

РОССИЙСКАЯ АКАДЕМИЯ НАУК  
СИБИРСКОЕ ОТДЕЛЕНИЕ  
А В Т О М Е Т Р И Я

---

2005, том 41, № 5

УДК 681.2.08

В. М. Ефимов, А. Л. Резник, А. В. Торгов  
(Новосибирск)

ТЕОРЕМЫ ОТСЧЕТОВ  
ДЛЯ СИГНАЛОВ С ОГРАНИЧЕННЫМ СПЕКТРОМ\*

Получены интерполяционные соотношения для безошибочной реконструкции сигнала с ограниченным спектром при периодически неравномерной дискретизации сигнала и его производных. Вычислена дисперсия ошибки восстановления сигнала с неограниченным спектром при использовании этих соотношений.

**Введение.** В работе [1] получена теорема отсчетов для случая периодически неравномерной дискретизации сигнала. Это соотношение послужило основой для получения теоремы отсчетов при совместной равномерной дискретизации сигнала и его производных [2]. В данной работе рассматривается случай восстановления сигнала, когда осуществляется периодически неравномерная дискретизация: 1) сигнала и его первой производной; 2) сигнала, его первой и второй производных.

Периодически неравномерная дискретизация сигнала и его первой производной. Последующие результаты базируются на теореме отсчетов при периодически неравномерной дискретизации сигнала с ограниченным частотой  $| \cdot | / M$  спектром [1]:

$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(t_r - nM) \frac{\sin \frac{M}{M}(t - t_r - nM)}{\frac{M}{M}(t - t_r - nM)} \sum_{k=0}^{M-1} \frac{\sin \frac{M}{M}(t - t_k - nM)}{\sin \frac{M}{M}(t_r - t_k)}, \quad (1)$$

где  $t_0, t_1, \dots, t_{M-1} \in M$ ;  $M$  – период неравномерной дискретизации.

Рассмотрим ситуацию, когда величина  $M$  четна, а дискретизация сигнала осуществляется в моменты времени  $t_0 = -n2N$ ,  $t_0 = n2N$ , ..., ...,  $t_{N-1} = -\frac{n-1}{2}2N$ ,  $t_{N-1} = \frac{n-1}{2}2N$  ( $M = 2N$ ). В этом случае в соответ-

---

\* Работа выполнена при поддержке Российского фонда фундаментальных исследований (грант № 03-01-00913) и Президиума РАН (программа 2.13/2005).

вии с (1) отсчетные функции выглядят следующим образом:

$$w_r(t - t_r - \frac{1}{2}n2N) = \frac{\sin \frac{t - t_r - \frac{1}{2}n2N}{2N} - \sin \frac{t - t_r + \frac{1}{2}n2N}{2N}}{\sin \frac{t - t_r - \frac{1}{2}n2N}{2N}}; \\ \frac{\sin \frac{t - t_k - \frac{1}{2}n2N}{2N} - \sin \frac{t - t_k + \frac{1}{2}n2N}{2N}}{\sin \frac{t - t_k - \frac{1}{2}n2N}{2N}}; \\ \frac{\sin \frac{(t_r - t_k)}{2N} - \sin \frac{(t_r + t_k)}{2N}}{\sin \frac{(t_r - t_k)}{2N}}; \quad (2)$$

$$w_r(t - t_r - \frac{1}{2}n2N) = \frac{\sin \frac{t - t_r - \frac{1}{2}n2N}{2N} - \sin \frac{t - t_r + \frac{1}{2}n2N}{2N}}{\sin \frac{t - t_r - \frac{1}{2}n2N}{2N}}; \\ \frac{\sin \frac{t - t_k - \frac{1}{2}n2N}{2N} - \sin \frac{t - t_k + \frac{1}{2}n2N}{2N}}{\sin \frac{t - t_k - \frac{1}{2}n2N}{2N}}; \\ \frac{\sin \frac{(t_r - t_k)}{2N} - \sin \frac{(t_r + t_k)}{2N}}{\sin \frac{(t_r - t_k)}{2N}}. \quad (3)$$

Введем далее новые переменные [3]

$$f^{(0)}(t_r - n2N) - \frac{1}{2} f(t_r - \frac{1}{2}n2N) = f(t_r - \frac{1}{2}n2N); \\ f^{(1)}(t_r - n2N) - \frac{1}{2} f(t_r - \frac{1}{2}n2N) = f(t_r - \frac{1}{2}n2N), \quad (4)$$

где  $r \in \overline{0, N-1}$ . Решая эту простую систему уравнений относительно  $f(t_r - \frac{1}{2}n2N)$  и  $f(t_r + \frac{1}{2}n2N)$ , получим

$$f(t_r - \frac{1}{2}n2N) = \frac{1}{2} f^{(0)}(t_r - n2N) - \frac{1}{2} f^{(1)}(t_r - n2N); \quad (5)$$

$$f(t_r + \frac{1}{2}n2N) = f^{(0)}(t_r - n2N) - \frac{1}{2} f^{(1)}(t_r - n2N).$$

При  $r = 0$  величины  $f^{(0)}(t_r - n2N)$  и  $f^{(1)}(t_r - n2N)$  стремятся к значению сигнала и его производной в абсциссе, равной величине  $(t_r - n2N)$ .

Если учесть, что в соответствии с (1)

$$f(t) = \sum_{n=0}^{N-1} f(t_r - \frac{n}{2}) w_r(t - t_r - \frac{n}{2}) n2N + f(t_r - \frac{n}{2}) w_r(t - t_r - \frac{n}{2}) n2N, \quad (6)$$

то, подставляя соотношения (5) в формулу (6), получим соотношение

$$f(t) = \sum_{n=0}^{N-1} (f^{(0)}(t_r - n2N) w_{(0)r}(t - t_r - n2N) + f^{(1)}(t_r - n2N) w_{(1)r}(t - t_r - n2N)), \quad (7)$$

где отсчетные функции

$$w_{(0)r}(t - t_r - n2N) = w_r(t - t_r - \frac{n}{2} n2N) - w_r(t - t_r - \frac{n}{2} n2N); \quad (8)$$

$$w_{(1)r}(t - t_r - n2N) = \frac{1}{2} (w_r(t - t_r - \frac{n}{2} n2N) - w_r(t - t_r - \frac{n}{2} n2N)).$$

Вычисление пределов в (8) (при  $r \rightarrow 0$ ) приводит к теореме отсчетов для сигнала с ограниченным спектром ( $|f| \leq M/2$ ) при периодически неравномерной дискретизации сигнала и его первой производной:

$$f(t) = \sum_{n=0}^{N-1} \frac{\sin^2 \frac{(t - t_r - n2N)}{2}}{\frac{(t - t_r - n2N)^2}{2N}} \sum_{k=0}^{N-1} \frac{\sin^2 \frac{(t - t_k)}{2N}}{\sin^2 \frac{(t_r - t_k)}{2N}} f^{(0)}(t_r - n2N) + \frac{1}{2N} (t - t_r - n2N) g_{1r1} f^{(1)}(t_r - n2N) (t - t_r - n2N), \quad (9)$$

$$\text{где } g_{1r1} = 2 \sum_{k=0}^{N-1} \operatorname{ctg} \frac{2\pi k}{N} (t_r - t_k).$$

Сравним теорему отсчетов (9) с соответствующей теоремой отсчетов при равномерной дискретизации из [2]:

$$f(t) = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{\sin^2 \frac{(t - 2n)}{2}}{\frac{(t - 2n)^2}{2}} [f^{(0)}(2n) - f^{(1)}(2n)] (t - 2n). \quad (10)$$

Соотношение (9) содержит множители  $w_{0r}(t)$   $\frac{\sin^2 \frac{(t - t_k)}{2N}}{\sum_{k=0}^K \sin^2 \frac{(t_r - t_k)}{2N}}$ , учиты-

вающие периодическую неравномерность дискретизации. Кроме того, до-

полнительные слагаемые  $(t - t_r - n2N) \frac{1}{2N} \sum_{k=0}^r \operatorname{ctg} \frac{t_r - t_k}{2N}$  обеспечи-

вают равенство нулю производных отсчетных функций сигнала в моменты времени  $\{t_r\}$ . Отметим, что если абсциссы отсчетов удовлетворяют условию равномерной дискретизации  $t_r = rT$  ( $r = 0, N-1$ ), то теорема (9) превращается в теорему отсчетов (8).

Периодически неравномерная дискретизация сигнала, его первой и второй производных. Пусть далее в формуле (1) величина  $M = 3N$ , а дискретизация сигнала осуществляется в периодические моменты времени  $t_0 = n3N$ ,  $t_1 = (n+1)3N$ ,  $t_2 = (n+2)3N$ , ...,  $t_{N-1} = (n+N-1)3N$ ,  $t_N = (n+N)3N$ ,  $t_{N+1} = (n+N+1)3N$ . В этом случае из формулы (1) вытекают следующие соотношения для отсчетных функций:

$$\begin{aligned}
& \frac{\sin \frac{\pi}{3N} (t - t_r - n3N) \sin \frac{\pi}{3N} (t - t_r - n3N) \sin \frac{\pi}{3N} (t - t_r - n3N)}{\sin \frac{\pi}{3N} (t - t_r - n3N) \sin \frac{\pi}{3N} (-) \sin \frac{\pi}{3N} (2)} \\
& \frac{\sin \frac{\pi}{3N} (t - t_k - n3N) \sin \frac{\pi}{3N} (t - t_k - n3N) \sin \frac{\pi}{3N} (t - t_k - n3N)}{\sin \frac{\pi}{3N} (t_r - t_k) \sin \frac{\pi}{3N} (t_r - t_k) \sin \frac{\pi}{3N} (t_r - t_k - 2)}; \\
& w_r(t - t_r - n3N) \\
& \frac{\sin \frac{\pi}{3N} (t - t_r - n3N) \sin \frac{\pi}{3N} (t - t_r - n3N) \sin \frac{\pi}{3N} (t - t_r - n3N)}{\sin \frac{\pi}{3N} - \frac{\pi}{3N} (t - t_r - n3N) \sin \frac{\pi}{3N} (-)} \quad (11) \\
& \frac{\sin \frac{\pi}{3N} (t - t_k - n3N) \sin \frac{\pi}{3N} (t - t_k - n3N) \sin \frac{\pi}{3N} (t - t_k - n3N)}{\sin \frac{\pi}{3N} (t_r - t_k) \sin \frac{\pi}{3N} (t_r - t_k) \sin \frac{\pi}{3N} (t_r - t_k - )}; \\
& w_r(t - t_r - n3N)
\end{aligned}$$

$$\frac{\sin \frac{1}{3N}(t - t_r - n3N) \sin \frac{1}{3N}(t - t_r - n3N) \sin \frac{1}{3N}(t - t_r - n3N)}{\sin \frac{2}{3N} \sin \frac{1}{3N} \sin \frac{1}{3N}(t - t_r - n3N)} \\ \frac{n-1 \sin \frac{1}{3N}(t - t_k - n3N) \sin \frac{1}{3N}(t - t_k - n3N) \sin \frac{1}{3N}(t - t_k - n3N)}{\sin \frac{k}{3N} \sin \frac{1}{3N}(t_r - t_k - 2) \sin \frac{1}{3N}(t_r - t_k - 1) \sin \frac{1}{3N}(t_r - t_k)}$$

где  $r = \overline{0, N-1}$ .

Как и в предыдущем разделе, введем новые переменные (см. также [3])

$$f^{(0)}(t_0 - n3N) = \frac{1}{3}(f(t_0 - n3N) - f(t_0 + n3N) + f(t_0 - n3N)); \\ f^{(1)}(t_0 - n3N) = \frac{1}{2}(f(t_0 - n3N) - f(t_0 + n3N)); \quad (12) \\ f^{(2)}(t_0 - n3N) = \frac{1}{2}(f(t_0 - n3N) - 2f(t_0 - n3N) + f(t_0 + n3N)).$$

Решение системы уравнений (12) относительно старых переменных дает следующие результаты:

$$f(t_r - n3N) = f^{(0)}(t_r - n3N) - f^{(1)}(t_r - n3N) - \frac{2}{6}f^{(2)}(t_r - n3N); \\ f(t_r + n3N) = f^{(0)}(t_r + n3N) - \frac{2}{3}f^{(2)}(t_r + n3N); \quad (13) \\ f(t_r - n3N) = f^{(0)}(t_r - n3N) - f^{(1)}(t_r - n3N) - \frac{2}{6}f^{(2)}(t_r - n3N).$$

В соответствии с (1)

$$f(t) = \sum_{n=0}^{N-1} (f(t_r - n3N) w_r(t - t_r - n3N) \\ f(t_r + n3N) w_r(t - t_r + n3N)). \quad (14)$$

Подставляя значения старых переменных из (13) в (14), получим соотношения

$$f(t) = \sum_{n=0}^{N-1} (f^{(0)}(t_r - n3N) w_{(0)r}(t - t_r - n3N) \\ f^{(1)}(t_r - n3N) w_{(1)r}(t - t_r + n3N))$$

$$f^{(0)}(t_r - n3N) w_{(1)r}(t - t_r - n3N) - f^{(2)}(t_r - n3N) w_{(2)r}(t - t_r - n3N)), \quad (15)$$

где отсчетные функции

$$\begin{aligned} &w_{(0)r}(t - t_r - n3N) = w_r(t - t_r - n3N) \\ &w_r(t - t_r - n3N) = w_r(t - t_r - n3N); \\ &w_{(1)r}(t - t_r - n3N) = (w_r(t - t_r - n3N) - w_r(t - t_r - n3N)); \\ &w_{(2)r}(t - t_r - n3N) = \frac{2}{6}(w_r(t - t_r - n3N) \\ &\quad 2w_r(t - t_r - n3N) - w_r(t - t_r - n3N)). \end{aligned} \quad (16)$$

При  $t = 0$  новые переменные стремятся соответственно к значению сигнала и его первой и второй производных, а отсчетные функции (16) – к соответствующим пределам. В итоге имеем теорему отсчетов при периодически неравномерной дискретизации сигнала и его первой и второй производных:

$$\begin{aligned} f(t) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} \sum_{r=0}^{N-1} \frac{\sin^3 \frac{3N}{3}(t - t_r - n3N)}{(t - t_r - n3N)^3} (-1)^{n(N-1)} \sum_{k=r}^{N-1} \frac{\sin^3 \frac{3N}{3}(t - t_k)}{\sin^3 \frac{3N}{3}(t_r - t_k)} \\ &f^{(0)}(t_r - n3N) = 1 - (t - t_r - n3N) \frac{1}{3N} g_{2r1} - (t - t_r - n3N)^2 \frac{2}{3N} g_{2r2} \\ &f^{(1)}(t_r - n3N) = (t - t_r - n3N) 1 - (t - t_r - n3N) \frac{1}{3N} g_{2r1} \\ &f^{(2)}(t_r - n3N) = \frac{1}{2!} (t - t_r - n3N)^2, \end{aligned} \quad (17)$$

где

$$\begin{aligned} g_{2r1} &= \sum_{k=r}^{N-1} \operatorname{ctg} \frac{3N}{3N}(t_r - t_k), \\ g_{2r2} &= \frac{1}{2} \left[ 3N - 2 - 3 \sum_{k=r}^{N-1} \operatorname{ctg}^2 \frac{3N}{3N}(t_r - t_k) - 9 \sum_{k=r}^{N-1} \operatorname{ctg} \frac{3N}{3N}(t_r - t_k) \right]. \end{aligned}$$

Если периодическая неравномерность дискретизации исчезает ( $t_r = r3$ ,  $r = 0, N-1$ ), формула (17) переходит в соотношение [3]

$$f(t) = \frac{\sin^3 \frac{3}{3}(t - n3)}{\frac{3}{3}^3} f^{(0)}(n3) + \frac{1}{2} \left( \frac{1}{2}(t - n3)^2 \right)^2 \frac{1}{3} f^{(1)}(n3)(t - n3) + f^{(2)}(n3) \frac{1}{2}(t - n3)^2, \quad (18)$$

так как в этом случае  $g_{2r1} = 0$ , а  $g_{2r2} = N^2/2$ .

Дисперсия ошибки восстановления. В данной работе получено соотношение для дисперсии ошибки реконструкции сигнала на частотах  $| | /$  при использовании теорем (9) и (17). В соответствии с теоремой (9) дисперсия ошибки

$$\left| e^{-i(t-n)} \sum_{n=0}^{N-1} e^{-i(t_r - n2N)} [w_{(0)r}(t - t_r - n2N) - i w_{(1)r}(t - t_r - n2N)] \right|^2, \quad (19)$$

где  $w_{(0)r}(t - t_r - n2N)$ ,  $w_{(1)r}(t - t_r - n2N)$  – отсчетные функции сигнала и его первой производной из соотношения (9).

Если учесть, что

$$\frac{\sin^2 \frac{2N}{2}(t - t_r - n2N)}{\frac{2N}{2}^2} = \frac{N}{2} d \left| e^{-i(t - t_r - n2N)} \right|^2 = \frac{N}{2}; \quad (20)$$

$$\frac{\sin^2 \frac{2N}{2}(t - t_r - n2N)}{\frac{2N}{2}^2} (t - t_r - n2N) = i \frac{N}{2}^2 d \left| e^{-i(t - t_r - n2N)} \right|^2 \text{sign},$$

то после подстановки в соотношение (19) выражений для отсчетных функций с учетом (20) и использования разложения в тригонометрический ряд

$\frac{N}{N} n = \frac{N}{N} e^{i(t - t_r - n2N)}$  получим

$$f^2(t) = d S_f(\ ) + \sum_{r=0}^{N-1} w_{0r}(t) + \frac{N}{N} n e^{i \frac{N}{N} n(t - t_r)}$$

$$1 - \frac{N}{n} - n - \frac{N}{n} \operatorname{sign} \frac{N}{n} - i \frac{g_{1r1}}{2} \operatorname{sign} \frac{N}{n} - n \Big|^2. \quad (21)$$

Так как

$$\begin{aligned} & 1 - \frac{N}{n} - n - \frac{N}{n} \operatorname{sign} \frac{N}{n} - i \frac{g_{1r1}}{2} \operatorname{sign} \frac{N}{n} - n \\ & e^{\frac{i}{N}n(t - t_r)} - 1 - n - i \frac{g_{1r1}}{2} 1 - \frac{N}{n} - (n - 1) - n - \frac{N}{n} \\ & 1 - n - i \frac{g_{1r1}}{2} 1 - \frac{N}{n} - n - 1 - \frac{N}{n}, \end{aligned}$$

то при  $n = \frac{N}{n} - 1$  множитель в соотношении (21) при функции  $w_{0r}(t)$  есть

$$P_r(t, n) = n - \frac{i}{2} g_{1r1} e^{\frac{i}{N}(n-1)(t - t_r)} - n - 1 - \frac{i}{2} g_{1r1} e^{\frac{i}{N}n(t - t_r)}.$$

В связи с этим после усреднения соотношения (21) по времени на интервале  $N/2$  формула для дисперсии ошибки приобретает следующий вид:

$$\begin{aligned} & \left\langle \left( \frac{2}{0} d S_f(\cdot) 1 - \frac{N}{n} - n - 1 - \frac{N}{n} \right)^2 \right\rangle \\ & \quad \sum_{r=0}^{N-1} \left\langle w_{0r}(t) (P_r(t, n) - P_r^*(t, n)) \right\rangle \\ & \quad \sum_{n=0}^{N-1} \sum_{p=0}^{N-1} \left\langle w_{0r}(t) w_{0p}(t) P_{rp}(t, n) \right\rangle, \quad (22) \end{aligned}$$

где

$$\begin{aligned} P_{rp}(t, n) &= P_r(t, n) P_r^*(t, n) - \cos \frac{N}{n} n - \frac{1}{2} (t_p - t_r) [a(r)a(p) - b(r)b(p)] \\ &\quad \sin \frac{N}{n} n - \frac{1}{2} (t_p - t_r) [a(r)b(p) - a(p)b(r)], \\ a(r) &\quad \cos \frac{N}{2N} (t - t_r) - g_{1r1} \sin \frac{N}{2N} (t - t_r), \end{aligned}$$

$$b(r) = g_{1r1} \cos \frac{1}{2N}(t - t_r) - (2n-1) \sin \frac{1}{2N}(t - t_r).$$

Анализ показывает, что второе слагаемое под интегралом в (22) равно двум при  $0 < n < N - 1$  и нулю при  $n = N$ , а третье слагаемое в (22) равно единице при  $0 < n < N - 1$ . Поэтому дисперсия ошибки

$$\left\langle b^2 \right\rangle = 2 \int_{-\frac{N}{2}}^{\frac{(n-1)N}{2}} S_f(t) dt - \sum_{n=0}^{N-1} \sum_{r=0}^{N-1} \sum_{p=0}^{N-1} \langle w_{0r}(t) w_{0p}(t) P_{rp}(t, n) \rangle. \quad (23)$$

Это соотношение позволяет вычислить дисперсию реконструкции сигнала при помощи теоремы (9) на частотах  $| \cdot | / \pi$ .

При использовании теоремы (17) для сигнала с неограниченным по частоте спектром дисперсия ошибки

$$\begin{aligned} b^2(t) &= d \int_{-\infty}^{\infty} S_f(\omega) d\omega = \left| \int_{-\infty}^{\infty} e^{-i\omega t} \sum_{n=0}^{N-1} e^{-i\omega(t_r - n3N)} \right|^2 \\ &= [w_{(0)r}(t - t_r - n3N) - i w_{(1)r}(t - t_r - n3N) - w_{(2)r}^2(t - t_r - n3N)]^2, \end{aligned} \quad (24)$$

где отсчетные функции сигнала, его первой и второй производных ( $w_{(0)r}(t - t_r - n3N)$ ,  $w_{(1)r}(t - t_r - n3N)$  и  $w_{(2)r}^2(t - t_r - n3N)$  соответственно) определяются соотношением (16).

Рассмотрим случай, когда величина  $N$  нечетна. Если воспользоваться равенством

$$\frac{\sin^3 \frac{3N}{2}(t - t_r - n3N)}{2N} = (-i)^m \frac{N3}{2} \sum_{n=-m}^{m} d \int_{-\infty}^{\infty} e^{-i\omega(t - t_r - n3N)} (\omega)^m d\omega, \quad (25)$$

где

$$\begin{aligned} {}^{(0)}(\omega) &= \frac{1}{2} \frac{3N}{2} \frac{2}{N} \frac{2}{N} \frac{1}{N} \frac{2}{3N} \\ 1 - \frac{1}{2} \frac{3N}{2} \frac{2}{3N} &\quad \frac{2}{3N} \quad \frac{1}{2} \frac{3N}{2} \frac{2}{3N} \quad \frac{2}{3N} \quad 1 \quad \frac{2}{3N} \quad \frac{2}{3N} \\ \frac{1}{2} \frac{3N}{2} \frac{2}{N} &\quad \frac{2}{N} \quad \frac{1}{2N} \quad \frac{1}{N}, \end{aligned} \quad (26)$$

а также разложением  $\frac{2}{3N}n - \frac{3N}{2}$   $e^{i(\dots)n3N}$ , то соотношение (24) принимает следующий вид:

$$\begin{aligned}
 & \left| \begin{array}{c} {}^2(t) \quad d \quad S_f(\ ) \quad 1 \quad \overset{N-1}{w_{0r}(t)} \quad 1 \quad 1 \quad -\frac{N}{n} \quad n \quad e^{i\frac{2}{3N}n(t-t_r)} \\ | \quad | \quad / \quad r=0 \quad n \end{array} \right. \\
 & (0) \quad \frac{2}{3N}n - i\frac{2}{3N}g_{2r1} \quad (1) \quad \frac{2}{3N}n - \frac{2}{3N} \quad g_{2r2} \quad (2) \quad \frac{2}{3N}n \\
 & i \quad i \quad (1) \quad \frac{2}{3N}n - \frac{2}{3N}g_{2r1} \quad (2) \quad \frac{2}{3N}n - \frac{2}{2} \quad (2) \quad \frac{2}{3N}n \quad \left| \begin{array}{c} {}^2 \\ , \end{array} \right. \\
 & (27)
 \end{aligned}$$

где  $w_{0r}(t) = \frac{\sin^3 \frac{3N}{2}(t-t_k)}{\sin^3 \frac{3N}{2}(t_r-t_k)}$ .

Преобразуя формулу (27), получим

$$\begin{aligned}
 & \left| \begin{array}{c} {}^2(t) \quad d \quad S_f(\ ) \quad 1 \quad \overset{N-1}{w_{0r}(t)} \quad P_r(t,n) \\ | \quad | \quad / \quad r=0 \quad n \end{array} \right. \\
 & 1 \quad \frac{2}{3N}n - \frac{2}{3N} \quad \frac{2}{3N}n - \frac{2}{3N} \quad \left| \begin{array}{c} {}^2 \\ , \end{array} \right. \\
 & (28)
 \end{aligned}$$

где

$$\begin{aligned}
 & P_r(t,n) = e^{i\frac{2}{3N}(n-1)(t-t_r)} \quad \frac{1}{2} \quad \frac{1}{2} \quad n^2 - \frac{1}{4}g_{2r2} - \frac{i}{2}g_{2r1} \quad \frac{1}{2} \quad n \\
 & e^{i\frac{2}{3N}n(t-t_r)} \quad \frac{3}{4} \quad n^2 - \frac{1}{2}g_{2r2} - ig_{2r1}n \\
 & e^{i\frac{2}{3N}(n-1)(t-t_r)} \quad \frac{1}{2} \quad \frac{1}{2} \quad n^2 - \frac{1}{4}g_{2r2} - \frac{i}{2}g_{2r1} \quad \frac{1}{2} \quad n. \quad (29)
 \end{aligned}$$

После усреднения соотношения (28) по времени на периоде  $3N$  придем к окончательному результату:

$$\left\langle \begin{array}{c} {}^2 \\ 2 \quad d \quad S_f(\ ) \quad 2 \end{array} \right\rangle - \frac{n\frac{3N}{2}-1}{2} \frac{n\frac{2}{3N}}{\frac{3N}{2}} \left| \begin{array}{c} {}^2 \\ d \quad S_f(\ ) \quad \overset{N-1}{w_{0r}(t)} \quad \overset{N-1}{w_{0p}(t)} \quad P_{rp}(t,n) \end{array} \right. \quad (30)$$

где

$$\begin{aligned}
 P_{rp}(t, n) - P_r(t, n)P_p^*(t, n) &= \cos \frac{2}{3N}n(t_p - t_r)[a(r)a(p) - b(r)b(p)] \\
 &\quad + \sin \frac{2}{3N}n(t_p - t_r)[a(r)b(p) - a(p)b(r)], \\
 a(r) - \cos \frac{2}{3N}(t - t_r) &= \frac{1}{4} - n^2 - \frac{1}{2}g_{2r2} - \frac{3}{4} - n^2 - \frac{1}{2}g_{2r2} - \frac{1}{2}g_{2r1} \sin \frac{2}{3N}(t - t_r), \\
 b(r) - ng_{2r1} \cos \frac{2}{3N}(t - t_r) - n \sin \frac{2}{3N}(t - t_r) &= ng_{2r1}.
 \end{aligned} \tag{31}$$

Соотношение (30) определяет дисперсию ошибки реконструкции сигнала на частотах  $| | / .$

#### ВЫВОДЫ

В данной работе на основании [1] получены теоремы отсчетов для двух случаев: 1) одновременной периодически неравномерной дискретизации сигнала и его первой производной; 2) одновременной периодически неравномерной дискретизации сигнала, его первой и второй производных. Кроме того, выведена формула для дисперсии реконструкции сигнала на частотах  $| | / .$

#### СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

1. Yen J. L. On nonuniform sampling of bandwidth-limited signals // IRE Trans. on Circuit Theory. 1956. 3, N 4. P. 251.
2. Хургин Я. И., Яковлев В. П. Методы теории целых функций в радиотехнике, связи и оптике. М.: ГИФМЛ, 1962.
3. Ефимов В. М., Резник А. Л., Васьков С. Т. О дисперсии ошибки восстановления сигнала при дополнительном использовании отсчетов его производных // Автометрия. 2004. 40, № 6. С. 110.

Институт автоматики и электрометрии СО РАН,  
E-mail: reznik@iae.nsk.su

Поступила в редакцию  
23 мая 2005 г.