

РАДИОФИЗИКА

УДК 519.246; 524

ПАРАМЕТРИЧЕСКАЯ МОДЕЛЬ АПРИОРНОЙ НЕОПРЕДЕЛЕННОСТИ ДЛЯ ГРАВИТАЦИОННОЙ АНТЕННЫ В ДВУХМОДОВОМ РЕЖИМЕ

М.П. Виноградов, А.В. Гусев

(ГАИШ)

E-mail: avg@sai.msu.ru

Рассматривается параметрическая модель априорной неопределенности при обнаружении слабого сигнала резонансными гравитационными антеннами, работающими в двухмодовом режиме.

1. В состав современных гравитационных резонансных антенн входит механический трансформатор смещения. Трансформатор смещения, который можно рассматривать как механический аналог трансформатора импеданса в теории электрических цепей, обеспечивает согласование гравитационного детектора (высокодобротный механический резонатор) и малошумящего электродинамического преобразователя в режиме минимального шума.

При обобщенном анализе чувствительности гравитационной антенны с трансформатором смещения ее можно рассматривать как линейную систему с постоянными параметрами, имеющую две степени свободы. Пусть ω_1 и ω_2 — собственные частоты такой системы, причем $\omega_1 \leq \omega_2$. Тогда результирующий процесс $x(t)$ на выходе линейного тракта гравитационной антенны в двухмодовом режиме можно представить в виде суперпозиции $x(t) = x_1(t) + x_2(t)$ двух квазигармонических колебаний:

$$x_i(t) = \lambda s_i(t) + n_i(t) = R_i(t) \cos[\omega_i t + \vartheta_i(t)], \quad i = 1, 2,$$

где $s_i(t)$ и $n_i(t)$ — соответственно слабый полезный сигнал и аддитивная негауссова помеха в отдельной моде, $\lambda = (0, 1)$ — параметр обнаружения, $R_i(t)$ и $\vartheta_i(t)$ — огибающая и фаза квазигармонического колебания $x_i(t)$, причем

$$\left| \frac{d \ln R_i(t)}{dt} \right| \ll \Omega, \quad \left| \frac{d \vartheta_i(t)}{dt} \right| \ll \Omega, \quad i = 1, 2, \quad (1)$$

$\Omega = (\omega_2 - \omega_1)/2 \ll \omega_{1,2}$ — частота биений. Случайные процессы $E_1(t) = R_1^2(t)$ и $E_2(t) = R_2^2(t)$ можно рассматривать как компоненты векторного выходного сигнала $\mathbf{E}(t) = [E_1(t), E_2(t)]$ резонансной гравитационной антенны с трансформатором смещения в двухмодовом режиме.

В настоящей работе для обработки выходного сигнала $\mathbf{E}(t)$ предлагается использовать амплитудно-частотный алгоритм [1, 2] подавления коррелированных негауссовых шумов при параметрической априорной неопределенности. Новыми элементами предлагаемого подхода по отношению к [2] яв-

ляются: 1) расчет характеристики двухканального безынерционного нелинейного преобразователя при произвольной аддитивной помехе, 2) применение «обобщенного» бигауссова распределения для описания аномально-засоренных шумов на выходе гравитационной антенны в двухмодовом режиме.

2. При амплитудно-частотном подавлении негауссовых шумов в двухмодовом режиме для обработки векторного сигнала $\mathbf{E}(t)$ используется следующая схема:

$$\mathbf{E}(t) \rightarrow f[E_1(t), E_2(t)] \rightarrow v_{\text{opt}}(t) \rightarrow \sum_k v_{\text{opt}}(t_k + \delta t),$$

где $f[E_1, E_2]$ — оптимальная по критерию максимума отношения сигнал-шум характеристика безынерционного нелинейного преобразователя; $v_{\text{opt}}(t)$ — случайный процесс на выходе оптимального линейного фильтра, согласованного с отдельным гравитационным импульсом; t_k — моменты возникновения отдельных гравитационных импульсов, $k = \overline{1, N}$, $N \gg 1$; δt — временная задержка, вносимая системой регистрации.

Пусть $A_1(t) = \mu A_2(t)$ и $A_2(t) = A(t)$ — огибающие полезных узкополосных сигналов $s_1(t)$ и $s_2(t)$ в отдельных модах, $W_{2E}(E_1, E_2, A_1, A_2) = W_{2E}(\cdot)$ — совместная плотность вероятности случайных процессов $E_1(t)$ и $E_2(t)$ в совпадающие моменты времени,

$$W_{2E}(\cdot) = \langle W_4(E_1, E_2, A_1, A_2, \Delta_1, \Delta_2) \rangle_{\Delta},$$

где $W_4(E_1, E_2, A_1, A_2, \Delta_1, \Delta_2)$ — совместная плотность вероятности случайных процессов $E_i(t)$ и $\Delta_i(t)$ ($\Delta_i(t)$ — разность фаз между квазигармоническим процессом $s_i(t)$ и аддитивной узкополосной помехой $n_i(t)$ в отдельной моде), $i = 1, 2$; $\langle \dots \rangle_{\Delta}$ — символическая форма записи оператора статистического усреднения по случайным параметрам Δ_1 и Δ_2 . Тогда случайный процесс $E_i(t)$ можно представить в виде

$$E_i = e_i + 2A_i \sqrt{e_i} \cos \Delta_i + A_i^2, \quad j = 1, 2,$$

где $e_1(t)$ и $e_2(t)$ — квадраты огибающих узкополосных аддитивных помех $n_1(t)$ и $n_2(t)$. Будем рассматривать это выражение как квадратное уравнение относительно неизвестной переменной e_i . Тогда при обнаружении слабых гравитационных импульсов получим

$$e_i = E_i + \varepsilon_i, \\ \varepsilon_i = 2A_i \sqrt{E_i} \cos \Delta_i + A_i^2 \cos 2\Delta_i + o(A_i^2), \quad i = 1, 2.$$

Учитывая это соотношение, по известной методике [3] находим совместную плотность вероятности $W_4(E_1, E_2, A_1, A_2, \Delta_1, \Delta_2)$:

$$W_4(E_1, E_2, A_1, A_2, \Delta_1, \Delta_2) = \\ = |D| \left[W_{2e}(E_1, E_2) + \sum_{i=1}^2 \frac{\partial W_{2e}(E_1, E_2)}{\partial E_i} \varepsilon_i + \right. \\ \left. + \frac{1}{2} \sum_{i=1}^2 \sum_{j=1}^2 \frac{\partial^2 W_{2e}(E_1, E_2)}{\partial E_i \partial E_j} \varepsilon_i \varepsilon_j \right],$$

где $D = \frac{\partial(e_1, e_2)}{\partial(E_1, E_2)}$ — якобиан преобразования, $W_{2e}(e_1, e_2)$ — совместная плотность вероятности случайных процессов $e_1(t)$ и $e_2(t)$ в совпадающие моменты времени.

При дальнейшем анализе начальные фазы гравитационных импульсов в отдельных модах будем считать (учитывая особенности конструкции системы регистрации) статистически независимыми случайными величинами, равномерно распределенными на интервале $(0, 2\pi)$. Тогда $\langle \varepsilon_i \rangle_\Delta = 0$, $\langle \varepsilon_i \varepsilon_j \rangle_\Delta = 0$ при $i \neq j$ и $\langle \varepsilon_i \varepsilon_j \rangle_\Delta = 2A_i^2 E_i$ при $i = j$, $i, j = 1, 2$. Следовательно, при обнаружении слабых гравитационных импульсов

$$W_{2E}(\cdot) \approx W_{2e}(E_1, E_2) + \\ + A^2 \sum_{i=1}^2 c_i \frac{\partial}{\partial E_i} \left[E_i \frac{\partial W_{2e}(E_1, E_2)}{\partial E_i} \right], \quad (2)$$

где $c_1 = \mu^2$ и $c_2 = 1$.

3. Пусть

$$y(t) = f[E_1(t), E_2(t)] \approx \lambda s(t) + n(t)$$

— случайный процесс на выходе двухканального безынерционного нелинейного преобразователя, представляющий собой суперпозицию слабого полезного сигнала $s(t)$ и аддитивной негауссовой помехи $n(t)$, $M_1\{\dots\}$ — символическая форма записи оператора статистического усреднения. Тогда, предполагая [1], что $M_1\{y(t)|\lambda = 0\} = 0$, имеем

$$\sigma^2 = M_1\{n^2(t)\} = \int_0^\infty \int_0^\infty f^2[E_1, E_2] [W_{2E}(\cdot)]_0 dE_1 dE_2,$$

$$s(t) = M_1\{y(t)|\lambda = 1\} \approx \\ \approx A^2 \int_0^\infty \int_0^\infty f[E_1, E_2] dE_1 dE_2 \left[\frac{\partial W_{2E}(\cdot)}{\partial A^2} \right]_0,$$

где $[\dots]_0 = [\dots]_{A=0}$.

Как следует из анализа этого выражения, отношение сигнал-шум $q = |s(t)|/\sigma$ на выходе двухканального безынерционного нелинейного преобразователя зависит от вида его характеристики и достигает максимума при

$$f_2[E_1, E_2] = K_0 \frac{1}{[W_{2E}(\cdot)]_0} \left[\frac{\partial W_{2E}(\cdot)}{\partial A^2} \right]_0,$$

где K_0 — произвольный масштабный коэффициент. Отсюда, принимая во внимание выражение (2), находим окончательное выражение для оптимальной по критерию максимума отношения сигнал-шум характеристики безынерционного нелинейного преобразователя при совместной обработке реализаций случайных процессов $E_1(t)$ и $E_2(t)$:

$$f[E_1, E_2] = K_0 \frac{1}{W_{2e}(E_1, E_2)} \times \\ \times \sum_{i=1}^2 c_i \frac{\partial}{\partial E_i} \left[E_i \frac{\partial W_{2e}(E_1, E_2)}{\partial E_i} \right]. \quad (3)$$

4. В теории оптимального приема [4] широкое применение получила параметрическая модель априорной неопределенности, основанная на бигауссовой аппроксимации плотности вероятности аддитивной негауссовой помехи. При бигауссовой аппроксимации распределения шума на выходе гравитационной антенны в двухмодовом режиме можем записать, что

$$W_{2n}(n_1, n_2) = \sum_{i=1}^2 p_i \frac{1}{\sigma_{1i}} \frac{1}{\sigma_{2i}} W_{2\xi} \left(\frac{n_1}{\sigma_{1i}}, \frac{n_2}{\sigma_{2i}}, r_i \right),$$

где $W_{2n}(n_1, n_2)$ — совместная плотность вероятности аддитивных шумов $n_1(t)$ и $n_2(t)$ в совпадающие моменты времени, $-\infty < n_{1,2} < \infty$; $p_1 = (1-p)$, $p_2 = p$, $0 \leq p \leq 1$, — вероятность появления аномалии в произвольный момент времени; $\sigma_{11}^2, \sigma_{12}^2$ и $\sigma_{21}^2, \sigma_{22}^2$ — характерные параметры; $W_{2\xi}(\xi_1, \xi_2, r)$ — совместная плотность вероятности коррелированных гауссовых случайных величин ξ_1 и ξ_2 с единичными дисперсиями; $r = M_1\{\xi_1 \xi_2\}$ — коэффициент корреляции (при основанной на применении метода рандомизации [3] аппроксимации плотности вероятности $W_{2n}(n_1, n_2)$ [2] предполагалось, что при некоррелированных шумах $n_1(t)$ и $n_2(t)$ выполняется соотношение $r_1 = r_2 = 0$).

При обнаружении слабых гравитационных импульсов для вычисления характерных параметров p , σ_{11}^2 , σ_{12}^2 и σ_{21}^2 , σ_{22}^2 можно применить известный алгоритм [4], использующий в качестве «входных данных» выборочные начальные моменты $M_1^*\{E_{1,2}^k\}$,

$k = 1, 2, 3$, где

$$M_1^* \{ \dots \} = \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} \{ \dots \} dt, \quad (4)$$

$(-T_0/2, T_0/2)$ — «интервал стационарности» аддитивных помех на выходе линейного тракта гравитационной антенны. Подобную методику можно использовать и при вычислении коэффициентов корреляции r_1 и r_2 , используя в качестве «входных данных» выборочные смешанные моменты

$$\begin{aligned} M_1^* \{ n_1^k n_2^m \} &\approx M_1^* \times \\ &\times \left\{ e_1^{k/2}(t) e_2^{m/2}(t) \cos^k[\omega_1 t + \vartheta(t)] \cos^m[\omega_2 t + \vartheta(t)] \right\}, \\ M_1^* \{ n_1^k n_2^m \} &\approx M_1 \{ n_1^k n_2^m \} = \\ &= \sum_{i=1}^2 p_i \sigma_{1i}^k \sigma_{2i}^m M_1 \{ \xi_1^k \xi_2^m | i \}, \quad (5) \\ M_1 \{ \xi_1^k \xi_2^m | i \} &= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \xi_1^k \xi_2^m W_{2\xi}(\xi_1, \xi_2, r_i) d\xi_1 d\xi_2. \end{aligned}$$

Из (1), (4) и (5) находим ковариацию аномально-засоренных аддитивных помех $n_1(t)$ и $n_2(t)$ в совпадающие моменты времени при $k = m = 1$ и $r_{1,2} \neq 0$:

$$\begin{aligned} M_1 \{ n_1 n_2 \} &= \sum_{i=1}^2 p_i \sigma_{1i} \sigma_{2i} r_i \approx 0, \quad (6) \\ \text{т. е. } r_2 &\approx r_1 \frac{(p_1 \sigma_{11} \sigma_{21})}{(p_2 \sigma_{12} \sigma_{22})}. \end{aligned}$$

При вычислении смешанного момента $M_1 \{ n_1^2 n_2^2 \}$ четвертого порядка воспользуемся следующим соотношением [3]:

$$M_1 \{ \xi_1^2 \xi_2^2 | i \} = M_1 \{ \xi_1 \xi_1 \xi_2 \xi_2 | i \} = (1 + 2r_i^2), \quad i = 1, 2.$$

Подставляя это выражение в основную формулу (5) и учитывая условие (1), получим

$$\begin{aligned} M_1 \{ n_1^2 n_2^2 \} &= \sum_{i=1}^2 p_i \sigma_{1i}^2 \sigma_{2i}^2 (1 + 2r_i^2) \approx \\ &\approx \frac{1}{4} M_1^* \{ e_1 e_2 \} \approx \frac{1}{4} M_1 \{ e_1 e_2 \}. \quad (7) \end{aligned}$$

Из (6) и (7) находим неизвестные параметры r_1 и r_2 при некоррелированных аномально-засоренных шумах в отдельных модах:

$$\begin{aligned} r_1^2 &= \frac{p_2}{2p_1(\sigma_{11}\sigma_{21})^2} \times \\ &\times \left[\frac{1}{4} M_1^* \{ e_1 e_2 \} - (p_1 \sigma_{11}^2 \sigma_{21}^2 + p_2 \sigma_{12}^2 \sigma_{22}^2) \right], \quad (8) \\ r_2^2 &= r_1^2 \left(\frac{p_1 \sigma_{11} \sigma_{21}}{p_2 \sigma_{12} \sigma_{22}} \right)^2. \end{aligned}$$

5. Двумерная плотность вероятности квадрата $\rho(t)$ огибающей узкополосного гауссова шума с единичной дисперсией определяется следующим выражением [3]:

$$\begin{aligned} W_{2\rho}(\rho_1, \rho_2, r_0) &= \\ &= \frac{1}{4(1-r_0^2)} \exp \left\{ -\frac{\rho_1 + \rho_2}{2(1-r_0^2)} \right\} I_0 \left(\frac{r_0 \sqrt{\rho_1 \rho_2}}{1-r_0^2} \right) = \\ &= \frac{1}{4} \exp \left\{ -\frac{\rho_1 + \rho_2}{2} \right\} \sum_{k=0}^{\infty} r_0^{2k} L_k^{(0)} \left(\frac{\rho_1}{2} \right) L_k^{(0)} \left(\frac{\rho_2}{2} \right), \quad (9) \\ &\rho_{1,2} \geq 0, \end{aligned}$$

где $\rho_1 = \rho(t)$, $\rho_2 = \rho(t + \tau)$, $r_0 = r_0(\tau)$ — огибающая коэффициента корреляции,

$$M_1 \{ \rho_1 \rho_2 \} = 4(1 + r_0^2), \quad r_0 \geq 0, \quad (10)$$

$I_0(z)$ — модифицированная функция Бесселя 0-го порядка, $L_k^{(\alpha)}(z)$ — ортогональные полиномы Лаггерра,

$$\begin{aligned} kL_k^{(\alpha)}(z) &= (-z + 2k + \alpha - 1)L_{k-1}^{(\alpha)}(z) - \\ &- (k + \alpha - 1)L_{k-2}^{(\alpha)}(z), \quad k \geq 2, \\ L_0^{(\alpha)}(x) &= 1, \quad L_1^{(\alpha)}(x) = 1 + \alpha - x. \end{aligned}$$

Учитывая выражение (9), находим плотность вероятности $W_{2e}(E_1, E_2)$ при аномально-засоренных шумах на выходе линейного тракта гравитационной антенны:

$$\begin{aligned} W_{2e}(e_1, e_2) &= \sum_{i=1}^2 p_i \left(\frac{1}{\sigma_{1i} \sigma_{2i}} \right)^2 W_{2\rho} \left(\frac{E_1}{\sigma_{1i}^2}, \frac{E_2}{\sigma_{2i}^2}, r_{0i} \right), \\ &E_{1,2} \geq 0. \quad (11) \end{aligned}$$

При $r_{01} = r_{02} = 0$ плотность вероятности (11) переходит в биэкспоненциальную плотность вероятности, которая была использована в работе [2].

Из (9) и (11) следует, что ковариация случайных процессов $e_1(t)$ и $e_2(t)$ в совпадающие моменты времени при бигауссовой аппроксимации имеет вид

$$M_1 \{ e_1, e_2 \} = 4 \sum_{i=1}^2 p_i \sigma_{1i}^2 \sigma_{2i}^2 (1 + 2r_{0i}^2).$$

Отсюда, принимая во внимание выражения (10) и (11), получим следующее соотношение для вычисления параметров r_{01}^2 , r_{02}^2 :

$$r_{0i}^2 = 2r_i^2 \neq 0 \quad \text{при } p \neq 0, 1, \quad i = 1, 2.$$

Основные результаты и выводы

1. Оптимальная по критерию максимума отношения сигнал-шум характеристика двухканального безынерционного нелинейного преобразователя при амплитудно-частотном обнаружении некогерентной последовательности слабых и редких гравитационных импульсов на выходе гравитационной антенны в двухмодовом режиме определяется выражением (3).

Плотность вероятности $W_2(E_1, E_2)$, от которой зависит вид характеристики, при аномально-засоренных шумах с бигауссовой плотностью вероятности дается формулой (4).

2. Ковариация случайных процессов $e_1(t)$ и $e_2(t)$ в совпадающие моменты времени при биэкспоненциальной плотности вероятности ($r_1 = r_2 = 0$) определяется следующей формулой:

$$M_1\{e_1 e_2\} - M_1\{e_1\}M_1\{e_2\} = \\ = 4p(1-p)(\sigma_{22}^2 - \sigma_{21}^2)(\sigma_{12}^2 - \sigma_{11}^2).$$

При наличии хаотических импульсных помех $p \neq 0$, $\sigma_{i2}^2 \gg \sigma_{i1}^2$, $i = 1, 2$ и, следовательно, $M_1\{e_1 e_2\} \neq M_1\{e_1\}M_1\{e_2\}$. Таким образом, даже простейшая параметрическая модель априорной неопределенности [2] учитывает корреляцию случайных процессов $e_1(t)$ и $e_2(t)$ при некоррелированных шумах $n_1(t)$ и $n_2(t)$ в отдельных модах.

3. При расчете параметров плотности вероятности (11) используется ковариация (смешанный момент второго порядка) $M_1^*\{E_1, E_2\}$. Условие $r_1 = r_2 = 0$ обеспечивает некоррелированность аддитивных помех в отдельных модах, но при наличии негауссовых шумов ($p \neq 0, 1$) не учитывает ковариацию реальных процессов $e_1(t)$ и $e_2(t)$. Более того, можно показать [5], что полигауссова аппроксимация двумерной плотности вероятности при одинаковых коэффициентах корреляции ($r_i = r$, $i = \overline{1, M}$, $M = 2, 3, \dots$) приводит к периодически-нестационарному случайному процессу. Следовательно, применение условия $r_1 = r_2 = 0$ при описании реальных шумов гравитационной антенны в двухмодовом режиме оказывается неоправданным.

4. Коэффициент корреляции огибающих произвольных гауссовых узкополосных процессов $\xi_1(t)$ и $\xi_2(t)$ в совпадающие моменты времени зависит [6] от фактора

$$\rho_0 = \sqrt{r^2 + r_+^2},$$

где r — коэффициент корреляции случайных процессов $\xi_1(t)$ и $\xi_2(t)$ в совпадающие моменты времени, r_+ — коэффициент взаимной корреляции случайных процессов $\xi_1^*(t)$ и $\xi_2^*(t)$, взятых в квадратуре по отношению к шумам $\xi_1(t)$ и $\xi_2(t)$. Для гравитационной антенны с трансформатором смещения в двухмодовом режиме $r_+ = r$ (следствие условия (1)).

Работа выполнена при поддержке РФФИ (грант 00-02-17884).

Литература

1. Акимов П.С., Бакут П.А., Богданович В.А. и др. Теория обнаружения сигналов. М.: Радио и связь, 1984.
2. Гусев А.В. // Вестн. Моск. ун-та. Физ. Астрон. 2001. № 6. С. 48.
3. Тихонов В.И. Статистическая радиотехника. М.: Радио и связь, 1982.
4. Шелухин О.И. Негауссовские процессы в радиотехнике. М.: Радио и связь, 1999.
5. Чабдаров Ш.М., Трофимов А.Т. // Радиотехн. и электроника. 1975. **20**, № 4. С. 734.
6. Горяинов В.Т., Журавлев В.И., Тихонов В.И. Примеры и задачи по статистической радиотехнике. М.: Сов. радио, 1970.

Поступила в редакцию

21.01.02