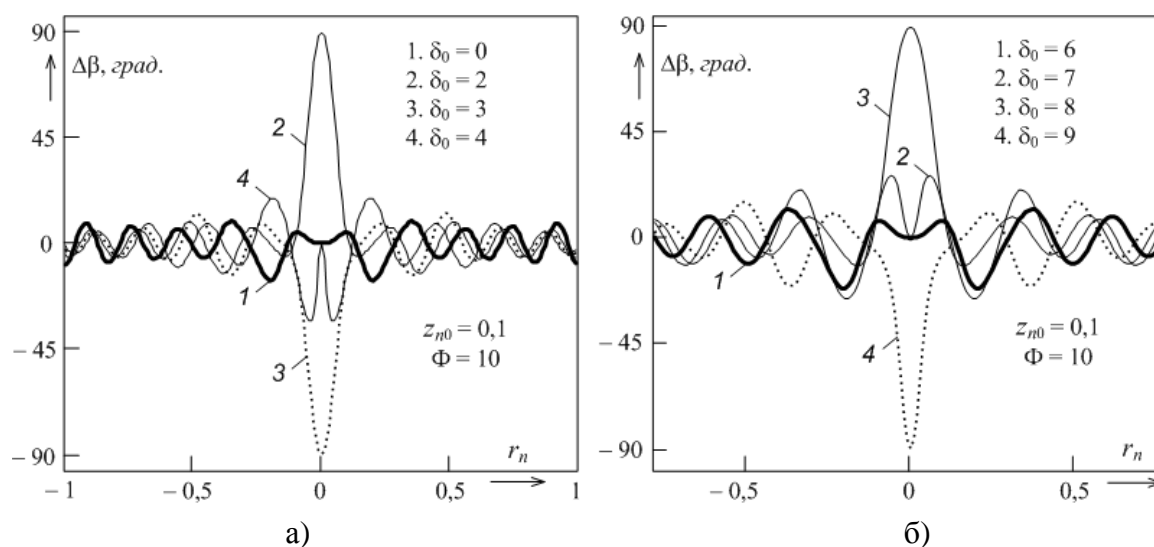


Рис. 1. Поперечные распределения расстройки ФИ вблизи излучателя

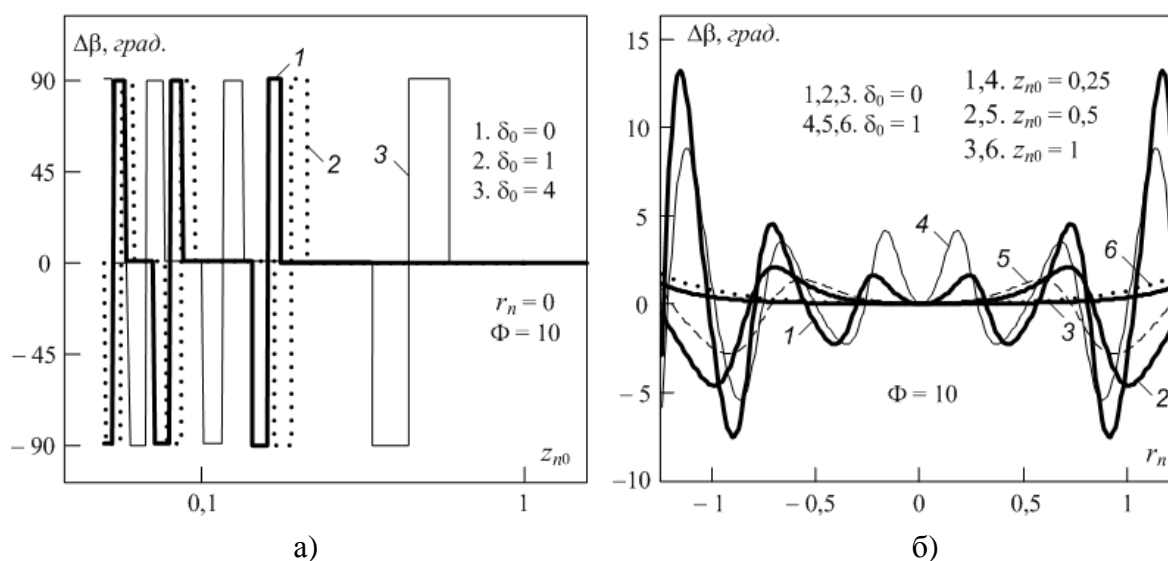


Рис. 2. Осевые и поперечные распределения ФИ в ближней области поля

Свойственная круглому поршню [20] ступенчатая форма осевого распределения  $\Delta\beta$  сохраняется при изменении кривизны излучающей поверхности в широких пределах, рис. 2-а. Вместе с этим рост  $\delta_0$  сопровождается изменениями осевого распределения ФИ в ближней области поля, приводя к удалению от излучателя имеющих на нем ступенчатых участков. Координаты биполярных разрывов между ступенчатыми участками функции  $\Delta\beta(r_n = 0, z_{n0})$  равны

$$z_{n0} = 1/(2j\pi - \delta_0), \quad (j=1, 2, \dots) \quad (12)$$

и совпадают с положением разрывов на осевых распределениях главного значения



фазы волны с частотой  $\omega_0$  [22]. Точкам с координатами (12) соответствует четное число фазовых зон на излучателе, вклады которых на оси взаимно компенсируются, приводя к формированию здесь локальных участков поля с нулевой амплитудой.

Поперечные распределения дисперсионного параметра, соответствующие приведенным выше зависимостям фазового инварианта, показаны на рис. 3. По мере удаления от излучателя на общем виде зависимостей  $D_n(r_n)$  и их поведении прослеживаются те же качественные изменения, что и на аналогичных распределениях ФИ. Нарушение фазового синхронизма между Фурье-гармониками трехчастотного сигнала, порождаемое геометрической дисперсией, приводит к появлению конечных значений расстройки ФИ, знак которой противоположен знаку дисперсионного параметра. Различие в знаках  $D_n$  и  $\Delta\beta$  непосредственно следует из соотношений (7) и (11). Пространственная неоднородность дисперсионных свойств препятствует накоплению фазовых искажений трехчастотной волной в ближней области пучка. В результате искажения «вытесняются» из приосевой области на периферию пучка, где дисперсионный параметр имеет большие абсолютные значения.

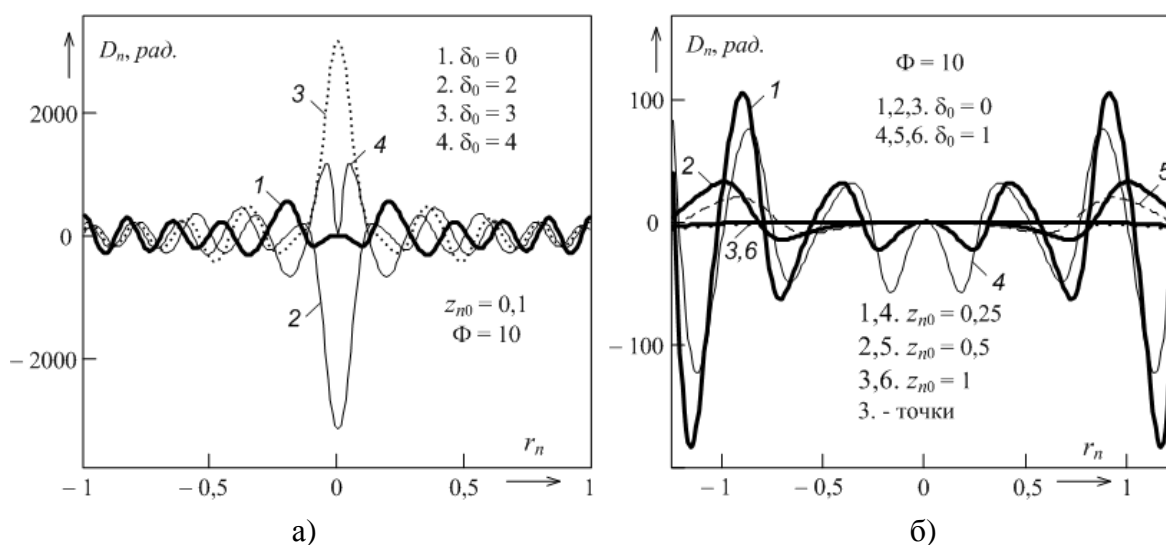


Рис. 3. Поперечные распределения дисперсионного параметра

#### 4. ОСЕВЫЕ РАСПРЕДЕЛЕНИЯ ФАЗОВОГО ИНВАРИАНТА И ДИСПЕРСИОННОГО ПАРАМЕТРА

Решение (3) для оси пучка ( $r_n = 0$ ) принимает простой вид

$$P_n(0, z_n) = (1/(1 + \delta_0 z_n)) [1 - \exp(-i(1 + \delta_0 z_n)/z_n)],$$

откуда для действительной амплитуды и фазы получаем следующие выражения:

$$|P_n(0, z_n)| = (1/z_n) \cdot |\sin[(1 + \delta_0 z_n)/2z_n]| / [(1 + \delta_0 z_n)/2z_n]; \quad (13)$$

$$\varphi_\phi(0, z_n) = -\frac{1 + \delta_0 z_n}{2z_n} + \pi \left\{ \frac{3}{2} - \text{sign} \left[ \sin \left( \frac{1 + \delta_0 z_n}{2z_n} \right) \right] \right\} = \varphi_{\phi 1}(0, z_n) + \varphi_{\phi 2}(0, z_n). \quad (14)$$

Первое слагаемое в (14)  $\varphi_{\partial 1}(0, z_n)$  описывает дифракционный набег фазы вдоль оси, тогда как второе  $\varphi_{\partial 2}(0, z_n)$ , содержащее ступенчатую единичную функцию, отражает интерференцию вкладов зон Френеля. С учетом двух механизмов формирования фазовой структуры поля расстройка фазового инварианта (8) запишется в виде суммы  $\Delta\beta(0, z_{n0}) = \Delta\beta_1(0, z_{n0}) + \Delta\beta_2(0, z_{n0})$ ,

(15)

где при любых значениях частотного параметра  $\Phi$  справедливо равенство

$$\Delta\beta_1(0, z_{n0}) = -\left\{ \frac{1}{2} \left[ \frac{(1 + \delta_0 z_{n0})(\Phi - 1)}{2z_{n0}\Phi} + \frac{(1 + \delta_0 z_{n0})(\Phi + 1)}{2z_{n0}\Phi} \right] - \frac{1 + \delta_0 z_{n0}}{2z_{n0}} \right\} = 0. \quad (16)$$

Выражение (15) с учетом (16) принимает вид

$$\Delta\beta(0, z_{n0}) \equiv \Delta\beta_2(0, z_{n0}) = -\pi \left\{ 0,5[\text{sign}[\sin((1 + \delta_0 z_{n0})(\Phi - 1)/2z_{n0}\Phi)] + \text{sign}[\sin((1 + \delta_0 z_{n0})(\Phi + 1)/2z_{n0}\Phi)]] - \text{sign}[(\sin((1 + \delta_0 z_{n0})/2z_{n0}))] \right\}. \quad (17)$$

Осевые распределения расстройки фазового инварианта, рассчитанные для разных значений кривизны излучателя, приведены на рис. 2-а и рис. 4. Среди особенностей функции  $\Delta\beta(0, z_{n0})$  следует отметить повторяемость основных ее закономерностей для ряда значений  $\delta_0$ , отличающихся между собой на  $2\pi$ . В качестве примера показаны два семейства осевых зависимостей ФИ, соответствующих  $\delta_0 = (0, 2\pi, 4\pi)$  и  $\delta_0 = (\pi, 3\pi)$ , рис. 4. Кривые в каждом из этих семейств отличаются лишь шириной ступенчатых участков, которая пропорциональна кривизне излучателя. Наблюдаемое совпадение координат биполярных разрывов между ступенчатыми участками у разных кривых следует из поведения осевых распределений главного значения фазы монохроматической волны (14). Ранее [22] было показано, что для отмеченных случаев зависимости  $\varphi_{\partial}(0, z_n)$  практически не отличаются между собой.

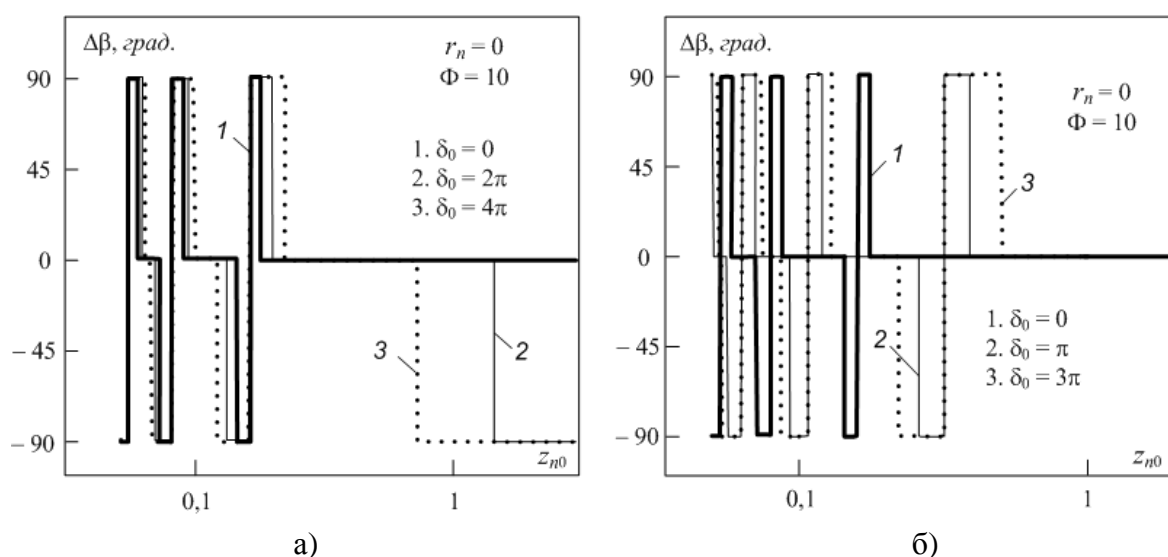


Рис. 4. Осевые распределения фазового инварианта для  $\delta_0 = \pi l$ , ( $l = 0, 1, 2, \dots$ )

Характерной особенностью осевых распределений  $\Delta\beta(0, z_{n0})$  при  $\delta_0 = (2\pi, 4\pi, \dots)$  является появление в дальней области поля ( $z_{n0} > 1$ ) конечного значения расстройки ФИ  $\Delta\beta = -\pi/2$ . Столь значительные фазовые искажения способны существенно повлиять на вид модуляции [2] излучаемого волнового пакета, например, изменить амплитудную модуляцию на фазовую или наоборот. Если у плоского излучателя за пределами ближней области  $\Delta\beta = 0$ , т.е. модулированная волна восстанавливает свою исходную фазовую структуру, то здесь искажения в виде  $\Delta\beta = -\pi/2$  сохраняются и на больших расстояниях, несмотря на завершение дифракционных процессов. Формально данную ситуацию можно объяснить помещением в бесконечность координаты наиболее удаленного от излучателя биполярного разрыва функции  $\Delta\beta(0, z_{n0})$ , как это следует из (12). В качестве иллюстрации этого процесса на рис. 5 показаны осевые распределения расстройки ФИ для нескольких значений кривизны в окрестности  $\delta_0 = 2\pi$ . Отмеченная особенность осевого распределения  $\Delta\beta(0, z_{n0})$  при  $\delta_0 = (2\pi, 4\pi, \dots)$  обусловлена специфической структурой поля, формируемой четным числом зон Френеля [22].

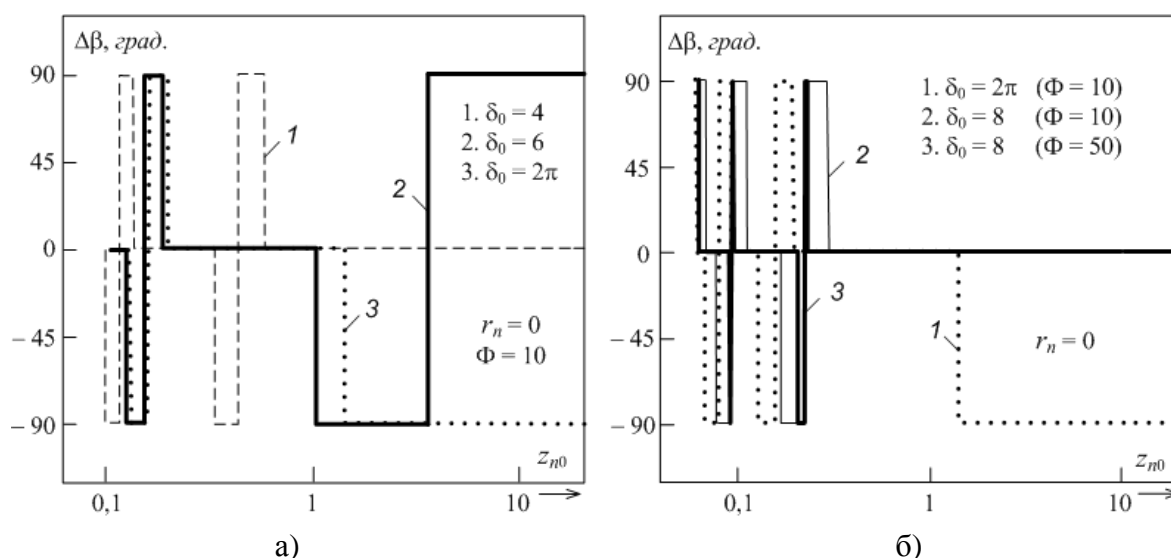


Рис. 5. Динамика осевых распределений фазового инварианта вблизи  $\delta_0 = 2\pi$

Влияние частотного параметра на рассматриваемые зависимости видно на примере кривых 2 и 3, рис. 5-б. Поскольку увеличение  $\Phi$  равносильно сужению спектра трехчастотной волны и выравниванию волновых размеров пучка, из-за ослабления различий дифракционных процессов для каждой из частот ( $\omega_H$ ,  $\omega_0$ ,  $\omega_B$ ) в пределе  $\Phi \rightarrow \infty$  ширина ступенчатых участков стремится к нулю, т.е.  $\Delta\beta \rightarrow 0$  на всей оси.

Для случаев  $\delta_0 = (2\pi, 4\pi, \dots)$  рост  $\Phi$  сопровождается смещением координаты наиболее удаленного отрицательного скачка  $\Delta\beta$  в область больших  $z_{n0}$ . В случае волнового пакета с непрерывным спектром, локализованным в окрестности  $\omega_0$ , процесс формирования фазовой структуры оказывается распределенным в

пространстве. При его распространении расстройка  $\Delta\beta = -\pi/2$  появляется вначале у наиболее удаленных от средней частоты  $\omega_0$  симметрично расположенных Фурье-компонент  $\omega_H$  и  $\omega_B$ , а по мере продвижения волны этот процесс охватывает более близкие к  $\omega_0$  пары спектральных компонент.

При произвольном значении  $\Phi$  дисперсионный параметр на оси пучка с учетом (17) описывается выражением

$$D_n(0, z_{n0}) = -\frac{2\Phi^2}{z_{n0}} \Delta\beta_2(0, z_{n0}) = \frac{2\pi\Phi^2}{z_{n0}} \left\{ \frac{1}{2} \left[ \text{sign} \left[ \sin \left( \frac{(1 + \delta_0 z_{n0})(\Phi - 1)}{2z_{n0}\Phi} \right) \right] + \right. \right. \quad (18)$$

$$\left. \left. + \text{sign} \left[ \sin \left( \frac{(1 + \delta_0 z_{n0})(\Phi + 1)}{2z_{n0}\Phi} \right) \right] - \text{sign} \left[ \sin \left( \frac{(1 + \delta_0 z_{n0})}{2z_{n0}} \right) \right] \right] \right\}.$$

Осевые распределения  $D_n$ , рассчитанные для  $\Phi = 10$  и разных значений кривизны излучателя  $\delta_0$ , показаны на рис. 6. Зависимости  $D_n(0, z_{n0})$  имеют форму ступенчатых функций с огибающей вида  $D_n \sim 1/z_{n0}$ . В местах биполярных разрывов соблюдаются те же особенности, которые отмечались на осевых распределениях  $\Delta\beta$  для значений кривизны  $\delta_0$ , разнесенных на  $2\pi l$ . За пределами ближней области поля ( $z_{n0} > 1$ ) при  $\delta_0 \neq 2\pi l$  величина  $D_n$  равна нулю (рис. 6-а), либо монотонно убывает с расстоянием при  $\delta_0 = 2\pi l$  (кривые 2 и 3 на рис. 6-б).

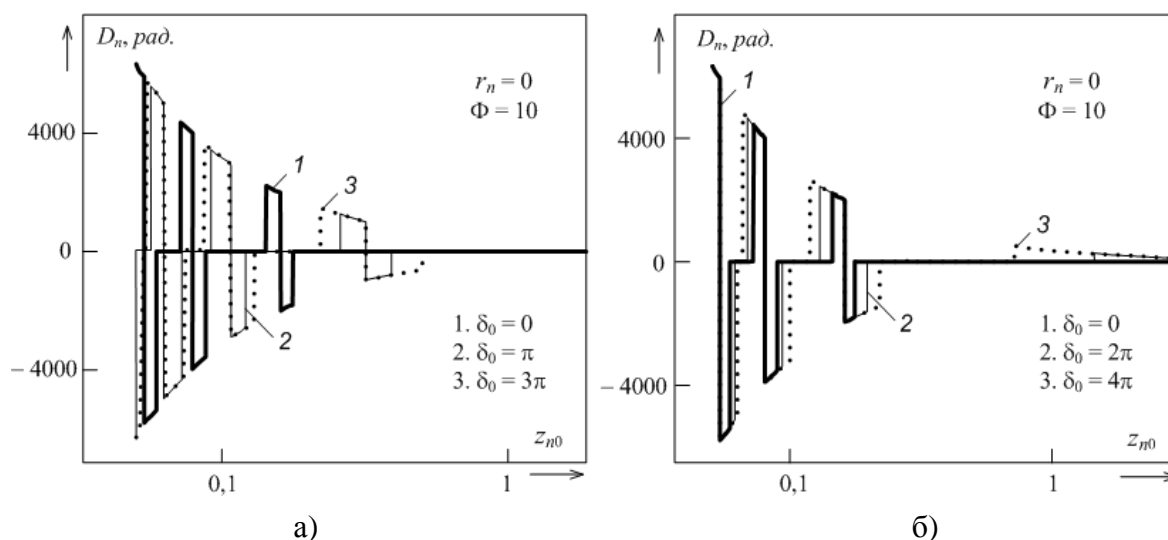


Рис. 6. Осевые распределения дисперсионного параметра для  $\delta_0 = \pi l$ ,  $l = (0, 1, 2, \dots)$

При нахождении осевого распределения дисперсионного параметра на частоте  $\omega_0$  взятие предела от (18) при  $\Phi \rightarrow \infty$  приводит к неопределенности типа  $(0 \cdot \infty)$ . Раскрытие ее предполагает дифференцирование ступенчатой функции, для чего воспользуемся соотношением [3]  $d/dx \{ \text{sign}[f(x)] \} = \delta[f(x)] \cdot f'_x(x)$ , где  $\delta(x)$  — функция Дирака. В результате получаем

$$D_n(0, z_{n0}) = -\frac{\pi\Phi(1+\delta_0 z_{n0})}{4z_{n0}^2} \left[ \delta_1 \left( \sin \left( \frac{(1+\delta_0 z_{n0})(\Phi-1)}{2z_{n0}\Phi} \right) \right) \cdot \cos \left[ \frac{(1+\delta_0 z_{n0})(\Phi-1)}{2z_{n0}\Phi} \right] - \right. \\ \left. - \delta_2 \left( \sin \left( \frac{(1+\delta_0 z_{n0})(\Phi+1)}{2z_{n0}\Phi} \right) \right) \cdot \cos \left[ \frac{(1+\delta_0 z_{n0})(\Phi+1)}{2z_{n0}\Phi} \right] \right], \quad (19)$$

Из-за сохраняющейся в (19) неопределенности  $(0 \cdot \infty)$  повторное использование правила Лопиталя сделаем после несложных преобразований:

$$D_n(r_n, z_{n0}) = -\frac{\pi}{4z_{n0}^2} \left[ (\delta_1 - \delta_2) \cdot \Phi \cos \left( \frac{1+\delta_0 z_{n0}}{2z_{n0}} \right) \cos \left( \frac{1+\delta_0 z_{n0}}{2z_{n0}\Phi} \right) + \right. \\ \left. + \frac{(\delta_1 + \delta_2)}{2z_{n0}} (1+\delta_0 z_{n0}) \sin \left( \frac{1+\delta_0 z_{n0}}{2z_{n0}} \right) \frac{\sin((1+\delta_0 z_{n0})/2z_{n0}\Phi)}{(1+\delta_0 z_{n0})/2z_{n0}\Phi} \right]. \quad (20)$$

С учетом накладываемого условия  $\Phi \rightarrow \infty$  в (20) можно провести очевидные замены:

$$\delta_1 \left( \sin \left( \frac{(1+\delta_0 z_{n0})(\Phi-1)}{2z_{n0}\Phi} \right) \right) + \delta_2 \left( \sin \left( \frac{(1+\delta_0 z_{n0})(\Phi+1)}{2z_{n0}\Phi} \right) \right) \Big|_{\Phi \rightarrow \infty} \cong 2\delta \left( \sin \left( \frac{1+\delta_0 z_{n0}}{2z_{n0}} \right) \right); \\ \frac{\sin((1+\delta_0 z_{n0})/2z_{n0}\Phi)}{(1+\delta_0 z_{n0})/2z_{n0}\Phi} \Big|_{\Phi \rightarrow \infty} \cong 1; \quad \cos \left( \frac{1+\delta_0 z_{n0}}{2z_{n0}\Phi} \right) \Big|_{\Phi \rightarrow \infty} \cong 1. \quad (21)$$

Принимая во внимание (21), выражение (20) можно переписать:

$$D_n(0, z_{n0}) = -\frac{\pi}{4z_{n0}^2} \left[ \frac{\delta_1 - \delta_2}{1/\Phi} \cos \left( \frac{1+\delta_0 z_{n0}}{2z_{n0}} \right) + \frac{1+\delta_0 z_{n0}}{z_{n0}} \delta \left( \sin \left( \frac{1+\delta_0 z_{n0}}{2z_{n0}} \right) \right) \sin \left( \frac{1+\delta_0 z_{n0}}{2z_{n0}} \right) \right]. \quad (22)$$

Здесь от частотного параметра зависит лишь множитель  $(\delta_1 - \delta_2)/(1/\Phi)$ , к которому применим правило Лопиталя, используя правила дифференцирования  $\delta$ -функции:

$$\delta'_x(x) = -\delta(x)/x; \quad \delta'_x[f(x)] = -f'_x(x)\delta[f(x)]/f(x).$$

В результате из (22) получаем простое выражение

$$D_n(0, z_{n0}) = -(\pi/2z_{n0}^2) \cdot [x/\sin(x)] \cdot \delta[\sin(x)], \quad \text{где } x = (1+\delta_0 z_{n0})/2z_{n0}, \quad (23)$$

которое можно преобразовать, используя представление  $\delta$ -функции от сложного аргумента в виде ряда [3]

$$\delta[f(x)] = \sum_k \delta(x - x_k) / |f'_x(x_k)|, \quad (24)$$

где  $x_k$  — корни уравнения  $f(x) = 0$ . Здесь  $f(x) = f(z_{n0}) = \sin[(1+\delta_0 z_{n0})/2z_{n0}]$ . Корни найдем из уравнения  $(1+\delta_0 z_{n0})/2z_{n0} = k\pi$ , где  $k = 0, 1, 2, \dots$ :

$$z_{n0k} = 1/(2\pi k - \delta_0), \quad k = 0, 1, 2, \dots \quad (25)$$

Производная  $|f'_x(x_k)|$  в выражении (24) равна

$$\left| \frac{d}{dz_{n0}} \sin \left( \frac{1+\delta_0 z_{n0}}{2z_{n0}} \right) \right|_{z_{n0k}} = \frac{1}{2z_{n0k}^2} \left| \cos \left( \frac{1+\delta_0 z_{n0k}}{2z_{n0k}} \right) \right| = \frac{1}{2z_{n0k}^2}. \quad (26)$$

После подстановки (24) – (26) в выражение (23) получаем

$$D_n(0, z_{n0}) = -\pi \sum_k \frac{\pi k}{\sin(\pi k)} \cdot \delta(z_{n0} - z_{n0k}) = -\pi \sum_k \frac{\pi k}{\sin(\pi k)} \cdot \delta \left( z_{n0} - \frac{1}{2\pi k - \delta_0} \right). \quad (27)$$

Согласно (27) дисперсионный параметр на оси пучка равен нулю везде, исключая точки с координатами  $z_{n0k}$ , где функция не определена. Разрывы в этих точках являются устранимыми, поскольку функция  $D_n(0, z_{n0})$  вокруг них определена и равна нулю. Как и в случае круглого поршня, при  $\Phi \rightarrow \infty$  дисперсионный параметр на оси сферически выпуклого излучателя с равномерным распределением амплитуды равен нулю.

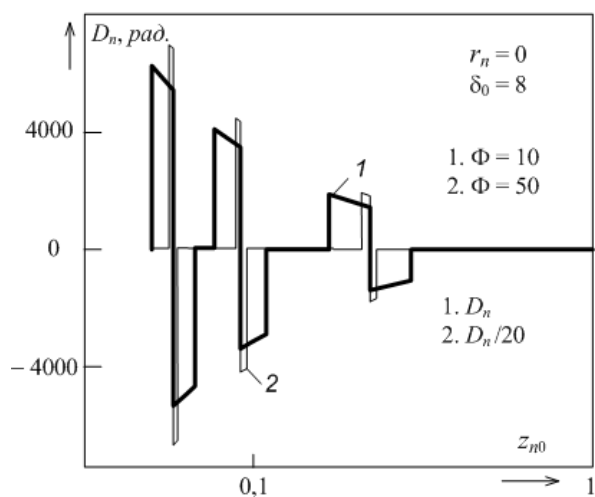


Рис. 7. Осевые распределения  $D_n$  при  $\Phi = 10$  и  $\Phi = 50$

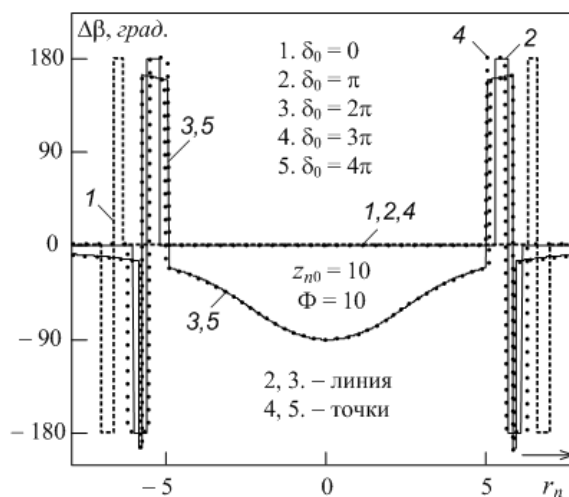


Рис. 8. Поперечные распределения фазового инварианта для  $\delta_0 = \pi l$  и  $z_{n0} = 10$

Для кривизны  $\delta_0 = 2\pi l$  ( $l = 1, 2, \dots$ ) координата  $z_{n0k}$  согласно (25) устремляется в бесконечность при  $l = k$ . Постепенное преобразование ступенчатых участков в точечные разрывы, расположенные на расстояниях  $z_{n0} = z_{n0k}$ , показано на примере осевых распределений дисперсионного параметра с  $\Phi = 10$  и  $\Phi = 50$ , рис. 7. При увеличении  $\Phi$  одновременно с сокращением протяженности ступенчатых участков происходит рост абсолютных значений  $D_n$ .

## 5. РАСПРЕДЕЛЕНИЯ ФАЗОВОГО ИНВАРИАНТА И ДИСПЕРСИОННОГО ПАРАМЕТРА В ДАЛЬНОЙ ОБЛАСТИ ПОЛЯ

На рис. 8 показаны поперечные распределения ФИ за пределами ближней области поля ( $z_{n0} = 10$ ) для значений кривизны  $\delta_0 = (2\pi, 4\pi)$  и  $\delta_0 = (\pi, 3\pi)$ , приводящих к качественно отличающейся структуре поля. Так, для первой группы величин  $\delta_0$  в приосевой области пучка формируется минимум амплитуды волны, во втором случае наоборот, максимум [22]. Зависимости  $\Delta\beta(r_n)$  у поршня ( $\delta_0 = 0$ ) и выпуклого излучателя с кривизной  $\delta_0 = 2\pi l$  ( $l = 1, 2, \dots$ ) совпадают за исключением участков, прилегающих к разрывам в поперечных распределениях главного значения фазы монохроматической волны с частотой  $\omega_0$ , рис. 9-а. При этом вид поперечных распределений амплитуды и фазы у этих излучателей различен [20, 22].

В дальней области поля зависимость поперечного распределения ФИ от кривизны излучателя наиболее сильно выражена вблизи значений  $\delta_0 = 2\pi l$ , что показано на примере  $\delta_0 \leq 2\pi$  и  $\delta_0 \geq 2\pi$ , рис. 9-б. Несмотря на то, что форма кривой  $\Delta\beta(r_n)$  может под влиянием  $\delta_0$  меняться в широких пределах, на оси пучка ( $r_n = 0$ ) величина  $\Delta\beta$  принимает только одно из трех значений ( $\pm \pi/2; 0$ ). Эта особенность отмечалась выше при анализе осевых распределений ФИ. В широком интервале значений кривизны, прилегающих к  $\delta_0 = 0$  и  $\delta_0 = (2l-1)\pi$ , для ФИ справедливо равенство  $\Delta\beta(r_n) = 0$ , кривые 1 и 7.

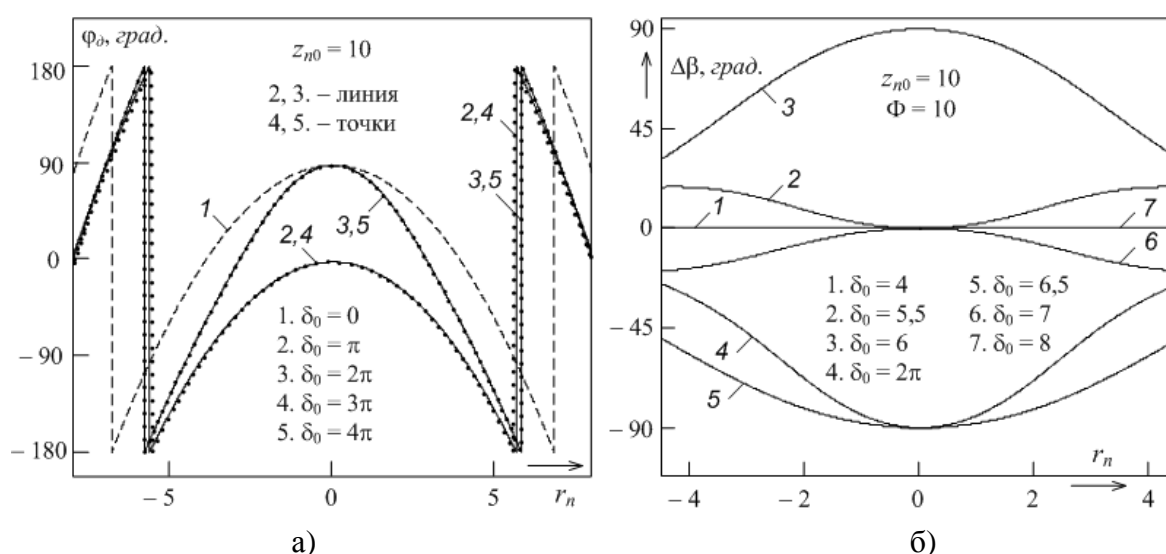


Рис. 9. Поперечные распределения дифракционного набега фазы для  $\delta_0 = \pi l$  (а) и расстройки фазового инварианта при  $\delta_0 \leq 2\pi$  и  $\delta_0 \geq 2\pi$  (б)

При рассмотрении дальней области ( $z_n \gg 1$ ) воспользуемся угловыми зависимостями параметров поля. Переход в (3) к угловой координате  $\theta$  произведем посредством преобразования  $r_n/z_n = A \tan \theta$ :

$$P_n(\theta, z_n) = \frac{2i}{z_n} \int_0^1 \exp\left[-ir_{n0}^2 \frac{(1 + \delta_0 z_n)}{z_n}\right] J_0(2r_{n0} A \tan \theta) r_{n0} dr_{n0}. \quad (28)$$

где  $A = ka/2$ . При условии  $z_n \gg 1/\delta_0$  из (28) следует

$$P_n(\theta, z_n) = \frac{2i}{z_n} \int_0^1 \exp(-i\delta_0 r_{n0}^2) J_0(2r_{n0} A \tan \theta) r_{n0} dr_{n0}.$$

Расчет расстройки фазового инварианта проведем с использованием выражения  $\Delta\beta(\theta, z_{n0}, \Phi) = 0,5[\arg P_{nH}(\theta, z_{n0}) + \arg P_{nB}(\theta, z_{n0})] - \arg P_{n0}(\theta, z_{n0})$ , (29)

где

$$P_{n0}(\theta, z_{n0}) = \frac{2i}{z_{n0}} \int_0^1 \exp(-i\delta_0 r_{n0}^2) J_0(2r_{n0} A_0 \tan \theta) r_{n0} dr_{n0};$$

$$P_{nH}(\theta, z_{n0}) = \frac{2i(\Phi - 1)}{z_{n0}\Phi} \int_0^1 \exp\left(-i\delta_0 r_{n0}^2 \frac{\Phi - 1}{\Phi}\right) J_0\left(2r_{n0}A_0 \frac{\Phi - 1}{\Phi} \operatorname{tg} \theta\right) r_{n0} dr_{n0};$$

$$P_{nB}(\theta, z_{n0}) = \frac{2i(\Phi + 1)}{z_{n0}\Phi} \int_0^1 \exp\left(-i\delta_0 r_{n0}^2 \frac{\Phi + 1}{\Phi}\right) J_0\left(2r_{n0}A_0 \frac{\Phi + 1}{\Phi} \operatorname{tg} \theta\right) r_{n0} dr_{n0},$$

здесь  $A_0 = k_0 a/2 = \omega_0 a/2c_0$ . Пространственное распределение дисперсионного параметра находим подстановкой (29) в выражение

$$D_n(\theta, z_{n0}, \Phi) = -(2/z_{n0})\Phi^2 \Delta\beta(\theta, z_{n0}, \Phi).$$

На рис. 10 приведены угловые распределения ФИ и дисперсионного параметра, рассчитанные для  $A_0 = 100$  и  $\Phi = 10$ . Зависимости  $\Delta\beta(\theta)$  сохраняют особенности поведения поперечных распределений ФИ на рис. 8 и рис. 9-б. Это видно на примере изменений формы кривой в приосевой области пучка для  $\delta_0 \leq 2\pi$  и  $\delta_0 \geq 2\pi$ , а также совпадения в пределах углов главного лепестка амплитудной ХН кривых 3 и 4, относящихся к  $\delta_0 = 2\pi$  и  $\delta_0 = 4\pi$ , рис. 10-а. Однако, с увеличением угла  $\theta$  различия у этих кривых нарастают.

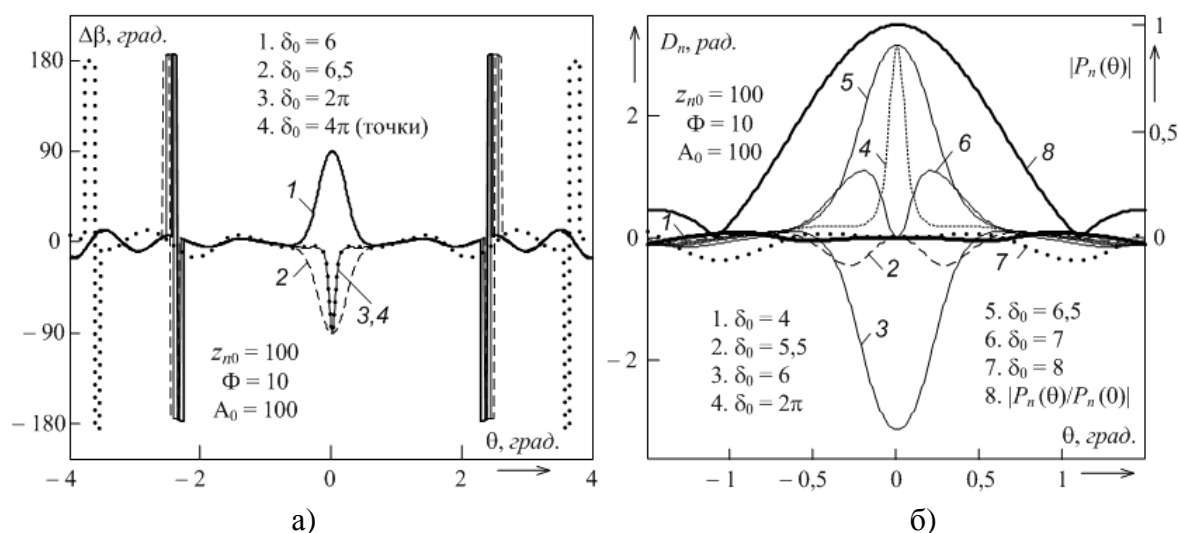


Рис. 10. Угловые зависимости фазового инварианта и дисперсионного параметра

Динамика угловых распределений дисперсионного параметра при изменении кривизны вблизи  $\delta_0 = 2\pi$  показана на рис. 10-б. Кривая 8 соответствует характеристике направленности поршня  $|P_n(\theta)/P_n(0)|$  с волновым параметром  $A_0 = 100$ . Наиболее значимые изменения  $D_n(\theta)$  в зависимости от  $\delta_0$  происходят в центральной части пучка. По мере того, как значение  $\delta_0$  удаляется от  $\delta_0 = 2\pi l$ , дисперсионный параметр стремится к нулю для всех углов  $\theta$ , что имеет место в случае поршня ( $\delta_0 = 0$ ) [20].

Специфика геометрической дисперсии выпуклого излучателя проявляется в возможности использования его кривизны для получения конечных значений дисперсионного параметра за пределами области дифракции Френеля. Небольшой



перестройкой кривизны относительно  $\delta_0 = 2\pi l$  достигается изменение абсолютного значения, а также смена знака дисперсионного параметра и формы его углового распределения. Быстрый рост абсолютных значений  $D_{\parallel}$  при увеличении  $\Phi$  происходит на фоне усиливающейся локализации углового распределения в приосевой области.

## ВЫВОДЫ

На основе решения параболического уравнения дифракции рассмотрены дисперсионные свойства высокочастотных расходящихся пучков, создаваемых сферически выпуклыми излучателями с равномерным распределением амплитуды. Прослежено совместное влияние дифракции и геометрической расходимости на пространственные распределения дисперсионного параметра и расстройки фазового инварианта трехчастотной волны в ближней и дальней областях поля. Отмечены особые проявления геометрической дисперсии при значениях кривизны излучающей поверхности, кратной  $2\pi$ . Показаны возможность и условия получения конечных значений дисперсионного параметра за пределами области дифракции. Установлена взаимосвязь между частотными соотношениями в спектре волнового пакета и пространственными распределениями дисперсионного параметра.

## ЛИТЕРАТУРА

1. Виноградова М. Б., Руденко О. В., Сухоруков А. П. Теория волн. М.: Наука. 1990.
2. Гаврилов А. М., Ситников Р. О. Измерение геометрической дисперсии в звуковом пучке. Акуст. журн., 2006, т. 52, № 5, с. 641–647.
3. Гурбатов С. Н., Малахов А. Н., Саичев А. И. Нелинейные случайные волны в средах без дисперсии. М.: Наука, 1990. 216 с.
4. Ультразвук. Маленькая энциклопедия. Под ред. И. П. Голяминой. М.: Советская энциклопедия. 1979. 400 с.
5. Горская Н. В., Иванов А. Н., Курин В. В., Морозова Н. И., Салин Б. М. Фазовые соотношения при распространении тригармонической волны в маломодовых акустических волноводах. Акуст. журн., 1985, т. 31, № 6, с. 796–799.
6. Вакс В. Л., Шейнфельд И. В. Измеритель фазового инварианта. Патент РФ №2062474, G01R 25/00. Оpubл. 20.06.1996.
7. Чикин А. И., Шемагин В. А., Шейнфельд И. В. Способ измерения фазового инварианта тригармонического сигнала. Патент РФ № 1775680, G01R 23/16. Оpubл. 15.11.1992. Бюл. № 42.
8. Зверев В. А. Люди и события. Воспоминания. Н. Новгород: ИПФ РАН, 2004. 86 с.
9. Зверев В. А. Модуляционный метод измерения дисперсии ультразвука. ДАН СССР, 1953, т. 91, № 4, с. 791–794.
10. Зверев В. А. Модуляционный метод измерения дисперсии ультразвука. Акуст. журн., 1956, т. 2, № 2, с. 142–145.
11. Гаврилов А. М., Ситников Р. О. Экспериментальное исследование нелинейной дисперсии трехчастотного волнового пакета методом фигур Лиссажу. Сборник

- трудов XVIII сессии Российского акустического общества, т. 1. – М.: ГЕОС, 2006, с. 119–123.
12. Гаврилов А. М., Ситников Р. О. Метод и результаты измерений геометрической дисперсии в звуковых пучках. Сборник трудов XVIII сессии Российского акустического общества, т. 2. – М.: ГЕОС, 2006, с. 5–8.
  13. Бахвалов Н. С., Жилейкин Я. М., Заболотская Е. А. Нелинейная теория звуковых пучков. М.: Наука 1982. 174 с.
  14. Андреев В. Г., Карабутов А. А., Руденко О. В. Экспериментальное исследование распространения нелинейных звуковых пучков в свободном пространстве. Акуст. журн., 1985, т. 31, № 4, с. 423–428.
  15. Маков Ю. Н. Волноводное распространение звуковых пучков в нелинейной среде. Акуст. журн., 2000, т. 46, № 5, с. 680–684.
  16. Пономарев А. Е., Смагин М. А., Булатицкий С. И., Сапожников О. А. Временное обращение волн в задачах компрессии импульсов и нестационарной акустической голографии. Акустика неоднородных сред. Ежегодник Российского акустического общества. М.: Тривант, 2005, с. 69–89.
  17. Пономарев А. Е., Булатицкий С. И., Сапожников О. А. Компрессия и усиление ультразвукового импульса, отраженного от одномерной слоистой структуры. Акуст. журн., т. 53, № 2, 2007, с. 157–167.
  18. Гостев В. С., Есипов И. Б., Попов О. Е., Воронин В. А., Тарасов С. П. Дисперсия сигнала параметрической антенны в мелком море. Акустика неоднородных сред. Ежегодник Российского акустического общества. М.: Тривант, 2006, с. 112–120.
  19. Montaldo G., Roux P., Derode A., Negreira C., Fink M. Generation of very high-pressure pulse using time reversal in a solid waveguide: Application to lithotripsy. J. Acoust. Soc. Amer., 2001, v. 109, p. 2481.
  20. Гаврилов А. М. Геометрическая дисперсия в звуковых пучках, создаваемых плоскими излучателями. //Акустика неоднородных сред. Ежегодник Российского акустического общества. Труды научной школы проф. С.А. Рыбака. Троицк: Тривант, 2007, вып.8, с. 86–102.
  21. Гаврилов А. М. Геометрическая дисперсия в сферически расходящемся гауссовом пучке. Электронный журнал «Техническая акустика» <<http://www.ejta.org>> 2007, 23.
  22. Гаврилов А. М. Особенности поля сферически выпуклого излучателя. Электронный журнал «Техническая акустика» <<http://www.ejta.org>> 2008, 3.