

Поступила в редакцию  
11.7 1974 г.

Кафедра  
волновых процессов

УДК 528.06

А. Б. БОНДАРЕНКО

## МИНИМИЗАЦИЯ ФУНКЦИОНАЛА ОШИБКИ ТРАНСФОРМАЦИИ ПОТЕНЦИАЛЬНЫХ ПОЛЕЙ

При исследовании гравитационного, электрического или магнитного поля Земли на ее поверхности измеряют напряженности этих полей. Чтобы сделать какие-либо выводы о распределении их источников внутри Земли, на практике рассматривают аномальные поля как напряженностей, так и их производных. Но измерения содержат в себе и случайную ошибку. При пересчете в высшие производные эти ошибки значительно искажают поле полезного сигнала. Поэтому выполним редукцию измеренного поля на некоторую высоту, где случайные ошибки можно считать уже достаточно малыми, а полезный сигнал искаженным минимально. Для определения оптимальной высоты редукции составим следующую функцию.

В случае пересчета аномалий напряженности на высоту:

$$e = g_0 - g_H + n_H.$$

В случае пересчета аномалий напряженности на высоту в значении высших производных:

$$e_{\xi} = \xi_0 - \xi_H + n_{\xi H} g_0.$$

где  $g_0$  — измеренный на поверхности полезный сигнал;

$$g_H = \frac{H}{2\pi} \iint_S \frac{g_0 dx dy}{(x^2 + y^2 + H^2)^{3/2}} = K_H,$$

$g_H$  — значение этой же величины на высоте  $H$ ,  $n_H = K_H n_0$  — значение ошибки наблюдения после пересчета на высоту,  $K_H$  — оператор пересчета на высоту,

$$\begin{aligned} \xi_0 &= \frac{\partial}{\partial H} g_0 = \frac{\partial}{\partial H} \left( \frac{H}{2\pi} \iint_S \frac{g_0 dx dy}{(x^2 + y^2 + H^2)^{3/2}} \right) = \\ &= \frac{1}{2\pi} \iint_S \frac{(x^2 + y^2 - 2H^2) g_0 dx dy}{(x^2 + y^2 + H^2)^{5/2}} \Big|_{H=0} = K_{\xi_0} g_0, \end{aligned}$$

$$\xi_H = K_{\xi H} g_0,$$

$$n_{\xi H} = K_{\xi H} n_0.$$

Минимизируя дисперсии данных функций, найдем оптимальные высоты  $H_g$  и  $H_{\xi}$ . Выполняя статистическую обработку исходного поля аномалий, вычислим корреляционные функции полезного сигнала и помехи. Считая поле измеренных аномалий однородным, получим корреляционные функции полезного сигнала  $R_g(x, y)$  и помехи  $R_n(x, y)$ , которые зависят лишь от расстояния между точками. Тогда спектральная плотность исходного полезного сигнала будет

$$\xi_g(u, v) = \frac{1}{2\pi} \iint_{-\infty}^{\infty} R_g(x, y) e^{-i(ux+vy)} dx dy$$

и спектральная плотность помехи

$$\zeta_n(u, v) = \frac{1}{2\pi} \iint_{-\infty}^{\infty} R_n(x, y) e^{-i(ux+vy)} dx dy.$$

Передаточная функция для пересчета на высоту

$$\Phi(u, v, H) = e^{-i(u\xi+vy)} \iint_{-\infty}^{\infty} K(x' - \xi, y' - \eta, H) e^{i(ux'+vy')} dx' dy'$$

и для пересчета на высоту в производные  $\partial/\partial H$  g:

$$\Phi_{\xi}(u, v, H) = e^{-i(u\xi+vy)} \iint_{-\infty}^{\infty} K_{\xi}(x' - \xi, y' - \eta, H) e^{i(ux'+vy')} dx' dy'.$$

Учитывая то, что  $K(u, v, H)$  и  $K_{\xi}(u, v, H)$  — функции четные, и выполняя замену переменных  $x = x - \xi$  и  $y = y - \eta$ , получим

$$\Phi(u, v, H) = 4 \iint_0^{\infty} K(x, y, H) \cos(ux) \cos(vy) dx dy$$

и

$$\Phi_{\xi}(u, v, H) = 4 \iint_0^{\infty} K_{\xi}(x, y, H) \cos(ux) \cos(vy) dx dy.$$

Выполнив интегрирование, получим

$$\Phi(u, v, H) = e^{-H\sqrt{u^2+v^2}}. \quad (1)$$

Поскольку

$$\Phi_{\xi}(u, v, H) = \partial/\partial H \Phi(u, v, H),$$

то

$$\Phi_{\xi}(u, v, H) = -\sqrt{u^2+v^2} e^{-H\sqrt{u^2+v^2}}. \quad (2)$$

Если полагать, что полезный сигнал и помеха некоррелируемы, то, quadriруя исследуемые функции  $e$  и  $e_{\xi}$ , получим спектральную плотность выходного сигнала функции  $e$  в виде

$$S_e(u, v) = \zeta_g(u, v) [1 - \Phi(u, v, H)]^2 + \zeta_n(u, v) [\Phi(u, v, H)]^2$$

и функции  $e_{\xi}$  в виде

$$S_{\xi}(u, v) = \zeta_g(u, v) [\Phi_{\xi}(u, v, 0) - \Phi_{\xi}(u, v, H)]^2 + \zeta_n(u, v) [\Phi_{\xi}(u, v, H)]^2.$$

Дисперсии трансформаций исследуемых функций соответственно равны:

$$D_e(H) = \iint_0^{\infty} S_e(u, v) du dv = \iint_0^{\infty} \zeta_g(u, v) [1 - \Phi(u, v, H)]^2 du dv + \\ + \iint_0^{\infty} \zeta_n(u, v) [\Phi(u, v, H)]^2 du dv$$

и

$$D_{\xi}(H) = \iint_0^{\infty} S_{\xi}(u, v) du dv = \iint_0^{\infty} \zeta_g(u, v) [\Phi_{\xi}(u, v, 0) - \Phi_{\xi}(u, v, H)]^2 du dv + \\ + \iint_0^{\infty} \zeta_n(u, v) [\Phi_{\xi}(u, v, H)]^2 du dv.$$

Или, учитывая (1) и (2):

$$D_e(H) = \int_0^\infty \int_0^\infty \zeta_g(u, v) [1 - e^{-H\sqrt{u^2+v^2}}]^2 du dv + \int_0^\infty \int_0^\infty \zeta_n(u, v) e^{-2H\sqrt{u^2+v^2}} du dv$$

и

$$D_{\xi}(H) = \int_0^\infty \int_0^\infty \zeta_g(u, v) (u^2 + v^2) [1 - e^{-H\sqrt{u^2+v^2}}]^2 dudv + \\ + \int_0^\infty \int_0^\infty \zeta_n(u, v) (u^2 + v^2) e^{-2H\sqrt{u^2+v^2}} dudv.$$

Минимизируя  $D_e(H)$  и  $D_{\xi}(H)$ , определим высоты  $H_e$  и  $H_{\xi}$ , при которых данные функции имеют минимум.

#### ЛИТЕРАТУРА

1. Гладкий К. В. Гравиразведка и магниторазведка. М., 1967.
2. Рыжик И. М., Градштейн И. С. Таблицы интегралов, рядов, сумм и произведений. М.—Л., 1951.

Поступила в редакцию  
10.10 1974 г.

Кафедра  
небесной механики и гравиметрии

УДК 621.373

В. В. КАРПОВ, И. И. МИНАКОВА

### НЕСТАЦИОНАРНЫЕ ПРОЦЕССЫ ПРИ ДВУХЧАСТОТНОМ ВОЗДЕЙСТВИИ НА АВТОГЕНЕРАТОР

Процессы установления автономного режима [1] или синхронного режима при воздействии на автогенератор гармонической внешней силы рассматривались неоднократно [2—4]. Стационарные процессы, не говоря уже о процессах установления, при воздействии на автогенератор сигнала сложной формы или ряда гармонических сил исследованы гораздо меньше, особенно в теоретическом плане. В предлагаемом сообщении рассматриваются переходные процессы при воздействии на автогенератор двух гармонических сил.

Уравнение движения в неавтономной системе для рассматриваемой задачи

$$\ddot{x} + 2\delta\dot{x} + 2\delta(x)\dot{x} + \omega_0^2 x = \omega_0^2 \sum_j P_j \cos \omega_j t. \quad (1)$$

Здесь

$$j = 2, P_1 = P_2, \delta(x) = \delta_0 + \delta_2 x^2 \quad (\delta_0 < 0, \delta_2 < 0).$$

В первом приближении движение в автогенераторе с мягким предельным циклом [5] при синхронизации хотя бы одним из внешних воздействий может быть записано в виде

$$x = A_T \sin \omega_0 t + \sum_{j=1}^4 A_j \sin(\omega_j t - \varphi_j), \quad (2)$$

где

$$\omega_3 = 2\omega_1 - \omega_2, \quad \omega_4 = 2\omega_2 - \omega_1.$$

При этом учтены спектральные составляющие с частотами  $\omega_3$  и  $\omega_4$  (кроме  $\omega_0$ ,  $\omega_1$  и  $\omega_2$ ), и не учтены спектральные составляющие с частотами  $3\omega_1 - 2\omega_2$  и