Всероссийская открытая научная конференция «Современные проблемы дистанционного зондирования, радиолокации, распространения и дифракции волн» - «Муром 2019»

## Модели сцинтилляции сигналов при распространении по ионосферным линиям связи

Л.Е. Назаров, Д.В. Антонов

Фрязинский филиал Института радиотехники и электроники им. В.А.Котельникова РАН, г. Фрязино, пл.Введенского, 1, levnaz2018@mail.ru, dmitry.vl.antonov@gmail.ru

Даны описания моделей сцинтилляции сигналов, обусловленные временными и пространственными флуктуациями электронной плотности ионосферных неоднородностей. Даны результаты численного оценивания статистического параметра эмпирических моделей - индекса сцинтилляции для среднеширотной радиолинии P- частотного диапазона. Определен возможный диапазон значений индекса сцинтилляции для рассматриваемой радиолинии. С использованием эмпирической модели сцинтилляции произведены расчеты вероятностных характеристик приема сигналов с фазовой манипуляцией, распространяемых по рассматриваемой радиолинии с данным диапазоном индекса сцинтилляции. The results of analysis for signals propagating through the ionospheric satellite communication channels are presented. As a measure of distortion estimates concerning to the free space propagating the signal/noise degradation and the detection error-performances are used. The descriptions of signal distortions due to ionospheric influence are based on the time-domain solution for ionospheric channel as linear stationary filter.

Сцинтилляции (замирания) амплитуд сигналов при распространении по ионосферным ЛИНИЯМ передачи временными спутниковым вызываются И пространственными флуктуациями электронной ионосферных плотности неоднородностей [1,2]. Решение задач распространения сигналов через подобные случайно-неоднородные среды предполагает установление статистической связи между характеристиками поля электронной плотности и характеристиками сигналов на входе приемных устройств [2].

Созданию и развитию моделей сцинтилляции сигналов посвящен ряд работ [1,2]. С использованием этих моделей возможно вычислить статистические характеристики вариаций мощностей сигналов, оценить вероятностные характеристики при приеме сигналов и выполнить сравнение с вероятностными характеристиками приема сигналов при распространении в свободном пространстве [3,4]. На основе этого сравнения оцениваются соответствующие энергетические потери  $\Delta E$ , которые необходимо учитывать в энергетических бюджетах радиолиний [4,5].

Результаты экспериментальных и теоретических исследований с использованием этих моделей показывают зависимость  $\Delta E$  за счет сцинтилляции от множества факторов [1,2,5]. Достаточно детально исследованы радиолинии L- частотного диапазона, активно используемые спутниковыми системами глобальной навигации [5,6]. Актуальной является проблема обобщения, развития и дополнения этих результатов для радиолиний P- частотного диапазона, также активно используемых спутниковыми системами передачи информации. Примером является международная спутниковая поиско-спасательная система Коспас-Сарсат, работающая в частотном диапазоне 406.0...406.1 МГц) [7].

На рис.1 приведена схема, поясняющая распространение сигналов s(t) по спутниковой ионосферной радиолинии. Основной вклад в сцинтилляцию сигналов вносятся неоднородностями электронной плотности  $N_e(\vec{r},t)$  ионосферного слоя F, имеющих размеры l, сравнимые с размерами первой зоны Френеля  $r_0 = \sqrt{\lambda H}$  ( $\lambda$  - длина волны сигналов) [1,2]. Для расположения бортового передающего устройства на

высоте  $H_0 >> H$  (h = 350...400 км – высота ионосферного слоя F), что является справедливым условием для спутниковых систем глобальной навигации ( $H_0 \cong 19200$  км), сигналы s(t) полагаются плоскими волнами. В моделях [1,2] эффект ионосферных неоднородностей задается действием тонкого экрана с полем случайного фазового распределения  $\phi(\vec{r},t)$ . Амплитуда A результирующего сигнала s'(t) на входе наземного приемного пункта является случайной величиной и определяется путем применения методов дифракции с учетом случайного поля  $\phi(\vec{r},t)$  [1].



Рис.1. Распространение сигналов по спутниковой ионосферной радиолинии: 1 - плоская волна; 2 - ионосферный слой с неоднородностями; 3 - фазовый фронт; 4 - наземный приемный пункт.

Для канальной помехи в виде аддитивного белого гауссовского шума n(t) правило оптимального приема сигналов, реализующего критерий максимального правдоподобия, основано на вычислении взаимной корреляции входной реализации s'(t) + n(t) с исходным сигналом s(t) [3]. В этом случае вероятность ошибочного приема бита  $P_b$  при когерентном приеме сигналов с двухфазовой и четырехфазовой манипуляцией (ФМ2 и ФМ4 сигналы) определяется соотношением [3]

$$P_b(E_b / N_0) = 1 - F\left(\sqrt{2E_b / N_0}\right).$$
(1)

Здесь  $E_b$  - энергия сигналов на информационный бит;  $N_0$  - спектральная плотность АБГШ (односторонняя);  $F(x) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{x} \exp(-t^2/2) dt$ .

Полагая амплитуду A сигнала s'(t) случайной стационарной в широком смысле величиной с плотностью распределения p(A), вероятность ошибки с учетом сцинтилляции можно вычислить с использованием выражения

$$P_{b} = \int_{0}^{\infty} P_{b} (E_{b} A^{2} / N_{0}) p(A) dA.$$
<sup>(2)</sup>

Рассматриваемые сцинтилляции сигналов и их статистические характеристики определяются рядом параметров - центральной частотой  $f_0$ , пространственным размещением передающего и приемного устройства, солнечной активностью, скоростью движения ионосферных неоднородностей, суточным временем, др. [1,2,8,9]. При создании и развитии моделей сцинтилляции сигналов с их учетом используются два подхода - на основе применения аналитических методов описания распространения сигналов с ионосферными неоднородностями и на использовании эмпирических соотношений относительно плотности распределения p(A) [1,2].

В подходе на основе аналитических методов описания распространения сигналов полагают наличие ионосферных неоднородностей с пространственными вариациями электронной плотности  $N_e(\vec{r},t)$  с масштабом, сравнимым с длиной волны  $\lambda$  [1]. Полагаются также малыми ее временные вариации с масштабом  $1/f_0$ . В этом случае составляющая электрического поля E, падающего вертикально на ионосферный слой при распространении, является решением волнового уравнения [8,9]

$$\frac{d^2 E(x,t)}{dx^2} + k^2 \varepsilon(x,t) E(x,t) = 0.$$
(3)

Здесь  $k = 2\pi/\lambda$  - волновое число для свободного пространства,  $\varepsilon(x,t)$  - диэлектрическая проницаемость среды.

Полагается, что основные вариации диэлектрической проницаемости  $\delta \varepsilon(x,t) \cong 4\pi r_e N_e / k^2$  происходят в ограниченном объеме с линейными размерами l, сравнимыми с размерами первой зоны Френеля  $r_0$  ( $r_e$  - радиус электрона). При этом условии уравнение (3) трансформируется в уравнение параболического типа [1]

$$-j2k\frac{\partial U}{\partial x} + \nabla_1^2 U + k^2 \varepsilon(x,t)U = 0.$$
(4)

Здесь  $u = U \exp(-jkx)$ ,  $\nabla_1^2 = \frac{\partial^2}{\partial y^2} - \frac{\partial^2}{\partial z^2}$ .

Уравнение (4) является стохастическим, его решение определяет связь между случайными величинами U и  $\varepsilon(x,t)$  и устанавливает их статистические характеристики (например, статистические моменты, включая четвертый момент амплитуды сигнала s'(t), используемый для оценки диапазона замираний сигналов).

Уравнение (4) является нелинейным, проблема поиска его решения в виде замкнутых аналитических выражений остается открытой. Известны его приближенные решения Борна и Рытова в виде суммы слагаемых, зависящих от малого параметра  $\varepsilon'(x,t) \ll 1$ , где  $\varepsilon(x,t) = 1 + \varepsilon'(x,t)$  [2]. Использование слагаемого, зависящего от  $\varepsilon'(x,t)$ , дает приближение Борна U'(x,t) (рассеяние Дебая-Борна), соответствующего однократному рассеянию при условии  $U'/U_0 \ll 1$  [2]. Для  $U'/U_0 \cong 1$  решение (4) эквивалентно решению задачи с многократным рассеянием [7].

Приближение Рытова (метод малых возмущений) основано на использовании соотношения  $\psi = Ln(U)$ , функция  $\psi$  является решением уравнения [1,2]

$$-2k\frac{\partial\psi}{\partial x} + \nabla_1^2\psi + (\nabla_1\psi)^2 + k^2\varepsilon = 0.$$
<sup>(5)</sup>

Решение (5) в приближении Рытова определяет линейную связь между случайными функциями  $\psi$  и  $N_e(\vec{r},t)$ , и связь статистических моментов функции Ln(A) от амплитуды сигнала s'(t) и флуктуаций электронной плотности  $N_e(\vec{r},t)$ . Однако рассматриваемые аналитические подходы с использованием приближенных решений равнения (4) не дают достаточно точных результатов в общем случае отношений  $U'/U_0$  по отношению к экспериментальным измерениям [1].

Более точные модели сцинтилляции из рассматриваемого класса основаны на включении тонкого фазового экрана на высоте H слоя ионосферы F - ионосферные неоднородности возмущают фазовое поле экрана, с его использованием вычисляются результирующие сигналы s'(t) методами теории дифракции [1].

Модели сцинтилляции сигналов из второго класса связывают параметры эмпирических плотностей распределения p(A) амплитуды сигнала s'(t) с индексом сцинтилляции  $S_4 = (\langle I^2 \rangle - \langle I \rangle^2)/\langle I \rangle^2$ , значения которого задают важную для приложений характеристику - диапазон замираний сигналов  $P_f$  [2,5]. Здесь  $I = A^2(t)$  - мощность сигналов;  $\langle \rangle$  - операция усреднения по ансамблю сигналов. По значениям индекса  $S_4$  замирания классифицируются: слабые до  $S_4 < 0.3$ ; средние  $0.3 < S_4 < 0.6$ ; сильные  $S_4 > 0.6$ . Увеличение значений  $S_4$  сопровождается увеличением энергетических потерь по отношению к распространению в свободном пространстве.

Замирания амплитуды сигналов  $P_f$  (дБ) на входе приемного устройства определяется примерным соотношением  $P_f = 27.5S_4^{1.26}$  [2]. Более точная связь  $P_f$  и  $S_4$  может быть определена с использованием эмпирических моделей плотности распределения p(A), значения параметров которых могут быть заданы с использованием рассмотренных выше аналитических моделей (4), (5) либо с использованием экспериментальных исследований радиолиний.

Для сцинтилляций плотность *p*(*A*) может представлена известными законами распределения: логнормальным распределением [2], *m*-распределением Накагами [3], распределением Релея-Райса.

Наиболее часто плотность распределения амплитуды p(A) сигналов при распространении по ионосферной радиолинии описывается Накагами [2]

 $p(A) = \frac{2}{\Gamma(m)} \left(\frac{m}{\sigma^2}\right)^m A^{2m-1} \exp\left(-\frac{mA^2}{\sigma^2}\right)$ . Здесь  $\sigma^2$  - флуктуационная составляющая мощности сигнала  $s'(t); m \ge 1/2$  - параметр, задаваемый соотношением

 $m = \frac{\Omega^2}{\langle (A^2 - \Omega)^2 \rangle}$ ,  $\Omega = \langle A^2 \rangle$ . Параметры  $S_4$  и *m* связаны соотношением  $m = 1/S_4$  [2].

Распределение Накагами аппроксимируется распределением Релея-Райса  $p(A) = \frac{A}{\sigma^2} \exp\left(-\frac{A^2 + A_0^2}{2\sigma^2}\right) I_0\left(\frac{AA_0}{\sigma^2}\right)$ . Здесь  $A_0$  - средняя амплитуда сигнальной

компоненты;  $I_0(x)$  - модифицированная функция Бесселя первого рода нулевого порядка. Распределение Релея-Райса характеризуется коэффициентом Райса  $c = A_0^2 / 2\sigma^2$ . Параметры  $S_4$ , *m* и коэффициент Райса *c* при условии  $A_0^2 / \sigma^2 > 1$ 

связаны соотношениями  $c = \frac{1}{2} \frac{\sqrt{m^2 - m}}{m - \sqrt{m^2 - m}} \approx \frac{2}{S_4}$ .

В соответствии с экспериментальными данными для нормальной ионосферы средних широт и для радиолинии с центральной частотой  $f_0 = 400$  МГц значение индекса мерцаний  $S_4$  не превышает 0.3...0.5, т.е. замирания могут быть отнесены к классу слабых-средних замираний, для полярных областей значения  $S_4$  могут достигать 1 [2] и в этом случае замирания могут быть отнесены к классу сильных замираний.

Ниже приведены результаты оценивания индекса  $S_4$  на основе экспериментальных измерений амплитуд сигналов спутниковой системы Коспас-Сарсат и приведены вероятностные характеристики при приеме сигналов, вычисленные с использованием соотношения (2) и модельных описаний плотности распределения амплитуды p(A) (6), (7) с параметрами, соответствующими оценкам  $S_4$ .

Международная спутниковая система Коспас-Сарсат предназначена для определения местоположения аварийных радиобуев, функционирующих в *P*-частотном диапазоне 406.0 ...406.1 МГц (линия «вверх») и в *L*-частотном диапазоне (линия «вниз») [18]. Информационные сообщения радиобуев второго поколения передаются по радиолинии с использованием цифровых ФМ4 сигналов с смещением [7], ретрансляторы сигналов радиобуев расположены на спутниках систем глобальной навигации (Глонас, GPS, Gallileo).

На рис.2 приведены фрагменты зависимости мощности сигналов I(t) от времени, вычисленные путем обработки в ФИРЭ им. В.А.Котельникова РАН принимаемых сигналов радиобуев в виде записей в цифровом формате, полученных с использованием технических средств станции приема от среднеорбитальных навигационных спутников GPS (рис.2a)), Gallileo (рис.2б).

В результате обработки сигналов спутниковой системы Коспас-Сарсат (временной период март-октябрь 2018 г.) определен возможный диапазон значений индекса сцинтилляции  $S_4$  для исследуемого частотного диапазона  $S_4 = 0.27...0.49$ , примерный диапазон замираний амплитуды сигналов  $P_f = 5.25...11.20$  дБ. Соответствующие значения параметра распределения Накагами (6) находятся в диапазоне m = 2.04...3.70, соответствующий диапазон значений коэффициента Райса распределения Релея-Райса (7) c = 4.1...7.4.

На рис.3 приведены вероятности ошибки  $P_b$  при когерентном приеме ФМ4 сигналов, вычисленные с использованием соотношений (1), (2), для модели сцинтилляции, задаваемой плотностью распределения амплитуд Релея-Райса (7) с приведенными оценками параметра Райса c. Кривая 1 соответствует распространению в свободном пространстве - вероятность  $P_{\overline{0}}=10^{-3}$  обеспечивается при отношении

 $E_6 / N_0 = 6.7$  дБ. Кривая 2 соответствует максимальному значению параметру Райса в диапазоне их оценок c = 7.4, вероятность  $P_6 = 10^{-3}$  обеспечивается при отношении  $E_6 / N_0 = 10.0$  дБ, энергетический проигрыш по отношению к кривой 1 достигает 3.3 дБ. Кривая 3 соответствует минимальному значению параметру Райса в диапазоне их оценок c = 4.1. Видно, что вероятность  $P_6 = 10^{-3}$  обеспечивается при отношении  $E_6 / N_0 = 13.5$  дБ, что соответствует энергетическому проигрышу по отношению к кривой 1 до 6.8 дБ.







Рис.3. Вероятности ошибки при когерентном приеме ФМ4 сигналов, вычисленные для модели сцинтилляции, задаваемой плотностью распределения Релея-Райса: 1 - распространение в свободном пространстве; 2 - параметру Райса c = 7.4; 3 - параметр Райса c = 4.1.

## Литература

1. Crane R.K. Ionospheric Scintillation. // Proceeding of IEEE, 1977, v.2, p. 180-199.

2. Rino C.L. The Theory of Scintillation with Applications in Remote Sensing. John Wiley & Sons, Hoboken, New Jersey. 2011, 244 p.

3. Скляр Б. Цифровая связь. Теоретические основы и практическое применение. Перевод с англ. М.: Издательский дом "Вильямс", 2003, 1104 с. 4. Назаров Л.Е., Батанов В.В. Вероятностные характеристики обнаружения радиоимпульсов при распространении по ионосферным линиям передачи спутниковых систем связи. // Радиотехника и электроника, 2017, т. 62, №9, стр. 866-874.

5. Ghafoori F, Skone S. Impact of equatorial ionospheric irregularities on GNSS receivers using real and synthetic scintillation signals. // Radio Science, 2015, v.50, p. 294-317.

6. ГЛОНАСС: принципы построения, функционирования. М.: Радиотехника. 2010, 798 с.

7. Specification for second-generation COSPAS-SARSAT 406 MHz distress beacons. C/S T.018. Issue 1. 2016.

8. Кутуза Б.Г., Мошков А.В., Пожидаев ВН. Комбинированный метод, который устраняет влияние ионосферы при обработке сигналов бортовых радиолокаторов Рдиапазона с синтезированной апертурой. // Радиотехника и электроника, 2015, т.60, №9, стр. 889-895.

9. Бова Ю.И., Крюковский А.С., Лукин Д.С. Распространение частотномодулированного излучения электромагнитных волн в ионосфере Земли с учетом поглощения и внешнего магнитного поля. //Радиотехника и электроника, 2019, т. 64, №1, стр. 3-14.