зультате получены значения для функции $F_{p\bar{p}}(z)$, дана оценка энергии связи (E=-0,26 МэВ) и времени жизни ($\tau=9,1\cdot10^{-20}$ с) гипотетического связанного состояния в $p\bar{p}$ -системе.

Большая величина ошибки параметра β может изменить значения *E* и Γ в несколько раз. Поэтому для более надежных выводов о характеристиках *pp*-связанного состояния необходима дальнейшая теоретическая и экспериментальная работа по изучению ρ , σ_{tot} и, возможно, поляризации при малых энергиях ($P_L < 180$ МэВ).

Работа выполнена при финансовой поддержке Российского фонда фундаментальных исследований (93-02-3807).

ЛИТЕРАТУРА

[1] Grein W.//Nucl. Phys. 1977. **B 131**. P. 255; Grein W.//Proc. 4th European Antiproton Symp. (Barr, 1978). Paris, 1979. V. d. P. 35. [2] Iwasaki H. et al.// Nucl. Phys. 1985. **A 433**. P. 580. [3] Bruckner W. et al.//Phys. Lett. 1985. **158**. P. 180. [4] Shapiro I. S.//Phys. Rev. 1987. **C 35**, N 2. P. 14. [5] Bykovsky B. V., Meshcheryakov V. A. Meshcheryakov D. V.//J. Nucl. Phys. 1991. **53**. P. 257. [6] Nakamura K. K. et al.//Phys. Rev. 4984. **D 29**. P. 349. [7] Deser S. et al.//Phys. Rev. 1954. **96**. P. 774. [8] Schiavon P. et al. Preprint CERN. EP/89-38 (1989). [9] Kebrikov B. O., Simonov Yu. A. Preprint ITEP-38 (1986).

Поступила в редакцию 16.06.93

ВЕСТН. МОСК. УН-ТА. СЕР. 3, ФИЗИКА. АСТРОНОМИЯ, 1994. Т. 35, № 1

РАДИОФИЗИКА

УДК 537.86

ПЕРВИЧНЫЕ ШУМОВЫЕ ПАРАМЕТРЫ ГРАВИТАЦИОННОЙ АНТЕННЫ С «ТРАНСФОРМАТОРОМ СМЕЩЕНИЯ»

А. В. Гусев, А. В. Цыганов (ГАИШ)

На основе универсального формализма линейных шумящих четырехполюсников рассчитаны динамические и флуктуационные характеристики «трансформатора смещения» для твердотельных гравитационных антенн веберовского типа как сложных колебательных систем с N степенями свободы.

1. Поиск гравитационного излучения от космических объектов это одна из фундаментальных проблем современной экспериментальной физики [1, 2]. Гравитационная твердотельная антенна (ТГА) веберовского типа представляет собой измерительный комплекс, включающий следующие элементы: 1) собственно гравитационный детектор (ГД) высокодобротный механический осциллятор; 2) согласующее устройство — «трансформатор смещения» (ТС); 3) электромеханический преобразователь (ЭМП).

Синтез ТГА с простейшими ТС достаточно подробно изложен в монографии [2]. Для оценки эффективности ТС на качественном уровне используются энергетические соотношения в консервативной системе ГД+ТС. Область применения полученных таким способом результатов ограничена. В частности, оптимизация системы по критерию максимума отношения сигнал/шум предполагает исследование переходных процессов в системе и для сложных линейных систем является достаточно сложной задачей. Поэтому особое значение приобретает , разработка оптимальных алгоритмов исследования шумов в колебательной системе ГД+ТС. Наиболее универсальный подход к проблеме оптимального синтеза ТГА с ТС возможен при рассмотрении ТС как линейного четырехполюсника с заданной матрицей динамических параметров $[Z_{ik}(p) = Z_{ik}(p|n)]$, где p = d/dt; n — число степеней свободы ТС.

Цель работы: 1) расчет Z-параметров TC с *п* степенями свободы; 2) оценка первичных шумовых параметров [3] для линейной системы TC+ЭМП.

С целью упрощения описания физических процессов в сложных механических системах воспользуемся принципом электромеханических аналогий [4], основанным на следующих уравнениях движения:

$$[PM + H + K/P] pX = [pM + H + K/p] U = F, U = pX,$$

$$[pL + R + (pC)^{-1}] pq = [pL + R + (pC)^{-1}] I = V, I = pq,$$
 (1)

где M, H и K — масса, коэффициент трения и жесткость механического осциллятора; X, U и F — механические смещение, скорость и сила; L, R и C — индуктивность, сопротивление и емкость эквивалентного контура; q, I и V — заряд, ток и напряжение.

Уравнения (1) соответствуют так называемой I системе электромеханических аналогий [4]:

$$M \rightarrow L, H \rightarrow R, K \rightarrow C^{-1}, X \rightarrow q, U \rightarrow I, F \rightarrow V.$$
 (2)

Блок-схема линейной цепи, эквивалентной ТГА по шумам [3] с учетом (2) представлена на рис. 1, *a*: $\mathcal{E}(t)$ — полезный сигнал; $Z_s(p) = pL_1 + R_1 + (pC_1)^{-1}$ — импеданс ГД на основной моде [2]; $[Z_{ik}]$ — матрица Z-параметров ТС как линейного четырехполюсника:

$$V_1 = Z_{11}(p) I_1 + Z_{12}(p) I_2,$$

$$V_2 = Z_{21}(p) I_1 + Z_{22}(p) I_2,$$

Z_∞(p) — входное сопротивление ЭМП в режиме холостого хода. Ланжевеновские источники шумов в системе:

1) e_s — тепловые флуктуации сопротивления R_1 ;

2) тепловые шумы $e_{1,2}$ ТС как четырехполюсника;

3) e_d , i_d — пересчитанные ко входу шумы ЭМП.

2. Принимая во внимание систему уравнений (3), после несложных преобразований находим

$$Z'_{s}(p) I_{1} + Z_{12}(p) I = \mathcal{E} + e_{s} + e_{1} - Z_{12}(p) i_{d},$$

 $Z_{21}(p) I_1 + Z'_{22}(p) I = e_2 = e_d - Z''_{22}(p) i_d$

тде $Z'_{s}(p) = Z_{s}(p) + Z_{11}(p), Z'_{22}(p) = Z_{22}(p) + Z_{\infty}(p).$

Уравнения движения (4) позволяют перейти к упрощенной эквивалентной схеме, представленной на рис. 1, б и идентичной исходной (см. рис. 1, а) по шумам [3], где

$$e_{i} = e_{1} - Z_{12}(p) i_{d}, \ i_{j} = i_{ft} - i_{fd}.$$
(5)

Здесь

$$i_{ft} = \frac{1}{Z_{21}(p)} e_2, \ i_{fd} = \frac{1}{Z_{21}(p)} [e_d + Z_{22}(p) i_d].$$
(6)

Энергетические спектры ланжевеновских источников (5), (6) $N_E(\omega)$, $N_I(\omega)$ и $N_{EI}(j\omega)$ определяют первичные шумовые параметры линейной системы TC+ЭМП на частоте $\omega > 0$ [3]:

(3)

(4)

$$N_{E}(\omega) = N_{e}(\omega) + |Z_{12}(j\omega)|^{2} \langle |i_{d\omega}|^{2} \rangle, N_{I}(\omega) = N_{i}(\omega) + |Z_{21}(j\omega)|^{-2} \langle |e_{d\omega} + Z_{22}'(j\omega) |i_{d\omega}|^{2} \rangle, N_{EI}(j\omega) = N_{ei}(j\omega) + |Z_{12}(j\omega)/Z_{21}^{\bullet}(j\omega)] \langle (e_{d\omega}i_{d\omega}^{\bullet}) + Z_{22}^{\bullet} |i_{d\omega}|^{2} \rangle,$$
(7)

где $N_e(\omega) = \langle |e_{1\omega}|^2 \rangle$, $N_i(\omega) = \langle |i_{e\omega}|^2 \rangle$ и $N_{ei}(j\omega) = \langle e_{1\omega}i_{ft\omega} \rangle$ — первичные шумовые параметры TC; $\langle \cdot \rangle$ — символическая запись усреднения по ансамблю реализаций [5].











Рис. 2

$$N_{e}(\omega) = 2 \varkappa T \operatorname{Re} Z_{11}(j\omega),$$
$$N_{i}(\omega) = 2 \varkappa T \operatorname{Re} Z_{22}(j\omega),$$

$$N_{el}(j\omega) = \kappa T [Z_{12}(j\omega) + Z_{21}^{*}(j\omega)] = 2\kappa T \operatorname{Re} Z_{12}(j\omega),$$

где и — постоянная Больцмана, Т — физическая температура. 3. Пусть X_n = {X₁, X₂, ..., X_n} — вектор перемещений для исходной механической системы (рис. 2, *a*). Тогда функция Лагранжа подобной

Будем предполагать, что энергетические спектры ланжевеновских источников ед и *i*_d, т. е. первичные шумовые параметры ЭПМ, известны. Тогда для расчета спектральной плотности введенных выше флуктуаций (5) по формулам (7) достаточно определить *Z*-параметры TC как четырехполюсника, так как первичные шумовые параметры N_e, N_i и N_{ei} при известной матрице $[Z_{ik}(p)]$ [6] равны

(8)

системы при *n* степенях свободы TC есть $\mathscr{L}_{\mu}(\mathbf{X}_n, p\mathbf{X}_n|n)$. Для механической системы с n+1 степенью свободы получим

$$\mathcal{L}_{\mu}(\mathbf{X}_{n+1}, pX_{n+1}|n+1) = \mathcal{L}_{\mu}(\mathbf{X}_{n}, p\mathbf{X}_{n}|n) + (1/2) m_{n+1}(pX_{n+1})^{2} - (1/2) K_{n+1}(X_{n+1} - X_{n})^{2}.$$
(9)

Для электрической цепи (рис. 2, б) имеем аналогичное выражение:

$$\mathcal{L}_{e} (\mathbf{q}_{n+1}, p \mathbf{q}_{n+1} | n+1) = \mathcal{L}_{e} (\mathbf{q}_{n}, p \mathbf{q}_{n} | n) + + (1/2) L_{n+1} (p q_{n+1})^{2} - (1/2) C_{n+1} (q_{n+1} - q_{n})^{2},$$
(10)

где $\mathbf{q}_n = \{q_1, q_2, ..., q_n\}, q_i$ — заряд, прошедший через соответствующую индуктивность L_i к моменту времени t.

Из (9), (10), принимая во внимание формулы перехода от механической системы к электрической (2), можем получить рекуррентные соотношения для расчета динамических параметров $Z_{ik}(p|n+1)$ TC с n+1 степенью свободы, воспользовавшись эквивалентной схемой на рис. 3:



Рис. 3

$$Z_{11}(p | n+1) = Z_{11}(p | n) - Z_{12}(p | n) Z_{21}(p | n) / \Delta(p, n),$$

$$Z_{12}(p | n+1) = Z_{12}(p | n) Z_{n+1}(p) / \Delta(p, n),$$

$$Z_{21}(p | n+1) = Z_{21}(p | n) Z_{n+1}(p) / \Delta(p, n),$$

$$Z_{22}(p | n+1) = pL_{n+1} + Z_{22}(p | n) Z_{n+1}(p) / \Delta(p, n),$$

(11)

где $Z_{n+1}(\rho) = R_{n+1} + (\rho C_{n+1})^{-1}$, R_{n+1} — сопротивление потерь n+1 звена; $\Delta(\rho, n) = Z_{22}(\rho | n) + Z_{n+1}(\rho)$.

В соответствии с (11) для расчета элементов матрицы Z_{ik} при n = -2, 3 остается определить Z-параметры простейшего TC, имеющего одну степень свободы, n = 1:

$$Z_{11}(p|1) = Z_{12}(p|1) = Z_{21}(p|1) = R_2 + (pC_2)^{-1},$$

$$Z_{22}(p|1) = pL_2 + R_2 + (pC_2)^{-1}.$$
(12)

Формулы (11), (12) позволяют найти динамические параметры произвольного ТС как линейного шумящего четырехполюсника. Первичные шумовые параметры подобного устройства определяются формулами (8).

4. Амплитуда порогового сигнала $(E_0)_{\min}$ для ТГА при рассчитанных по формулам (11), (12) и (8) первичных шумовых параметрах (7) является корнем уравнения $\rho_{\max}(E_0) = 1$, где ρ_{\max} — отношение сигнал/шум при оптимальной фильтрации,

$$\rho_{\max} = \pi^{-1} \int_{0}^{\infty} |\mathscr{E}_{\omega}(j\omega, E_{0})|^{2} d\omega / N(\omega).$$
(13)

Здесь

$$N(\omega) = N_s + N_E(\omega) + |Z'_s(j\omega)|^2 N_I(\omega) - 2 \operatorname{Re}\left[Z'_s(j\omega) N_{EI}(j\omega)\right], \quad (14)$$

где $N_s = \langle |e_{s\omega}|^2 \rangle = 2 \varkappa T R_1$, $Z'_s(j\omega) = Z_s(j\omega) + Z_{11}(j\omega)$ —импеданс нагруженного ГД.

5. Основным результатом работы является разработанный универсальный алгоритм исследования флуктуаций для ТГА с произвольным ТС. Анализ шумов в подобной системе, основанный на стандартном формализме теории линейных шумящих цепей, позволяет рассчитать первичные шумовые параметры упрощенной эквивалентной схемы (см. рис. 1, б) $N_E(\omega)$, $N_I(\omega)$ и $N_{EI}(j\omega)$ и определить верхнюю границу отношения сигнал/шум (13).

Как правило, в прикладных задачах $N(\omega)$ (14) представляет собой рациональную функцию частоты. Тогда без ограничения общности [6] можем записать, что

$$N(\omega) = |G_+(j\omega)|^2,$$

где $G_+(j\omega) = \sum_n B_n(j\omega)^n$; все корни $G_+(j\omega)$ лежат в верхней полуплос-

кости.

Поэтому при $\mathscr{E}(t) = E_0 \vartheta(t)$ (подобная модель полезного сигнала находит широкое применение в теории ТГА; $\delta(t)$ — дельта-функция Дирака) имеем

$$\rho_{\max} = E_0^2 (2\pi)^{-1} \int_{-\infty}^{\infty} d\omega \left[G_+ (j\omega) G_+^* (j\omega) \right]^{-1}$$

(интеграл — табличный [7]).

6. Пример. Расчет первичных шумовых параметров простейшего ТС с одной степенью свободы.

Из соотношений (12), принимая во внимание формулы перехода от электрических величин к механическим (2); а также формулы (8), находим

$$N_{F}(\omega) = 2\varkappa T H_{2}, \ N_{U}(\omega) = 2\varkappa T H_{2} \omega^{2} (K_{2}^{2} + H_{2}^{2} \omega^{2})^{-1},$$

$$N_{FU}(j\omega) = 2\varkappa T H_{2}(\omega) (K_{2} - i\omega H_{2})^{-1},$$
(15)

где F, U — механические сила и скорость (механические аналогии ЭДС и тока), K₂ и H₂ — жесткость и коэффициент трения TC.

Анализ последней формулы показывает, что: 1) ланжевеновские источники шумов $F_1(t)$ и $U_2(t)$, обусловленные тепловыми флуктуациями TC, оказываются коррелированными; 2) первичные шумовые параметры простейшего TC с n=1 можно рассматривать как «постоянные» в окрестности сигнальной частоты $\omega_s = [(K_1 + K_2)/m_1]^{th}$, где m_1 и K_1 эквивалентная масса и жесткость ГД, K_2 — жесткость TC. Это позволяет для оценки пороговой чувствительности TГA с TC при n=1 воспользоваться известными результатами [8]. В частности, минимальная «шумовая температура» TC при малой диссипации в системе

$$(T_N)_{\min} \approx \varkappa^{-1} \left[N_F(\omega_s) N_U(\omega_s) - \operatorname{Im}^2 N_{FU}(\omega_s) \right]^{1/2} \approx 2T Q_2^{-1},$$

где Q_2 — добротность TC.

56

ЛИТЕРАТУРА

[1] Брагинский В. Б., Митрофанов В. П., Панов В. И. Системы с малой диссипацией. М., 1981. [2] Бичак И., Руденко В. Н. Гравитационные волны в ОТО и проблемы их обнаружения. М., 1989. [3] Айнбиндер И. М. Шумы радиоприемников. М., 1974. [4] Филатов Г. А., Баев Е. Ф., Цымбалюк В. С. Низкочастотные механические фильтры. М., 1974. [5] Рытов С. М. Введение в статистическую радиофизику. Т. 1. М., 1974. [6] Ван Трис Г. Теория обнаружения, оценок и модуляции. М., 1972. [7] Прудников А. П., Брычков Ю. А., Маричев О. И. Интегралы и ряды. М., 1981. [8] Воронцов Ю. И. Теория и методы макроскопических измерений. М., 1989.

> Поступила в редакцию 18.09.92 После переработки 17.03.93

ВЕСТН. МОСК. УН-ТА. СЕР. 3, ФИЗИКА. АСТРОНОМИЯ. 1994. Т. 35, № 1

УДК 530.145

ЧУВСТВИТЕЛЬНОСТЬ «ТРАНСФОРМАТОРА СМЕЩЕНИЯ» ПРИ ОБНАРУЖЕНИИ ИМПУЛЬСА СИЛЫ

А. В. Сырцев, Ф. Я. Халили

(кафедра молекулярной физики и физических измерений)

Найдена предельная чувствительность «трансформатора смещения» при слежении за координатой его второго осциллятора. Рассмотрен вопрос об улучшении чувствительности при измерении двумерной схемой по отношению к одномерной. Получены выражения для максимальной температуры и времени релаксации в первом осцилляторе.

В настоящее время, в частности в связи с задачей обнаружения гравитационных волн, весьма актуальной представляется проблема повышения чувствительности датчиков малых импульсов силы. В стандартном варианте такой датчик состоит из пробного объекта (механического осциллятора или свободной массы) и схемы, измеряющей координату пробного объекта [1]. Для резонансных датчиков (с пробным осциллятором) известным методом повышения чувствительности является использование промежуточного осциллятора с массой *m*, существенно меньшей массы основного осциллятора M и с той же собственной частотой ω_0 (рис. 1). Данная схема получила название «трансформатор смещения». Как легко показать, в этой схеме любая вариация амплитуды колебаний основного осциллятора за период биений перекачивается во второй осциллятор, увеличиваясь в $(M/m)^{4}$ раз, что и обеспечивает выигрыш в чувствительности.

Задача о чувствительности датчиков малых сил, использующих многомодовые пробные системы, была детально рассмотрена в работе [2]. В этой работе, однако, учитывались только флуктуации измеряющей схемы, сама же пробная система преднолагалась идеальной. Целью настоящей работы является нахождение условий, когда система обнаружения с «трансформатором смещения» дает выигрыш в чувствительности с учетом как флуктуаций измеряющей схемы, так и диссипации и шумов в пробной системе.

Известно [3—5], что фундаментальные флуктуации измерителя координаты можно свести к двум: 1) флуктуационной силе, действую-