

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 $|\omega| \leq \pi/\Delta$ спектром [1]:

$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \sum_{r=0}^{M-1} f(t_r + nM\Delta) \frac{\sin \frac{\pi}{M\Delta} (t - t_r - nM\Delta)}{\frac{\pi}{M\Delta} (t - t_r - nM\Delta)} \prod_{\substack{k=0 \\ k \neq r}}^{M-1} \frac{\sin \frac{\pi}{M\Delta} (t - t_k - nM\Delta)}{\sin \frac{\pi}{M\Delta} (t_r - t_k)}, \quad (1)$$

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

Рассмотрим ситуацию, когда величина M четна, а дискретизация сигнала осуществляется в моменты времени $t_0 - \frac{\tau}{2} + n2N\Delta, t_0 + \frac{\tau}{2} + n2N\Delta, \dots, t_{N-1} - \frac{\tau}{2} + n2N\Delta, t_{N-1} + \frac{\tau}{2} + n2N\Delta$ ($M = 2N$). 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:

$$\begin{aligned}
w_{-r}\left(t - t_r + \frac{\tau}{2} - n2N\Delta\right) &= \frac{\sin \frac{\pi}{2N\Delta} \left(t - t_r + \frac{\tau}{2} - n2N\Delta \right)}{\sin \frac{\pi}{2N\Delta} \left(t - t_r + \frac{\tau}{2} - n2N\Delta \right)} \frac{\sin \frac{\pi}{2N\Delta} \left(t - t_r - \frac{\tau}{2} - n2N\Delta \right)}{-\sin \frac{\pi}{2N\Delta} \tau} \times \\
&\times \prod_{\substack{k=0 \\ k \neq r}}^{N-1} \frac{\sin \frac{\pi}{2N\Delta} \left(t - t_k + \frac{\tau}{2} - n2N\Delta \right) \cdot \sin \frac{\pi}{2N\Delta} \left(t - t_k - \frac{\tau}{2} - n2N\Delta \right)}{\sin \frac{\pi}{2N\Delta} (t_r - t_k) \cdot \sin \frac{\pi}{2N\Delta} (t_r - t_k - \tau)}, \quad (2) \\
w_{+r}\left(t - t_r - \frac{\tau}{2} - n2N\Delta\right) &= \frac{\sin \frac{\pi}{2N\Delta} \left(t - t_r - \frac{\tau}{2} - n2N\Delta \right)}{\sin \frac{\pi}{2N\Delta} \left(t - t_r - \frac{\tau}{2} - n2N\Delta \right)} \frac{\sin \frac{\pi}{2N\Delta} \left(t - t_r + \frac{\tau}{2} - n2N\Delta \right)}{\sin \frac{\pi}{2N\Delta} \tau} \times \\
&\times \prod_{\substack{k=0 \\ k \neq r}}^{N-1} \frac{\sin \frac{\pi}{2N\Delta} \left(t - t_k + \frac{\tau}{2} - n2N\Delta \right) \cdot \sin \frac{\pi}{2N\Delta} \left(t - t_k - \frac{\tau}{2} - n2N\Delta \right)}{\sin \frac{\pi}{2N\Delta} (t_r - t_k + \tau) \cdot \sin \frac{\pi}{2N\Delta} (t_r - t_k)}. \quad (3)
\end{aligned}$$

Введем далее новые переменные [3]

$$f^{(0)}(t_r + n2N\Delta) = \frac{1}{2} \left(f\left(t_r - \frac{\tau}{2} + n2N\Delta\right) + f\left(t_r + \frac{\tau}{2} + n2N\Delta\right) \right); \quad (4)$$

$$f^{(1)}(t_r + n2N\Delta) = \frac{1}{\tau} \left(f\left(t_r + \frac{\tau}{2} + n2N\Delta\right) - f\left(t_r - \frac{\tau}{2} + n2N\Delta\right) \right),$$

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

$$f\left(t_r + \frac{\tau}{2} + n2N\Delta\right) = f^{(0)}(t_r + n2N\Delta) + \frac{\tau}{2} f^{(1)}(t_r + n2N\Delta); \quad (5)$$

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

При $\tau \rightarrow 0$ величины $f^{(0)}(t_r + n2N\Delta)$ и $f^{(1)}(t_r + n2N\Delta)$ стремятся к значению сигнала и его производной в абсциссе, равной величине $(t_r + n2N\Delta)$.

Если учесть, что в соответствии с (1)

$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \sum_{r=0}^{N-1} \left(f\left(t_r - \frac{\tau}{2} + n2N\Delta\right) w_{-r}\left(t - t_r + \frac{\tau}{2} + n2N\Delta\right) + \right. \\ \left. + f\left(t_r + \frac{\tau}{2} + n2N\Delta\right) w_{+r}\left(t - t_r - \frac{\tau}{2} + n2N\Delta\right) \right), \quad (6)$$

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

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

где отсчетные функции

$$w_{(0)r}(t - t_r - n2N\Delta) = w_{-r}\left(t - t_r + \frac{\tau}{2} - n2N\Delta\right) + w_{+r}\left(t - t_r - \frac{\tau}{2} - n2N\Delta\right); \quad (8)$$

$$w_{(1)r}(t - t_r - n2N\Delta) = \frac{\tau}{2} \left(-w_{-r}\left(t - t_r + \frac{\tau}{2} - n2N\Delta\right) + w_{+r}\left(t - t_r - \frac{\tau}{2} - n2N\Delta\right) \right).$$

Вычисление пределов в (8) (при $\tau \rightarrow 0$) приводит к теореме отсчетов для сигнала с ограниченным спектром ($|\omega| \leq \pi/\Delta$) при периодически неравномерной дискретизации сигнала и его первой производной:

$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \sum_{r=0}^{N-1} \frac{\sin^2 \frac{\pi}{2N\Delta} (t - t_r - n2N\Delta)}{\left(\frac{\pi}{2N\Delta}\right)^2 (t - t_r - n2N\Delta)^2} \prod_{\substack{k=0 \\ k \neq r}}^{N-1} \frac{\sin^2 \frac{\pi}{2N\Delta} (t - t_k)}{\sin^2 \frac{\pi}{2N\Delta} (t_r - t_k)} \left[f^{(0)}(t_r + n2N\Delta) \times \right. \\ \left. \times \left(1 + (t - t_r - n2N\Delta) \frac{\pi}{2N\Delta} g_{1r1} \right) + f^{(1)}(t_r + n2N\Delta)(t - t_r - n2N\Delta) \right], \quad (9)$$

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

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

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

Соотношение (9) содержит множители $w_{0r}(t) = \prod_{\substack{k=0 \\ k \neq r}}^{N-1} \frac{\sin^2 \frac{\pi}{2N\Delta} (t - t_k)}{\sin^2 \frac{\pi}{2N\Delta} (t_r - t_k)}$, учиты-

вающие периодическую неравномерность дискретизации. Кроме того, до-

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

вают равенство нулю производных отсчетных функций сигнала в моменты времени $\{t_r\}$. Отметим, что если абсциссы отсчетов удовлетворяют условию равномерной дискретизации $t_r = r2\Delta$ ($r = 0, N-1$), 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 $t_0 - \tau + n3N\Delta, t_0 + n3N\Delta, t_0 + \tau + n3N\Delta, \dots, t_{N-1} - \tau + n3N\Delta, t_{N-1} + n3N\Delta, t_{N-1} + \tau + n3N\Delta$. В этом случае из формулы (1) вытекают следующие соотношения для отсчетных функций:

$$\begin{aligned}
 w_{-r}(t - t_r + \tau - n3N\Delta) &= \\
 &= \frac{\sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r + \tau - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r - \tau - n3N\Delta)}{\frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r + \tau - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (-\tau) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (-2\tau)} \times \\
 &\times \prod_{\substack{k=0 \\ k \neq r}}^{N-1} \frac{\sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_k + \tau - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_k - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_k - \tau - n3N\Delta)}{\sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k - \tau) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k - 2\tau)}; \\
 w_r(t - t_r - n3N\Delta) &= \\
 &= \frac{\sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r + \tau - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r - \tau - n3N\Delta)}{\frac{\pi}{3N\Delta} \tau \cdot \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (-\tau)} \times \\
 &\times \prod_{\substack{k=0 \\ k \neq r}}^{N-1} \frac{\sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_k + \tau - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_k - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_k - \tau - n3N\Delta)}{\sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k + \tau) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k - \tau)}; \\
 w_{+r}(t - t_r - \tau - n3N\Delta) &=
 \end{aligned} \tag{11}$$

$$\begin{aligned}
&= \frac{\sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r + \tau - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r - \tau - n3N\Delta)}{\sin \frac{\pi}{3N\Delta} 2\tau \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} \tau \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r - \tau - n3N\Delta)} \times \\
&\times \prod_{\substack{k=0 \\ k \neq r}}^{N-1} \frac{\sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_k + \tau - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_k - n3N\Delta) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_k - \tau - n3N\Delta)}{\sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k + 2\tau) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k + \tau) \cdot \sin \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k)}.
\end{aligned}$$

где $r = \overline{0, N-1}$.

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

$$\begin{aligned}
f^{(0)}(t_0 + n3N\Delta) &= \frac{1}{3}(f(t_0 - \tau + n3N\Delta) + f(t_0 + n3N\Delta) + f(t_0 + \tau + n3N\Delta)); \\
f^{(1)}(t_0 + n3N\Delta) &= \frac{1}{2\tau}(f(t_0 + \tau + n3N\Delta) - f(t_0 - \tau + n3N\Delta)); \quad (12) \\
f^{(2)}(t_0 + n3N\Delta) &= \frac{1}{\tau^2}(f(t_0 - \tau + n3N\Delta) - 2f(t_0 + n3N\Delta) + f(t_0 + \tau + n3N\Delta)).
\end{aligned}$$

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

$$\begin{aligned}
f(t_r - \tau + n3N\Delta) &= f^{(0)}(t_r + n3N\Delta) - \tau f^{(1)}(t_r + n3N\Delta) + \frac{\tau^2}{6} f^{(2)}(t_r + n3N\Delta); \\
f(t_r + n3N\Delta) &= f^{(0)}(t_r + n3N\Delta) - \frac{\tau^2}{3} f^{(2)}(t_r + n3N\Delta); \quad (13) \\
f(t_r + \tau + n3N\Delta) &= f^{(0)}(t_r + n3N\Delta) + \tau f^{(1)}(t_r + n3N\Delta) + \frac{\tau^2}{6} f^{(2)}(t_r + n3N\Delta).
\end{aligned}$$

В соответствии с (1)

$$\begin{aligned}
f(t) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} \sum_{r=0}^{N-1} (f(t_r - \tau + n3N\Delta) w_{-r}(t - t_r + \tau - n3N\Delta) + \\
&+ f(t_r + n3N\Delta) w_r(t - t_r - n3N\Delta) + f(t_r + \tau + n3N\Delta) w_{+r}(t - t_r - \tau - n3N\Delta)). \quad (14)
\end{aligned}$$

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

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

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

где отсчетные функции

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

При $\tau \rightarrow 0$ 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:

$$\begin{aligned} f(t) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} \sum_{r=0}^{N-1} \frac{\sin^3 \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r - n3N\Delta)}{\left(\frac{\pi}{3N\Delta}\right)^3 (t - t_r - n3N\Delta)^3} (-1)^{n(N-1)} \prod_{\substack{k=0 \\ k \neq r}}^{N-1} \frac{\sin^3 \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_k)}{\sin^3 \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k)} \times \\ &\times \left\{ f^{(0)}(t_r + n3N\Delta) \left[1 + (t - t_r - n3N\Delta) \frac{\pi}{3N\Delta} g_{2r1} + (t - t_r - n3N\Delta)^2 \left(\frac{\pi}{3N\Delta} \right)^2 g_{2r2} \right] + \right. \\ &+ f^{(1)}(t_r + n3N\Delta)(t - t_r - n3N\Delta) \left[1 + (t - t_r - n3N\Delta) \frac{\pi}{3N\Delta} g_{2r1} \right] + \\ &\left. + f^{(2)}(t_r + n3N\Delta) \frac{1}{2!} (t - t_r - n3N\Delta)^2 \right\}, \end{aligned} \quad (17)$$

где

$$\begin{aligned} g_{2r1} &= -3 \sum_{\substack{k=0 \\ k \neq r}}^{N-1} \operatorname{ctg} \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k), \\ g_{2r2} &= \frac{1}{2} \left[3N - 2 + 3 \sum_{\substack{k=0 \\ k \neq r}}^{N-1} \operatorname{ctg}^2 \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k) + 9 \left(\sum_{\substack{k=0 \\ k \neq r}}^{N-1} \operatorname{ctg} \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k) \right)^2 \right]. \end{aligned}$$

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

$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{\sin^3 \frac{\pi}{3\Delta} (t - n3\Delta)}{\left(\frac{\pi}{3\Delta}\right)^3 (t - n3\Delta)^3} \left\{ f^{(0)}(n3\Delta) \left[1 + \frac{1}{2}(t - n3\Delta)^2 \left(\frac{\pi}{3\Delta}\right)^2 \right] + \right. \\ \left. + f^{(1)}(n3\Delta)(t - n3\Delta) + f^{(2)}(n3\Delta) \frac{1}{2}(t - n3\Delta)^2 \right\}, \quad (18)$$

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 $|\omega| > \pi/\Delta$ при использовании теорем (9) и (17). В соответствии с теоремой (9) дисперсия ошибки

$$\varepsilon^2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} d\omega S_f(\omega) \times \\ \times \left| e^{-i\omega t} - \sum_{n=-\infty}^{\infty} \sum_{r=0}^{N-1} e^{-i\omega(t_r + n2N\Delta)} [w_{(0)r}(t - t_r - n2N\Delta) - i\omega w_{(1)r}(t - t_r - n2N\Delta)] \right|^2, \quad (19)$$

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

Если учесть, что

$$\frac{\sin^2 \frac{\pi}{2N\Delta} (t - t_r - n2N\Delta)}{\left(\frac{\pi}{2N\Delta}\right)^2 (t - t_r - n2N\Delta)^2} = \frac{N\Delta}{\pi} \int_{-\pi/N\Delta}^{\pi/N\Delta} d\lambda e^{-i\lambda(t - t_r - n2N\Delta)} \left(1 - \left| \frac{\lambda N\Delta}{\pi} \right| \right); \quad (20)$$

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

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

$$\sum_{-\infty}^{\infty} \delta\left(-\omega + \lambda + \frac{\pi}{N\Delta} n\right) = \frac{N\Delta}{\pi} \sum_{-\infty}^{\infty} e^{i(-\omega + \lambda)n2N\Delta}$$

получим

$$\varepsilon^2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} d\omega S_f(\omega) \left| 1 - \sum_{r=0}^{N-1} w_{0r}(t) \sum_{n=-\infty}^{\infty} \left[1 - \left| \frac{\omega N\Delta}{\pi} - n \right| \right] e^{i \frac{\pi}{N\Delta} n(t - t_r)} \right|^2 \times$$

$$\times \left[1 - \left| \frac{\omega N\Delta}{\pi} - n \right| + \frac{\omega N\Delta}{\pi} \operatorname{sign} \left(\frac{\omega N\Delta}{\pi} - n \right) + i \frac{g_{1r1}}{2} \operatorname{sign} \left(\frac{\omega N\Delta}{\pi} - n \right) \right] \right]^2. \quad (21)$$

Так как

$$\begin{aligned} & \left[1 - \left| \frac{\omega N\Delta}{\pi} - n \right| \right] e^{i \frac{\pi}{N\Delta} n(t - t_r)} \times \\ & \times \left[1 - \left| \frac{\omega N\Delta}{\pi} - n \right| + \frac{\omega N\Delta}{\pi} \operatorname{sign} \left(\frac{\omega N\Delta}{\pi} - n \right) + i \frac{g_{1r1}}{2} \operatorname{sign} \left(\frac{\omega N\Delta}{\pi} - n \right) \right] = \\ & = e^{i \frac{\pi}{N\Delta} n(t - t_r)} \left\{ \left(1 - n - i \frac{g_{1r1}}{2} \right) 1 \left[\left(\frac{\omega N\Delta}{\pi} - (n-1) \right) \left(n - \frac{\omega N\Delta}{\pi} \right) \right] + \right. \\ & \left. + \left(1 + n + i \frac{g_{1r1}}{2} \right) 1 \left[\left(\frac{\omega N\Delta}{\pi} - n \right) \left(n + 1 - \frac{\omega N\Delta}{\pi} \right) \right] \right\}, \end{aligned}$$

то при $n < \frac{\omega N\Delta}{\pi} < n+1$ множитель в соотношении (21) при функции $w_{0r}(t)$

есть

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

В связи с этим после усреднения соотношения (21) по времени на интервале $N2\Delta$ формула для дисперсии ошибки приобретает следующий вид:

$$\begin{aligned} \langle \varepsilon^2 \rangle &= 2 \int_0^\infty d\omega S_f(\omega) \left[1 - \sum_{n=0}^\infty 1 \left[\left(\frac{\omega N\Delta}{\pi} - n \right) \left(n + 1 - \frac{\omega N\Delta}{\pi} \right) \right] \times \right. \\ &\times \sum_{r=0}^{N-1} \langle w_{0r}(t) (P_r(t, n) + P_r^*(t, n)) \rangle + \\ &+ \left. \sum_{n=0}^\infty 1 \left[\left(\frac{\omega N\Delta}{\pi} - n \right) \left(n + 1 - \frac{\omega N\Delta}{\pi} \right) \right] \sum_{r=0}^{N-1} \sum_{p=0}^{N-1} \langle w_{0r}(t) w_{0p}(t) P_{rp}(t, n) \rangle \right], \quad (22) \end{aligned}$$

где

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

$$a(r) = \cos \frac{\pi}{2N\Delta} (t - t_r) + g_{1r1} \sin \frac{\pi}{2N\Delta} (t - t_r),$$

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

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

$$\langle \varepsilon^2 \rangle = 2 \int_{\frac{\pi}{\Delta}}^{\infty} d\omega S_f(\omega) + 2 \sum_{n=N}^{\infty} \int_{\frac{n\pi}{N\Delta}}^{\frac{(n+1)\pi}{N\Delta}} d\omega S_f(\omega) \sum_{r=0}^{N-1} \sum_{p=0}^{N-1} \langle w_{0r}(t) w_{0p}(t) P_{rp}(t, n) \rangle. \quad (23)$$

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

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

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

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

Рассмотрим случай, когда величина N нечетна. Если воспользоваться равенством

$$\frac{\sin^3 \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_r - n3N\Delta)}{\left(\frac{\pi}{2N\Delta}\right)^3 (t - t_r - n3N\Delta)^{3-m}} = (-i)^m \frac{N3\Delta}{2\pi} \int_{-\pi/N\Delta}^{\pi/N\Delta} d\lambda e^{-i\lambda(t - t_r - n3N\Delta)} \psi^{(m)}(\lambda), \quad (25)$$

где

$$\begin{aligned} \psi^{(0)}(\lambda) = & \frac{1}{2} \left(\frac{3N\Delta}{2\pi} \right)^2 \left(\frac{\pi}{N\Delta} + \lambda \right)^2 1 \left[\left(\lambda + \frac{\pi}{N\Delta} \right) \left(-\frac{\pi}{3N\Delta} - \lambda \right) \right] + \\ & + \left[1 - \frac{1}{2} \left(\frac{3N\Delta}{2\pi} \right)^2 \left(\frac{\pi}{3N\Delta} + \lambda \right)^2 - \frac{1}{2} \left(\frac{3N\Delta}{2\pi} \right)^2 \left(\frac{\pi}{3N\Delta} - \lambda \right)^2 \right] 1 \left[\left(\lambda + \frac{\pi}{3N\Delta} \right) \left(\frac{\pi}{3N\Delta} - \lambda \right) \right] + \\ & + \frac{1}{2} \left(\frac{3N\Delta}{2\pi} \right)^2 \left(\frac{\pi}{N\Delta} - \lambda \right)^2 1 \left[\left(\lambda - \frac{\pi}{3N\Delta} \right) \left(\frac{\pi}{N\Delta} - \lambda \right) \right], \end{aligned} \quad (26)$$

а также разложением $\sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta\left(-\omega + \lambda + \frac{2\pi}{3N\Delta} n\right) = \frac{3N\Delta}{2\pi} \sum_{n=-\infty}^{\infty} e^{i(-\omega + \lambda)n/3N\Delta}$, то соотношение (24) принимает следующий вид:

$$\begin{aligned} \varepsilon^2(t) = & \int_{|\omega| > \pi/\Delta} d\omega S_f(\omega) \left| 1 - \sum_{r=0}^{N-1} w_{0r}(t) \sum_{n=-\infty}^{\infty} 1 \left[1 - \left| \frac{\omega N\Delta}{\pi} - n \right| \right] e^{i\frac{2\pi}{3N\Delta}n(t-t_r)} \times \right. \\ & \times \left. \left[\psi^{(0)}\left(\omega - \frac{2\pi}{3N\Delta}n\right) - i\frac{\pi}{3N\Delta}g_{2r1}\psi^{(1)}\left(\omega - \frac{2\pi}{3N\Delta}n\right) - \left(\frac{\pi}{3N\Delta}\right)^2 g_{2r2}\psi^{(2)}\left(\omega - \frac{2\pi}{3N\Delta}n\right) - \right. \right. \\ & \left. \left. - i\omega \left(-i\psi^{(1)}\left(\omega - \frac{2\pi}{3N\Delta}n\right) - \frac{\pi}{3N\Delta}g_{2r1}\psi^{(2)}\left(\omega - \frac{2\pi}{3N\Delta}n\right) \right) + \frac{\omega^2}{2}\psi^{(2)}\left(\omega - \frac{2\pi}{3N\Delta}n\right) \right] \right|^2, \end{aligned} \quad (27)$$

где $w_{0r}(t) = \prod_{k=0}^{N-1} \frac{\sin^3 \frac{\pi}{3N\Delta} (t - t_k)}{\sin^3 \frac{\pi}{3N\Delta} (t_r - t_k)}$.

Преобразуя формулу (27), получим

$$\begin{aligned} \varepsilon^2(t) = & \int_{-\infty}^{\infty} d\omega S_f(\omega) \left| 1 - \sum_{r=0}^{N-1} w_{0r}(t) \sum_{n=-\infty}^{\infty} P_r(t, n) \times \right. \\ & \times \left. \left[\left(\omega - \frac{2\pi}{3N\Delta}n + \frac{\pi}{3N\Delta} \right) \left(\frac{2\pi}{3N\Delta}n + \frac{\pi}{3N\Delta} - \omega \right) \right] \right|^2, \end{aligned} \quad (28)$$

где

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

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

$$\langle \varepsilon^2 \rangle = 2 \int_{\frac{\pi}{\Delta}}^{\infty} d\omega S_f(\omega) + 2 \sum_{n=\frac{3N+1}{2}}^{\infty} \int_{n\frac{2\pi}{3N\Delta} - \frac{\pi}{3N\Delta}}^{n\frac{\pi}{3N\Delta} + \frac{\pi}{3N\Delta}} d\omega S_f(\omega) \sum_{r=0}^{N-1} \sum_{p=0}^{N-1} \langle w_{0r}(t) w_{0p}(t) P_r(t, n) \rangle, \quad (30)$$

где

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

Соотношение (30) определяет дисперсию ошибки реконструкции сигнала на частотах $|\omega| > \pi/\Delta$.

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 $|\omega| > \pi/\Delta$.

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.