

УДК 551.501:621.396

С. Ф. СИМОВСКАЯ, канд. техн. наук, *В. И. АЛЕХИН*, канд. техн. наук

**ОЦЕНКА ПОГРЕШНОСТИ СПЕКТРАЛЬНОГО АНАЛИЗА
ЛОКАЦИОННОГО СИГНАЛА НА ФОНЕ ШУМА АКУСТИЧЕСКОЙ
ДОПЛЕРОВСКОЙ СИСТЕМЫ**

Акустические локационные системы относятся к эффективным техническим средствам для производства метеорологических наблюдений в приземном слое атмосферы. Информацию о скорости ветра при акустическом зондировании атмосферы получают измерением доплеровской частоты стохастического сигнала локатором непрерывного действия [1]. В измерительном канале локатора об-

работка сигнала с целью определения положения доплеровского спектра сигнала на оси частот осуществляется одним из известных методов: счетом числа пересечений нулевого уровня; с помощью алгоритма быстрого преобразования Фурье, при котором расчет средней частоты Доплера проводится по реализациям стационарного эхо-сигнала с применением больших высокопроизводительных ЭВМ; высокоточным способом с использованием следящих фильтров при последующем преобразовании напряжения, пропорционального средней доплеровской частоте, в цифровую форму; с применением автокорреляционного метода и др.

Оценка частоты сигнала при приеме на фоне флюктуационного шума производится известными методами на основе наблюдения и анализа некоторой реализации случайного процесса в течение фиксированного интервала времени ($0 \leq t \leq T$). Из-за наличия шума и конечного времени наблюдения сигнала любому алгоритму измерения частоты сигнала присущи ошибки, определяемые критерием качества оценки и условиями, при которых происходит процесс оценки. Известно, что при анализе непрерывной реализации на конечном интервале ($0, T$) используется функционал отношения правдоподобия, который при приеме узкополосного сигнала со случайной равномерно распределенной начальной фазой определяется выражением [2]

$$\hat{\lambda} = I_0 [G_0(f)] e^{-\sigma^2 f^2},$$

где $G_0(f)$ — выходной сигнал оптимального приемника с оцениваемым параметром f ; q^2 — отношение средней мощности сигнала к мощности шума в эффективной полосе полезного сигнала; $I_0[A]$ — функция Бесселя мнимого аргумента нулевого порядка.

Оценка максимума правдоподобия доплеровской частоты узкополосного сигнала находится из решения уравнения $[dG_0(f)/df]_{f_m} = 0$, поскольку при обработке локационного сигнала решение уравнения находится в окрестности абсолютного максимума $G_0(f)$, который расположен внутри априорного частотного интервала. Оценка максимума правдоподобия (в первом приближении) для узкополосного сигнала является несмещенной. При определении дисперсии оценки центральной частоты спектра акустического узкополосного гауссового колебания воспользуемся формулой [2]

$$D(f_m/f_0) = 2\pi \left\{ TP_c^2 \int_{-\infty}^{\infty} \left[\frac{dG_0(\omega)/d\omega}{P_c G_0(\omega) + N_0} \right]^2 d\omega \right\}^{-1}. \quad (1)$$

Здесь f_0 — центральная частота; f_m — значение частоты, соответствующее максимуму максимуму логарифма функционала отношения правдоподобия; $G_0(\omega)$ — энергетический спектр огибающей сигнала; P_c — средняя мощность сигнала; N_0 — мощность шума; T — время наблюдения.

В связи со сложностью получения аналитического выражения для дисперсии оценки центральной частоты энергетического спек-

тра произвольного вида ограничимся рассмотрением частного случая, когда гауссовый узкополосный сигнал имеет огибающую энергетического спектра вида

$$G_0(\omega) = \frac{2\alpha^2}{\alpha^2 + \omega^2}, \quad (2)$$

где $\alpha = 2\Delta f_c$; Δf_c — эффективная ширина энергетического спектра;

$$\Delta f_c = \frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{\infty} G_0(\omega) d\omega / G_0(\omega)_{\max}.$$

На практике часто пользуются относительной ошибкой оценки центральной частоты спектра узкополосного сигнала, принимаемого совместно с флюктуационным шумом

$$\Delta_D = \sqrt{D(f_m/f_0) / (\Delta f_c^2 p)}.$$

Здесь $D(f_m/f_0)$ — дисперсия оценки центральной частоты; $p = 1/(\Delta f_c T)$.

При подстановке (2) в подынтегральное выражение формулы (1) и нахождении интеграла относительную дисперсию оценки центральной частоты представим как

$$\Delta_D = 2 \sqrt{(1 + \sqrt{1 + q^2})^3 \sqrt{1 + q^2} q^{-4}}, \quad (3)$$

где $p = 1/(\Delta f_c T)$; q^2 — отношение средней мощности сигнала к мощности шума в эффективной полосе частот сигнала; $q^2 = \frac{P_c}{N_0 \Delta f_c}$.

Предполагая, что для всех значений q^2 выполняется неравенство $q^2/p \gg 1$, отмечаем, что для очень большого отношения сигнал-шум ($q^2 \gg 1$) дисперсия оценки центральной частоты энергетического спектра случайного сигнала пропорциональна отношению ширины энергетического спектра к времени наблюдения $D(f_m/f_0) = 4\Delta f_c/T$, а относительная дисперсия Δ_D стремится к постоянной величине, равной двум.

В случае, когда $q^2 \ll 1$ дисперсия оценки частоты $D(f_m/f_0) = 32\Delta f_c^2 p/q^4$, относительная дисперсия обратно пропорциональна q^2 ($\Delta_D = 4\sqrt{2}/q^2$). Приведем значения относительной ошибки Δ_D при различном отношении мощности сигнала и шума q^2 , рассчитанные по формуле (3):

q^2	1	5	10	25	50	100
Δ_D	8,86	4,04	3,28	2,64	2,51	2,32

При измерении доплеровского сдвига частоты рассеянного акустического колебания, содержащего информацию о профиле и на-

правлении ветра, возникает необходимость определения статистической точности спектрального анализа, в частности его систематической погрешности.

Считаем, что обрабатывается случайный процесс $\xi(t)$, представляющий собой сумму узкополосного гауссового сигнала $s(t)$ и гауссового белого шума $n(t)$ с известной спектральной плотностью N_0 :

$$\xi(t) = s(t) + n(t), \quad 0 \leq t \leq T.$$

Сигнал $s(t)$ и шум $n(t)$ — независимые стационарные эргодические процессы с нулевым средним значением.

Известно, что систематическая погрешность спектрального анализа (смещение оценки спектральной плотности) определяется выражением [3]

$$b[\hat{G}_\xi(f)] = M[G_\xi(f)] - G_\xi(f),$$

в котором $G_\xi(f)$, $\hat{G}_\xi(f)$ — спектральная плотность мощности процесса $\xi(t)$ и ее оценка соответственно.

Оценка спектральной плотности

$$\hat{G}_\xi(f) = \frac{1}{T} \left| \int_0^T \xi(t) e^{-j2\pi ft} dt \right|^2.$$

Так как сигнал $s(t)$ и шум $n(t)$, составляющие случайный процесс $\xi(t)$, независимые процессы, то

$$\hat{G}_\xi(f) = \hat{G}_c(f) + \hat{G}_n(f),$$

где

$$\hat{G}_c(f) = \frac{1}{T} \left| \int_0^T s(t) e^{-j2\pi ft} dt \right|^2;$$

$$\hat{G}_n(f) = \frac{1}{T} \left| \int_0^T n(t) e^{-j2\pi ft} dt \right|^2.$$

Для вычисления смещения оценки спектральной плотности мощности процесса $\xi(t)$ найдем математическое ожидание оценки $\hat{G}_\xi(f)$:

$$\begin{aligned} M[\hat{G}_\xi(f)] &= \frac{1}{\Delta f_\phi} \int_{f - \frac{\Delta f_\phi}{2}}^{f + \frac{\Delta f_\phi}{2}} G_\xi(f') df' = \\ &= \frac{1}{\Delta f_c} \int_{f - \frac{\Delta f_c}{2}}^{f + \frac{\Delta f_c}{2}} G_c(f') df' + \frac{1}{\Delta f_n} \int_{f - \frac{\Delta f_n}{2}}^{f + \frac{\Delta f_n}{2}} G_n(f') df'. \end{aligned}$$

Представляя функции $G_c(f')$ и $G_n(f')$ рядом Тейлора в окрестности точки $f' = f$ по степеням $(f' - f)$ и ограничиваясь первыми тремя членами разложения (предварительно оценив остаток ряда Тейлора) при постоянных пределах интегрирования в течение времени T , имеем

$$M[\hat{G}_\xi(f)] \approx G_c(f) + G_n(f) + \frac{1}{24} [\Delta f_c^2 G_c''(f) + \Delta f_n^2 G_n''(f)].$$

Запишем систематическую погрешность спектрального анализа (смещение оценки спектральной плотности)

$$b[\hat{G}_\xi(f)] \approx \frac{1}{24} [\Delta f_c^2 G_c''(f) + \Delta f_n^2 G_n''(f)]. \quad (4)$$

Выражение (4) определяет систематическую погрешность спектрального анализа, когда фильтрующая система анализатора имеет постоянную частоту настройки и постоянную полосу пропускания, что имеет место при параллельном спектральном анализе и дискретном изменении частоты настройки.

Практический интерес представляет случай, когда принимаемый доплеровским акустическим локатором сигнал $s(t)$ — гауссовский эргодический процесс со спектральной плотностью колокольной формы

$$G_c(f) = \frac{P_c}{\Delta f_c} \exp\left\{-\frac{\pi(f-f_c)^2}{\Delta f_c^2}\right\}, \quad (5)$$

аддитивный гауссовский шум имеет спектральную плотность

$$G_n(f) = N_0 \exp\left\{-\frac{\pi(f-f_\Phi)^2}{\Delta f_\Phi^2}\right\}, \quad (6)$$

где f_c , Δf_n — центральная частота и ширина энергетического спектра сигнала; f_Φ , Δf_Φ — частота настройки фильтра, с которой совпадает частота энергетического спектра шума, и полоса пропускания фильтра.

Согласно (4) и с учетом (5), (6) смещение оценки энергетического спектра аддитивной смеси сигнала и шума $\xi(t)$ равно

$$b[\hat{G}_\xi(f)] \approx -\frac{\pi}{12} \frac{P_c}{\Delta f_c} \left\{ \exp\left[-\frac{\pi(f-f_c)^2}{\Delta f_c^2}\right] \left[1 - 2\pi \frac{(f-f_c)^2}{\Delta f_c^2}\right] + \frac{\Delta f_c}{q^2 \Delta f_\Phi} \exp\left[-\frac{\pi(f-f_\Phi)^2}{\Delta f_\Phi^2}\right] \left[1 - 2\pi \frac{(f-f_\Phi)^2}{\Delta f_\Phi^2}\right] \right\}. \quad (7)$$

Здесь q^2 — отношение мощностей сигнала и шума.

В случае, когда частота сигнала совпадает с частотой настройки фильтра ($f_c = f_\Phi$) и ширина спектра сигнала равна полосе пропус-

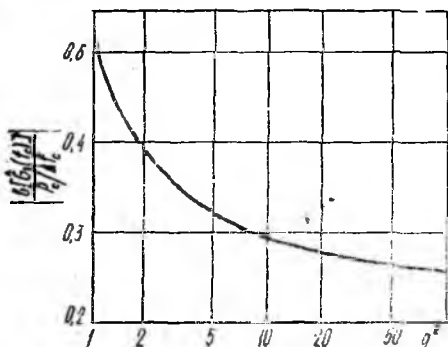
кания фильтра ($\Delta f_c = \Delta f_\Phi$), смещение оценки выразится так:

$$b[\hat{G}_z(f)] \approx -\frac{\pi}{12} \frac{P_c}{\Delta f_\Phi} \left\{ \left(1 + \frac{1}{q^2}\right) \exp \times \right. \\ \left. \times \left[-\frac{\pi(f-f_\Phi)^2}{\Delta f_\Phi^2} \right] \left[1 - 2\pi \frac{(f-f_\Phi)^2}{\Delta f_\Phi^2} \right] \right\}. \quad (8)$$

Значение относительной систематической погрешности спектрального анализа при $f = f_c$ представим в виде

$$\frac{b[\hat{G}_z(f_c)]}{P_c/\Delta f_c} \approx -\frac{\pi}{12} \left(1 + \frac{1}{q^2}\right). \quad (9)$$

На рисунке показана зависимость относительной погрешности спектрального анализа от отношения мощности сигнала и шума в эффективной полосе частот сигнала q^2 при нулевой расстройке энергетического спектра сигнала и помехи относительно частоты настройки фильтра.



Список литературы: 1. Измерение скорости ветра непрерывным доплеровским акустическим локатором в условиях аэропорта / В. И. Алехин, А. И. Рыженко, В. И. Сидько, Г. И. Сидоров // VI Всесоюз. совещ. по радиометеорологии: Тез. докл. Таллин. 1982. С. 156—157. 2. Куликов Е. И., Трифонов А. П. Оценка параметров сигналов на фоне помех. М., 1978. 296 с. 3. Ликников И. Н. Систематическая погрешность спектрального анализа стационарных случайных процессов // Радиотехника. 1985. № 9. С. 52—53.

Поступила в редколлегию 13.07.87