

251



ISSN 0021-3470

ИЗВЕСТИЯ
ВЫСШИХ УЧЕБНЫХ
ЗАВЕДЕНИЙ

РАДИОЭЛЕКТРОНИКА

ВОЕННЫЕ РАДИОЭЛЕКТРОННЫЕ
ТЕХНОЛОГИИ

том 49

3-4

март-апрель

ИЗДАНИЕ
НАЦИОНАЛЬНОГО
ТЕХНИЧЕСКОГО
УНИВЕРСИТЕТА
УКРАИНЫ
«КІЄВСКИЙ
ПОЛІТЕХНІЧНИЙ
ІНСТИТУТ»

2006

ТРИФОНОВ А. П., БЕСПАЛОВА М. Б.

ЭФФЕКТИВНОСТЬ ОБНАРУЖЕНИЯ ЦЕЛИ С НЕИЗВЕСТНЫМИ ПАРАМЕТРАМИ ДВИЖЕНИЯ ПРИ ЗОНДИРОВАНИИ ПОСЛЕДОВАТЕЛЬНОСТЬЮ ОПТИЧЕСКИХ ИМПУЛЬСОВ

Найдены структура и характеристики обнаружителя максимального правдоподобия цели с неизвестными дальностью, скоростью и ускорением.

В системах оптической локации широко применяются последовательности оптических импульсов [1–4] и др. В [1, 2] рассмотрено обнаружение неподвижной цели с известными координатами, а в [3] — обнаружение цели с неизвестными дальностью и скоростью. Однако в реальных условиях может быть также неизвестно ускорение цели [4]. Цель данной работы — анализ эффективности обнаружения цели с априори неизвестными дальностью, скоростью и ускорением.

Положим, что излучается последовательность оптических импульсов с интенсивностью

$$s(t) = \sum_{k=0}^{N-1} s_k [t - (k - \mu)\theta - \lambda] = \sum_{k=0}^{N-1} a_k f[(t - (k - \mu)\theta - \lambda)/\tau], \quad (1)$$

где $s_k(t)$ — функция, описывающая интенсивность k -го оптического импульса, λ — время прихода последовательности, θ — период следования импульсов. Параметр μ определяет точку последовательности (1), с которой связано ее временное положение. Так, при $\mu = 0$ величина λ представляет собой временное положение первого импульса последовательности, при $\mu = (N-1)/2$ — временное положение середины последовательности, а при $\mu = N-1$ — временное положение последнего импульса последовательности (1). В (1) также обозначено: $a_k = \max s_k(t)$ — максимальная интенсивность k -го импульса, а $\tau = \int_{-\infty}^{\infty} s_k^2(t) dt / [\max s_k(t)]^2$ — эквивалентная длительность одного импульса последовательности. Функция $f(x)$ в (1) описывает форму интенсивности одного импульса и нормирована так, что $\max f(x) = 1$, $\int_{-\infty}^{\infty} f^2(x) dx = 1$.

В результате рассеяния целью зондирующей последовательности с интенсивностью (1), интенсивность принимаемого сигнала на выходе фотодетектора будет иметь вид [4]:

$$s(t, R_0, V_0, A_0) = \sum_{k=0}^{N-1} a_k \int \left[\frac{t - 2R_0/c - (k-\mu)\theta(1+2V_0/c) - A(k-\mu)^2\theta^2/c}{\tau} \right]. \quad (2)$$

Здесь R_0 — дальность, V_0 — скорость, A_0 — ускорение цели, c — скорость света, причем неизвестная дальность принимает значения из интервала $[R_{\min}; R_{\max}]$, неизвестная скорость — из интервала $[-V_{\max}/2; V_{\max}/2]$, а неизвестное ускорение — из интервала $[-A_{\max}/2; A_{\max}/2]$ таких, что

$$R_{\max} - R_{\min} < c\theta/2, |V_{\max}| << c, N\theta|A_{\max}| << c. \quad (3)$$

Пусть сигнал с интенсивностью (2) наблюдается на фоне оптического шума с интенсивностью v и интервал наблюдения $[0, T]$ больше длительности всей последовательности оптических импульсов, т. е. $T > N\theta$. Тогда обработка доступна реализация пуассоновского процесса $\pi(t)$ с интенсивностью $v + s(t, R_0, V_0, A_0)$ — при наличии цели и с интенсивностью v — при отсутствии цели. Скважность последовательности с интенсивностью (2) полагаем не слишком малой ($\theta/\tau > 2..3$), так что отдельные импульсы не перекрываются. В этом случае логарифм функционала отношения правдоподобия (ФОП) с точностью до несущественной постоянной определяется формулой [4, 5]

$$L(R, V, A) = \sum_{k=0}^{N-1} \int_0^T \ln \left[1 + q_k \int \left[\frac{t - 2R/c - (k-\mu)\theta(1+2V/c) - A(k-\mu)^2\theta^2/c}{\tau} \right] \right] d\pi(t), \quad (4)$$

где $q_k = a_k / v$.

Согласно [6], обнаружитель максимального правдоподобия должен вырабатывать логарифм ФОП (4) и определять величину его наибольшего максимума

$$L_m = \sup L(R, V, A), (R, V, A) \in W, \quad (5)$$

где

$$W = \{[R_{\min}; R_{\max}], [-V_{\max}/2; V_{\max}/2], [-A_{\max}/2; A_{\max}/2]\}.$$

— априорная область возможных значений неизвестных дальности, скорости и ускорения. Решение о наличии цели принимается, если $L_m > h$, а решение о ее отсутствии, если $L_m < h$. Порог h , с которым сравнивается (5), выбирается в зависимости от используемого критерия оптимальности обнаружения [6].

Приближенные выражения для характеристик обнаружения цели с неизвестными дальностью, скоростью и ускорением удается найти, если допустима гауссовская аппроксимация распределения логарифма ФОП. Распределение логарифма ФОП (4) можно аппроксимировать гауссовским распределением, если [5]

$$m = Nvt \gg 1 \quad (6)$$

Полагая, что выполняются (3) и (6) найдем два первых момента логарифма ФОП при отсутствии цели. Выполняя усреднение, получаем

$$\langle L(R, V, A) \rangle = m_N = vt \sum_{k=0}^{N-1} \varphi_1(a_k), \quad (7)$$

$$K_N(R_1, R_2, V_1, V_2, A_1, A_2) = \langle [L(R_1, V_1, A_1) - m_N] [L(R_2, V_2, A_2) - m_N] \rangle = \\ = vt \sum_{k=0}^{N-1} \int_{-\infty}^{\infty} \ln[1 + q_k f(x)] \ln\{1 + q_k f[x - 2(R_1 - R_2 + (k - \mu)\theta(V_1 - V_2) + \\ + (k - \mu)^2 \theta^2 (A_1 - A_2)/2)/ct]\} dx, \quad (8)$$

$$\sigma_N^2 = K_N(R, R, V, V, A, A) = vt \sum_{k=0}^{N-1} \varphi_2(a_k), \quad (9)$$

$$\varphi_n(a) = \int_{-\infty}^{\infty} \{\ln[1 + af(x)/v]\}^n dx, n = 1, 2.$$

Как следует из (7), (8), в рассматриваемом случае дальность, скорость и ускорение являются неэнергетическими параметрами [6]. Поэтому, если только размеры априорной области (6) возможных значений дальности, скорости и ускорения не слишком малы, приближенное выражение для вероятности ошибки 1-го рода (ложной тревоги) α можно записать в виде [6]

$$\alpha = \begin{cases} 1 - \exp[-\xi u^2 \exp(-u^2/2) / 4\pi^2], & u \geq \sqrt{2}, \\ 1, & u < \sqrt{2}. \end{cases} \quad (10)$$

Здесь $u = (h - m_N) / \sigma_N$ — нормированный порог, а

$$\xi = (R_{\max} - R_{\min}) Y_{\max} A_{\max} \sqrt{\Omega} / \sigma_N^3. \quad (11)$$

— приведенный объем априорной области возможных значений дальности, скорости и ускорения (6). В (11) входит определитель

$$\Omega = \begin{vmatrix} \partial^2 K_N & \partial^2 K_N & \partial^2 K_N \\ \hline \partial R_1 \partial R_2 & \partial R_1 \partial V_2 & \partial R_1 \partial A_2 \\ \partial^2 K_N & \partial^2 K_N & \partial^2 K_N \\ \hline \partial V_1 \partial R_2 & \partial V_1 \partial V_2 & \partial V_1 \partial A_2 \\ \partial^2 K_N & \partial^2 K_N & \partial^2 K_N \\ \hline \partial A_1 \partial R_2 & \partial A_1 \partial V_2 & \partial A_1 \partial A_2 \end{vmatrix}, \quad (12)$$

в котором производные корреляционной функции (8) вычисляются при $R_1 = R_2, V_1 = V_2, A_1 = A_2$. Выполняя в (12) дифференцирование и подставляя результаты вычисления определителя в (11), получаем

$$\xi = \frac{4(R_{\max} - R_{\min})V_{\max}A_{\max}\theta^3 F_{\Sigma}}{c^3 \tau^3 v \Psi_{\Sigma}} \sqrt{\frac{dF_{\Sigma}}{v\Psi_{\Sigma}}}, \quad (13)$$

где

$$F_{\Sigma} = \sum_{k=0}^{N-1} F(a_k), \quad F(a) = a^2 v \int_{-\infty}^{\infty} \left[\frac{df(x)}{dx} \right]^2 [v + af(x)]^{-2} dx,$$

$$\Psi_{\Sigma} = \sum_{k=0}^{N-1} \varphi_2(a_k) = \sigma_N^2 / v\tau, \quad d = m_2 m_4 - m_1^2 m_4 - m_2^3 - m_3^2 + 2m_1 m_2 m_3,$$

$$m_n = \sum_{k=0}^{N-1} k^n P_k, \quad (14)$$

$$P_k = F(a_k) / F_{\Sigma}. \quad (15)$$

Величину (14) можно интерпретировать как начальный момент n -го порядка дискретной случайной величины $k \in [0, N-1]$ [7]. При этом предполагается, что вероятность значения k равна величине P_k (15), которая удовлетворяет условиям: $P_k \geq 0, \sum_{k=0}^{N-1} P_k = 1$. Отметим, что точность приближенной формулы (10) для вероятности ложной тревоги возрастает с увеличением m (6), нормированного порога u и приведенного объема ξ (13) [5, 6].

Найдем теперь вероятность ошибки 2-го рода (пропуска цели) β . При наличии цели представим логарифм ФОП (4) в виде суммы сигнальной и шумовой функции [6]:

$$L(R, V, A) = S(R, V, A) + N(R, V, A) + m_N,$$

$$S(R, V, A) = \langle L(R, V, A) \rangle - m_N = \tau \sum_{k=0}^{N-1} a_k \int_{-\infty}^{\infty} f(x+2[R-R_0 +$$

$$(k-\mu)\Theta(V-V_0)+(k-\mu)^2\Theta^2(A-A_0)/2]/c\tau\} \ln[1+q_k f(x)] dx. \quad (16)$$

Шумовая функция $N(R, V, A) = L(R, V, A) - m_N$ является реализацией случайного поля, причем $\langle N(R, V, A) \rangle = 0$,

$$K(R_1, R_2, V_1, V_2, A_1, A_2) = \langle N(R_1, V_1, A_1) N(R_2, V_2, A_2) \rangle =$$

$$= \tau \sum_{k=0}^{N-1} \int_{-\infty}^{\infty} \left(v + a_k f \left[x - \frac{2R_0/c + (k-\mu)\Theta(1+2V_0/c) + A_0(k-\mu)^2\Theta^2/c}{\tau} \right] \right) \times \\ \times \ln \left(1 + q_k f \left[x - \frac{2R_1/c + (k-\mu)\Theta(1+2V_1/c) + A_1(k-\mu)^2\Theta^2/c}{\tau} \right] \right) \times \\ \times \ln \left(1 + q_k f \left[x - \frac{2R_2/c + (k-\mu)\Theta(1+2V_2/c) + A_2(k-\mu)^2\Theta^2/c}{\tau} \right] \right) dx.$$

Нетрудно убедиться, что сигнальная функция (16) для всей последовательности (2) достигает максимума при $R = R_0, V = V_0, A = A_0$, так, что

$$S_m = \max S(R, V, A) = \tau \Psi_{1\Sigma}.$$

Следовательно, выходное отношение сигнал/шум (ОСШ) будет равно [6]

$$z_N^2 = S_m^2 / \sigma_S^2 = \tau \Psi_{1\Sigma}^2 / (\nu \Psi_{\Sigma} + \Psi_{2\Sigma}), \quad (17)$$

$$\text{где } \Psi_{n\Sigma} = \sum_{k=0}^{N-1} a_k \int_{-\infty}^{\infty} f(x) \{ \ln[1+q_k f(x)] \}^n dx, n=1,2.$$

$$\sigma_S^2 = K(R_0, R_0, V_0, V_0, A_0, A_0) = \tau(\nu \Psi_{\Sigma} + \Psi_{2\Sigma}). \quad (18)$$

Установленные свойства логарифма ФОП (4) при наличии цели позволяют на основе результатов [6] записать приближенное выражение для вероятности пропуска цели

$$\beta = \exp[-\xi u^2 \exp(-u^2/2) / 4\pi^2] \Phi(u/\chi - z_N), \quad (19)$$

при $u \geq \sqrt{2}$ и $\beta \approx 0$ при $u < \sqrt{2}$. Здесь

$$\chi^2 = \sigma_S^2 / \sigma_N^2 = 1 + \Psi_{2\Sigma} / \nu \Psi_{\Sigma}, \quad (20)$$

$$\Phi(x) = \int_{-\infty}^x \exp\left(-\frac{t^2}{2}\right) dt / \sqrt{2\pi}. \quad (21)$$

— интеграл вероятности. Точность приближенной формулы (19) возрастает с увеличением m , u , ξ и z_N [5, 6].

Рассмотрим, как влияет незнание дальности, скорости и ускорения на эффективность обнаружения цели. Для этого приведем характеристики обнаружения цели, дальность, скорость и ускорение которой априори известны [1, 2]

$$\alpha_0 = 1 - \Phi(u), \beta_0 = \Phi(u/\chi - z_N). \quad (22)$$

Сопоставляя (10), (19) и (22) можно оценить проигрыш в эффективности обнаружения цели вследствие незнания ее дальности, скорости и ускорения. Однако, сделать это при произвольных u и z_N удается только численными методами. Поэтому рассмотрим практически интересный случай, когда вероятность ложной тревоги мала ($\alpha \leq 0,1$), а ОСШ z_N (17) достаточно велико. Полагая в (10) и (19) $u \gg 1$ и $z_N \gg 1$ получаем упрощенные выражения для вероятностей ложной тревоги и пропуска цели с неизвестными параметрами движения.

$$\alpha \approx \xi u^2 \exp(-u^2/2), \beta \approx \beta_0. \quad (23)$$

Отсюда следует, что вероятность пропуска цели асимптотически инвариантна к априорному незнанию параметров движения цели. Сопоставим значения вероятностей ложной тревоги (22) и (23). Учитывая, что (23) справедливо при больших u и используя асимптотическое выражение для (21) при $x \gg 1$ имеем, что $\alpha / \alpha_0 \approx \xi u^3 / (2\pi)^{3/2}$ при $\beta = \beta_0$ и $\alpha \rightarrow 0$. Следовательно, относительные потери в эффективности обнаружения вследствие незнания параметров движения цели возрастают с увеличением приведенного объема (13), априорной области (6) возможных значений дальности, скорости и ускорения цели, а также с уменьшением требуемого уровня ложных тревог, поскольку $\alpha \rightarrow 0$ при $u \rightarrow \infty$.

БИБЛИОГРАФИЧЕСКИЙ СПИСОК

1. Долинин Н. А., Терпугов А. Ф. Статистические методы в оптической локации. — Томск, ТГУ, 1982. — 256 с.
2. Воробьев В. И. Оптическая локация для радиоинженеров. — М.: Радио и связь, 1983. — 176 с.
3. Трифонов А. П., Беспалова М. Б. Характеристики обнаружения цели при зондировании последовательностью оптических импульсов // Радиоэлектроника, 1997, N4. — С. 46–52. (Изв. вузов)
4. Трифонов А. П., Беспалова М. Б., Максимов М. В. Оценка дальности, скорости и ускорения при зондировании последовательностью оптических импульсов // Радиотехника, — 2001 — N4. — С. 99 — 104.
5. Большаков И. А. Ракошиц В. С. Прикладная теория случайных потоков. — М.: Сов. радио, 1978. — 248 с.
6. Трифонов А. П. Обнаружение сигналов с неизвестными параметрами // Теория обнаружения сигналов. — М.: Радио и связь, 1984. — С. 12 — 89.
7. Кендалл М., Стьюарт А. Теория распределений. — М.: Наука, 1966. — 588 с.