

УДК 621.396.96+537.874.4

А.В. КСЕНДЗУК

Национальный аэрокосмический университет им. Н.Е. Жуковского «ХАИ», Украина

## ОПТИМАЛЬНОЕ ВОССТАНОВЛЕНИЕ РЕЛЬЕФА В МНОГОПОЗИЦИОННЫХ ИНТЕРФЕРОМЕТРИЧЕСКИХ РСА

Синтезированы оптимальные алгоритмы формирования карт высот рельефа поверхности в многопозиционных интерферометрических радиолокационных системах с синтезированием апертуры антенны, показаны наиболее важные частные случаи разработанных алгоритмов, позволяющие понять принципы функционирования многопозиционных интерферометрических систем.

**интерферометр, многопозиционная РСА, карта рельефа поверхности**

### Введение

Одной из важнейших задач, решаемой системами дистанционного зондирования аэрокосмического базирования, является построение карт высот рельефа поверхности [1]. Среди ряда методов, применяемых для решения этой задачи, наибольшее распространение получил интерферометрический. Оценка высоты в соответствии с этим методом основывается на измерении разности фаз (связанной с высотой рельефа) в двух пространственно разнесенных точках [2]. Традиционно в системах такого типа выделяют алгоритмы первичной (оценка разности фаз, либо связанных с ней величин) и вторичной обработки (развертка фазы, устранение шумов).

**Постановка задачи.** В настоящее время существует множество алгоритмов обработки в интерферометрических РСА (ИРСА), [3 – 6]. Создание многопозиционных систем с синтезированием апертуры предполагает модификацию алгоритмов обнаружения с целью достижения максимальной эффективности работы обнаружителей.

Именно решение задачи разработки алгоритмов оценка карты высот поверхности в многопозиционной РСА является **целью данной работы.**

### Синтез алгоритма оптимальной обработки сигналов

При синтезе оптимальных алгоритмов обработки

в многопозиционных интерферометрических РСА, оптимальные оценки высоты будем определять из векторно-матричного интегрального уравнения

$$\int_0^T \int_0^T \mathbf{u}^T(t_1) \mathbf{R}_u^{-1}(t_1, t_2) \frac{\delta \dot{S}_D[t_2, \lambda(\mathbf{r})]}{\delta \lambda} dt_1 dt_2 = \frac{1}{2} \int_0^T \int_0^T \dot{S}_D^{T*}[t_1, \lambda(\mathbf{r})] \mathbf{R}_u^{-1}(t_1, t_2) \frac{\delta \dot{S}_D[t_2, \lambda(\mathbf{r})]}{\delta \lambda} dt_1 dt_2. \quad (1)$$

Учитывая общую модель сигнала в рассматриваемом интерферометре для произвольной бистатистической пары  $i-k$ :

$$S_{Dik}[t, \lambda(\mathbf{r})] = \text{Re} \int_D \dot{K}_k(t, \mathbf{r}, \lambda) \dot{K}_i^*(t, \mathbf{r}, \lambda) \dot{G}_k(t, \mathbf{r}, \lambda) \tilde{G}_i^*(t, \mathbf{r}, \lambda) \times \times \dot{F}_{ik}[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r}), \lambda] \dot{S}_{0k}[t - \tau_{ik}(t, \mathbf{r}, \lambda)] \exp\{j\omega_{0k}[t - \tau_{ik}(t, \mathbf{r}, \lambda)]\} dt, \quad (2)$$

запишем (1) в рамках статических моделей поверхности и среды распространения. При этом решение, справедливое для произвольных распределений пространственных функций  $\dot{K}_d(\mathbf{r})$ ,  $\dot{F}_d[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})]$  необходимо определять из

$$\int_0^T \int_0^T \mathbf{u}^T(t_1) \mathbf{R}_N^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^0(t_2, \mathbf{r}) dt_1 dt_2 = \frac{1}{2} \times \times \int_0^T \int_0^T \dot{S}_D^{T*}[t_1, \lambda(\mathbf{r})] \mathbf{R}_N^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^0(t_2, \mathbf{r}) dt_1 dt_2. \quad (3)$$

С учетом вида сигнала (2) запишем выражение для вектора, в котором содержится информация о высоте  $\lambda$  в виде  $\dot{\mathbf{f}}^T(t, \mathbf{r}, \lambda) = \dot{\mathbf{f}}_0^T(t, \mathbf{r}, \lambda) \dot{\mathbf{A}}(t, \mathbf{r})$ , где первый сомножитель представляет собой зависи-

мость экспоненты времени запаздывания от высоты рельефа, а второй – зависимость поправок комплексного коэффициента отражения, коэффициента искажений в бистатических парах относительно точки  $d_0$  (центра базы ИРСА). Полагая, что в окрестности произвольной точки  $t_0 \in [0...T]$  вектор  $\dot{\mathbf{f}}_0^T(t, \mathbf{r}, \lambda)$  имеет производные до  $(n+1)$  и взаимное перемещения векторов  $\mathbf{r}_i, \mathbf{r}_j$  позволяет пренебречь нестационарной компонентой, получим

$$\begin{aligned} & \int_0^T \int_0^T \mathbf{u}^T(t_1) \mathbf{R}_N^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 = \\ & = \frac{1}{2} \int_D \dot{K}_d(\mathbf{r}) \dot{F}_d[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] \frac{\delta \dot{\mathbf{f}}_0^T(t_0, \mathbf{r}, \lambda)}{\delta \lambda} \times \\ & \times \int_0^T \int_0^T \dot{\mathbf{A}}(t_1, \mathbf{r}) \dot{S}_d^0(t_1, \mathbf{r}) \mathbf{R}_N^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 dr. \end{aligned}$$

Для статических (по крайней мере, на интервале синтезирования апертуры) моделей зависимости значений  $\frac{\dot{K}_d(t, \mathbf{r}) \tilde{G}_d(t, \mathbf{r}) \dot{F}_d[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})]}{\dot{K}_{ik}(t, \mathbf{r}) \tilde{G}_{ik}(t, \mathbf{r}) \dot{F}_{ik}[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})]}$ , являющихся элементами матрицы  $\dot{\mathbf{A}}(t_1, \mathbf{r})$ , последнее выражение позволяет выделить пространственную функцию неопределенности траекторного сигнала для  $d_0$ :

$$\begin{aligned} & \int_0^T \int_0^T \mathbf{u}^T(t_1) \mathbf{R}_N^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 = \frac{1}{2} \int_D \dot{K}_d(\mathbf{r}) \dot{F}_d[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] \times \\ & \times \frac{\delta \dot{\mathbf{f}}_0^T(t_0, \mathbf{r}, \lambda)}{\delta \lambda} \dot{\mathbf{A}}(\mathbf{r}) \int_0^T \int_0^T \dot{S}_d^0(t_1, \mathbf{r}) \mathbf{R}_N^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 dr = \\ & = \frac{1}{2} \int_D \dot{K}_d(\mathbf{r}) \dot{F}_d[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] \frac{\delta \dot{\mathbf{f}}_0^T(t_0, \mathbf{r}, \lambda)}{\delta \lambda} \dot{\mathbf{A}}(\mathbf{r}) \dot{\Psi}_d^0(\mathbf{r}, \mathbf{r}_1) dr, \end{aligned}$$

где  $\dot{\Psi}_d^0(\mathbf{r}, \mathbf{r}_1)$  – матрица пространственных функций неопределенности траекторного сигнала базы  $\dot{S}_d^0(t_1, \mathbf{r})$  с учетом декоррелирующего преобразования с ядром  $\mathbf{R}_N^{-1}(t_1, t_2)$ .

Частным, но, тем не менее, важным с практической точки зрения случаем является стационарность вектора  $\dot{\mathbf{f}}(t, \mathbf{r}, \lambda) = \dot{\mathbf{f}}(\mathbf{r}, \lambda)$ , по крайней мере, на интервале синтеза апертуры. При этом оптимальные оценки высоты определяются из решения уравнения

$$\begin{aligned} \dot{Y}(\mathbf{r}_1) &= \int_0^T \int_0^T \mathbf{u}^T(t_1) \mathbf{R}_N^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 = \\ &= \frac{1}{2} \int_D \dot{F}_d(\mathbf{r}) \frac{\delta \dot{\mathbf{f}}^T(\mathbf{r}, \lambda)}{\delta \lambda} \dot{\Psi}_d^0(\mathbf{r}, \mathbf{r}_1) dr. \end{aligned} \quad (4)$$

Как видно из последнего выражения, оптимальный выходной эффект многопозиционной ИРСА – вектор  $\dot{Y}(\mathbf{r}_1)$  – представляет собой искаженный комплексный коэффициент отражения для центра базы  $\tilde{F}_d(\mathbf{r}) = \dot{K}_d(\mathbf{r}) \dot{F}_d[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})]$ , умноженный на вектор вариационных производных функций, зависящих от высоты рельефа  $\dot{\mathbf{f}}(\mathbf{r}, \lambda)$  и сглаженный матрицей пространственных функций неопределенности  $\dot{\Psi}_d^0(\mathbf{r}, \mathbf{r}_1)$ .

Если все элементы корреляционной и, соответственно, обратно-корреляционной матрицы не равны нулю (это означает, что помехи в произвольных двух каналах интерферометрической РСА коррелированы), причем спектральная плотность мощности элементов  $\mathbf{R}_N^{-1}(t_1, t_2)$  не может быть аппроксимирована равномерной, то выражения для оптимальных оценок можно записать, с учетом выполнения операций векторно-матричного умножения, в виде:

$$\begin{aligned} \dot{Y}_i(\mathbf{r}_1) &= \sum_m \int_0^T \int_0^T \mathbf{u}_m^T(t_1) \mathbf{R}_{N_{m,i}}^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 = \\ &= \frac{1}{2} \int_D \dot{K}_d(\mathbf{r}) \dot{F}_d[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] \sum_n \int_0^T \int_0^T \frac{\delta \dot{\mathbf{f}}_n^T(t_1, \mathbf{r}, \lambda)}{\delta \lambda} \dot{S}_d^0(t_1, \mathbf{r}) \times \\ & \times \mathbf{R}_{N_{n,i}}^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 dr; \\ Y_i(\mathbf{r}_1) &= \sum_m \int_0^T \int_0^T \mathbf{u}_m^T(t_1) \mathbf{R}_{N_{m,i}}^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 = \\ &= \frac{1}{2} \int_D \tilde{F}_d(\mathbf{r}) \sum_n \frac{\delta \dot{\mathbf{f}}_n^T(\mathbf{r}, \lambda)}{\delta \lambda} \dot{\Psi}_{d_{n,i}}^0(\mathbf{r}, \mathbf{r}_1) dr. \end{aligned} \quad (5)$$

Если помехи в различных каналах некоррелированы (это означает что матрицы  $\mathbf{R}_N(t_1, t_2)$  и, соответственно,  $\mathbf{R}_N^{-1}(t_1, t_2)$  являются диагональными), выражения для оптимальных выходных эффектов будут следующими:

$$\begin{aligned} \dot{Y}_i(\mathbf{r}_1) &= \int_0^T \int_0^T \mathbf{u}_i^T(t_1) \mathbf{R}_{N_{i,i}}^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 = \\ &= \frac{1}{2} \int_D \dot{K}_d(\mathbf{r}) \dot{F}_d[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] \int_0^T \int_0^T \frac{\delta \dot{\mathbf{f}}_i^T(t_1, \mathbf{r}, \lambda)}{\delta \lambda} \dot{S}_d^0(t_1, \mathbf{r}) \times \\ &\quad \times \mathbf{R}_{N_{i,i}}^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 d\mathbf{r}; \end{aligned} \quad (6)$$

$$\begin{aligned} Y_i(\mathbf{r}_1) &= \int_0^T \int_0^T \mathbf{u}_i^T(t_1) \mathbf{R}_{N_{i,i}}^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 = \\ &= \frac{1}{2} \int_D \dot{F}_d(\mathbf{r}) \frac{\delta \dot{\mathbf{f}}_i^T(\mathbf{r}, \lambda)}{\delta \lambda} \dot{\Psi}_{d,i}^0(\mathbf{r}, \mathbf{r}_1) d\mathbf{r}. \end{aligned} \quad (7)$$

Если в пределах полосы пропускания интерферометрической системы спектральная плотность мощности помехи может быть с достаточной точностью аппроксимирована равномерной, выражения (6), (7) упрощаются до:

$$\begin{aligned} \dot{Y}_i(\mathbf{r}_1) &= \int_D \frac{N_i^{-1} \dot{K}_d(\mathbf{r})}{2} \dot{F}_d[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] \times \\ &\quad \times \int_0^T \frac{\delta \dot{\mathbf{f}}_i^T(t, \mathbf{r}, \lambda)}{\delta \lambda} \dot{S}_d^0(t, \mathbf{r}) \dot{S}_d^{0*}(t, \mathbf{r}_1) dt d\mathbf{r}; \\ Y_i(\mathbf{r}_1) &= \frac{N_i^{-1}}{2} \int_D \dot{F}_d(\mathbf{r}) \frac{\delta \dot{\mathbf{f}}_i^T(\mathbf{r}, \lambda)}{\delta \lambda} \int_0^T \dot{S}_d^0(t, \mathbf{r}) \dot{S}_d^{0*}(t, \mathbf{r}_1) dt d\mathbf{r}, \end{aligned}$$

где  $N_i^{-1}$  – величина, обратная спектральной плотности мощности помехи в  $i$ -м канале интерферометра.

Формально, в приведенных выше алгоритмах каждая из координат вектора  $\dot{\mathbf{f}}(\mathbf{r}, \lambda)$  содержит информацию об оцениваемой функции  $\lambda(\mathbf{r})$ , связанной с высотой возвышения точки  $\mathbf{r}$ . Для восстановления  $h(\mathbf{r})$  по результатам обработки для каждой бистатической пары необходимо определить (по крайней мере, с точностью до фазы) значения комплексного коэффициента отражения  $\dot{F}(\cdot)$ , коэффициентов, учитывающих влияние диаграмм направленности антенн  $\dot{G}(\cdot)$  и искажений при распространении сигнала в свободном пространстве  $\dot{K}(\cdot)$ .

В большинстве практических случаев найти данные величины не удастся, поэтому для оценки высоты рельефа или связанных с ней функций используют операторные преобразования оценок  $\dot{\mathbf{f}}(\mathbf{r}, \lambda)$ .

Наиболее простыми являются произведение/частное координат оптимальных выходных эффектов.

В общем случае для коррелированных помех при различном поведении составляющих вектора  $\dot{\mathbf{f}}(\mathbf{r}, \lambda)$ , результат частного выходных эффектов в двух произвольных каналах многопозиционной интерферометрической PCA будет иметь вид

$$\begin{aligned} \frac{\dot{Y}_i(\mathbf{r}_1)}{\dot{Y}_j(\mathbf{r}_1)} &= \int_D \dot{K}_d(\mathbf{r}) \dot{F}_d[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] \sum_{n,g} \frac{\delta \dot{f}_{0idg}^b(t_0, \mathbf{r}, \lambda)}{\delta \lambda} \int_0^T \dot{A}_{idgn}(t_2, \mathbf{r}) \times \\ &\quad \times \dot{S}_d^0(t_1, \mathbf{r}) \mathbf{R}_{N_{ni}}^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 d\mathbf{r} + \int_D \dot{K}_d(\mathbf{r}) \dot{F}_d[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] \times \\ &\quad \times \frac{\delta}{\delta \lambda} \sum_{n,g} \int_0^T \sum_b (t_1 - t_0) \frac{\partial^b \dot{f}_{0idg}^b(t_0, \mathbf{r}, \lambda)}{b! \alpha_1^b} \dot{A}_{idgn}(t_2, \mathbf{r}) \dot{S}_d^0(t_1, \mathbf{r}) \times \\ &\quad \times \mathbf{R}_{N_{ni}}^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 d\mathbf{r} \times \left\{ - \int_D \dot{K}_d(\mathbf{r}) \dot{F}_d[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] \frac{\delta}{\delta \lambda} \right. \\ &\quad \left. \times \frac{\delta}{\delta \lambda} \sum_{n,g} \int_0^T \int_0^T \left( \dot{f}_{0jdg}^b(t_0, \mathbf{r}, \lambda) + \sum_b (t_1 - t_0) \frac{\partial^b \dot{f}_{0jdg}^b(t_0, \mathbf{r}, \lambda)}{b! \alpha_1^b} \right) \times \right. \\ &\quad \left. \dot{A}_{jdg}^b(t_2, \mathbf{r}) \dot{S}_d^0(t_1, \mathbf{r}) \mathbf{R}_{N_{nj}}^{-1}(t_1, t_2) \dot{S}_d^{0*}(t_2, \mathbf{r}_1) dt_1 dt_2 d\mathbf{r} \right\}^{-1}. \end{aligned} \quad (8)$$

Для того чтобы понять принцип функционирования интерферометра, рассмотрим выражение (8) при условии, что изменением оцениваемых параметров и их производных в пределах функции неопределенности можно пренебречь

$$\frac{\dot{Y}_i(\mathbf{r}_1)}{\dot{Y}_j(\mathbf{r}_1)} \cong \frac{\frac{N_i^{-1}}{2} \frac{\delta \dot{\mathbf{f}}_i^T(\mathbf{r}_1, \lambda)}{\delta \lambda} \int_D \dot{F}_d(\mathbf{r}) \int_0^T \dot{S}_d^0(t, \mathbf{r}) \dot{S}_d^{0*}(t, \mathbf{r}_1) dt d\mathbf{r}}{\frac{N_j^{-1}}{2} \frac{\delta \dot{\mathbf{f}}_j^T(\mathbf{r}_1, \lambda)}{\delta \lambda} \int_D \dot{F}_d(\mathbf{r}) \int_0^T \dot{S}_d^0(t, \mathbf{r}) \dot{S}_d^{0*}(t, \mathbf{r}_1) dt d\mathbf{r}}.$$

Используя приведенную выше модель сигнала, запишем последнее выражение в виде

$$\begin{aligned} \frac{\dot{Y}_i(\mathbf{r}_1)}{\dot{Y}_j(\mathbf{r}_1)} &= \frac{N_i^{-1}}{N_j^{-1}} \frac{\dot{K}_{jm}(t, \mathbf{r}) \tilde{G}_{jm}(t, \mathbf{r}) \dot{F}_{jm}[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})]}{\dot{K}_{ik}(t, \mathbf{r}) \tilde{G}_{ik}(t, \mathbf{r}) \dot{F}_{ik}[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})]} \times \\ &\quad \times \frac{\frac{\delta}{\delta \lambda} \exp\{-j\omega_0 k \tau_{id}^\Delta(t, \mathbf{r}_1, \mathbf{r}_i, \mathbf{r}_j, \lambda)\}}{\frac{\delta}{\delta \lambda} \exp\{j\omega_0 m \tau_{jd}^\Delta(t, \mathbf{r}_1, \mathbf{r}_i, \mathbf{r}_j, \lambda)\}}. \end{aligned} \quad (9)$$

Для дальнейших преобразований положим, что оцениваемым параметром является функция  $\tau_{ij}^\Delta(t, \mathbf{r}, \mathbf{r}_i, \mathbf{r}_j, \lambda)$  – разность хода сигнала в различ-

ных антеннах относительно центра базы (точки  $d_0$ ) для случая различных частот сигналов, излучаемых различными передатчиками МПИРСА:

$$\frac{\dot{Y}_i(\mathbf{r}_1)}{\dot{Y}_j(\mathbf{r}_1)} = \frac{\mathbf{N}_i^{-1} \dot{K}_{jm}(t, \mathbf{r}) \tilde{G}_{jm}(t, \mathbf{r}) \dot{F}_{jm}[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] \omega_{0k}}{\mathbf{N}_j^{-1} \dot{K}_{ik}(t, \mathbf{r}) \tilde{G}_{ik}(t, \mathbf{r}) \dot{F}_{ik}[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] \omega_{0m}} \times \exp\{j[-\tau_{ij}^\Delta[\omega_{0m} + \omega_{0k}] + \omega_{0k} \tau_{jd}^\Delta + \omega_{0m} \tau_{id}^\Delta]\}.$$

Оценка фазы (например, арктангенсное преобразование отношения комплексных выходных эффектов) позволяет определить пространственно-временную функцию, связанную с высотой возвышения точек  $\mathbf{r} \in D$ :

$$\arg \frac{\dot{Y}_i(\mathbf{r}_1)}{\dot{Y}_j(\mathbf{r}_1)} = [\varphi_{jm}^K(\mathbf{r}) - \varphi_{ik}^K(\mathbf{r})] + [\varphi_{jm}^G(\mathbf{r}) - \varphi_{ik}^G(\mathbf{r})] + [\varphi_{jm}^F(\mathbf{r}) - \varphi_{ik}^F(\mathbf{r})] - \tau_{ij}^\Delta[\omega_{0m} + \omega_{0k}] + \omega_{0k} \tau_{jd}^\Delta + \omega_{0m} \tau_{id}^\Delta.$$

Последнее уравнение показывает необходимость априорного определения моделей поведения  $\dot{K}_{jm}(t, \mathbf{r}) \tilde{G}_{jm}(t, \mathbf{r}) \dot{F}_{jm}[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})]$  для заданной геометрии наблюдения, несущих частот и др. В большинстве практических случаев определение достаточно точных моделей  $\dot{K}(t, \mathbf{r}) \dot{F}[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})]$  затруднено. В связи с этим для построения карт интерферометрическими системами целесообразно использовать такие наборы приемных и передающих элементов, которые обеспечивают выполнение условий:

$$\begin{aligned} \dot{F}_{dk}[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] &\cong \dot{F}_{ki}[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] \cong \dot{F}_{mj}[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})]; \\ \dot{K}_{dk}[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] &\cong \dot{K}_{ki}[\mathbf{r}, \mathbf{p}(\mathbf{r})] \cong \dot{K}_{mj}(t, \mathbf{r}); \\ \dot{S}_{0k}[t - \tau_k(t, \mathbf{r}, \mathbf{r}_k) - \tau_{kij}^d(t, \mathbf{r}, \mathbf{r}_k, \mathbf{r}_i, \mathbf{r}_j)] &\cong \dot{S}_{0m}[t - \tau_k(t, \mathbf{r}, \mathbf{r}_k)]. \end{aligned}$$

В этом случае результат обработки (8) имеет вид

$$\arg \frac{\dot{Y}_i(\mathbf{r}_1)}{\dot{Y}_j(\mathbf{r}_1)} = -\tau_{ij}^\Delta[\omega_{0m} + \omega_{0k}] + \omega_{0k} \tau_{jd}^\Delta + \omega_{0m} \tau_{id}^\Delta,$$

а в случае равенства несущих частот передатчиков, участвующих в формировании выходных эффектов  $\dot{Y}_i(\mathbf{r}_1)$ ,  $\dot{Y}_j(\mathbf{r}_1)$  последнее выражение упростится до

$$\arg \frac{\dot{Y}_i(\mathbf{r}_1)}{\dot{Y}_j(\mathbf{r}_1)} = -\omega_{0m} \tau_{ij}^\Delta(t, \mathbf{r}_1, \mathbf{r}_i, \mathbf{r}_j, \lambda).$$

При невыполнении этих условий оценка высоты будет искажена пространственной функцией, зави-

сящей от характеристик антенных систем, отражающих характеристик антенны, свойств среды распространения.

## Заключение

В работе получены оптимальные алгоритмы восстановления высоты рельефа в многопозиционной интерферометрической системе с синтезированием апертуры антенны. Вырожденные формы данных алгоритмов совпадают с известными методами формирования карт высот рельефа поверхности в однопозиционных интерферометрических РСА.

## Литература

1. Егоров В.В., Федотова З.К. Задачи, программы и космические системы исследования Земли // Итоги науки и техники. Сер. исследование Земли из космоса. – 1987. – Т. 1. – С. 180 – 194.
2. Ksendzук A.V. Volosyuk V.K. Multi-base InSAR with enhanced signal processing // IV International Conference on Antenna Theory and Techniques. – Sevastopol, Ukraine. – 2003. – Vol. 1. – P. 405 – 408.
3. Rees W.G. Physical principle of remote sensing. – Cambridge University Press. – Cambridge, UK, 1990.
4. Abdelfattah R., Nicolas J.M., Boussema M.R. Impact of orbital parameters on DEM production by SAR Interferometry Geoscience and Remote Sensing Symposium, 2000. Proceedings. IGARSS 2000. IEEE 2000 International. – Vol. 2. – 24-28 July 2000. – P. 739 – 741.
5. Ksendzук A.V. SAR interferometer optimal processing algorithms for the stochastic surface models // The 5 Kharkov Symposium MSMW. – Kharkov. – 2004. – P. 253 – 255.
6. Massonnet D., Feigl K. Radar interferometry and its application to changes in the earth's surface // Rev. Geophys. – Vol. 36, no. 4. – P. 441 – 500.

Поступила в редакцию 25.10.2005

**Рецензент:** д-р техн. наук, проф. В.К. Волосюк, Национальный аэрокосмический университет им. Н.Е. Жуковского «ХАИ», Харьков.