Муромский институт (филиал) Владимирского государственного университета имени Александра Григорьевича и Николая Григорьевича Столетовых 602264, г. Муром, Владимирской обл., ул. Орловская, 23 e-mail: alexander.prosk.murom@gmail.com

Методы определения частоты дискретизации временных рядов стоимостных показателей в финансовых системах автоматизированного мониторинга

В работе приведены исследования и разработка методов оценивания периода временного ряда дискретного представления непрерывных функций – непрерывных сигналов в финансовых системах мониторинга. Исследован метод определения верхней частоты спектральной функции непрерывного процесса, аппроксимированного многочленом Лагранжа с последующим преобразованием Фурье. Также исследован и разработан метод определения верхней частоты спектра табличной функции отсчетов временного ряда с последующим вычислением ДПФ на конечном интервале.

Ключевые слова: период временного ряда, частота дискретизации, дискретное преобразование Фурье, аппроксимация.

При создании телекоммуникационных систем автоматизированного мониторинга возникает задача формирования временных рядов отображения непрерывной функции, в частности, рядов изменения параметров стоимостных показателей в финансовых системах. Поэтому решается задача определения максимального периода отсчетов временного ряда. На рис. 1 представлена экспериментальная функция изменений параметров стоимостного показателя.

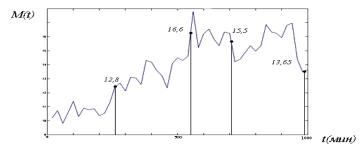


Рис. 1. График функции изменений параметров стоимостных показателей

Для определения максимального периода дискретизации непрерывной функции M(t) в виде временного ряда, достаточно получить значение верхней частоты спектра s(t) процесса M(t). Для получения математической модели функции M(t) обратимся к аппроксимирующему интерполяционному полиному Лагранжа [1, с.28]. В этом случае аппроксимация полиномом четвертого порядка (n=4), в соответствии с узлами интерполяции на рис. 1, позволяет получить погрешность MAPE менее 5% ($|\overline{\delta}| < 5\%$). Аппроксимация функции получает вид:

$$M(t) = 5.1 + 0.059 \ t - 1.577 \cdot 10^{-4} t^2 + 2.131 \cdot 10^{-7} t^3 - 1.054 \cdot 10^{-10} t^4$$
 (1)

График модели (1) представлен на рис. 2a, функция спектральной плотности представлена на рис. 2б.

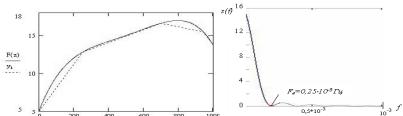


Рис. 2. График аппроксимирующей функции процесса M(t) и функции спектральной плотности.

Значение частоты FB, при которой основной лепесток спектральной функции принимает значение равное нулю (S(f)=0 при F_B =0,25·10-3), можно принять как верхнюю частоту спектра непрерывного процесса M(t). В этом случае максимальный период дискретизации, в соответ-

Секция 8. Модели и структуры автоматизированных вычислительных и теле-коммуникационных систем

ствием с теоремой Котельникова, определяется по формуле
$$T_{\partial uc\kappa p} \leq \frac{1}{2\cdot 0.25\cdot 10^{-3}} = 2000 ce\kappa = 33,3 мин \,.$$

Таким образом, непрерывная функция M(t), представленная отсчетами с $T_{\partial uc\kappa p} \le 33,3$ мин, может быть восстановлена без потерь информации по формуле [2, c.62]:

$$M(t) = \sum_{k=0}^{N-1} M_i(k) \varphi_k(t), \quad \varphi_k(t) = \frac{\sin 2\pi F_g(t-k)}{2\pi F_g(t-k)}.$$
 (2)

Часто экспериментально получают функцию изменений параметров стоимостных показателей в виде временного ряда

$$M(k) = \sum_{k=0}^{N-1} M(k \cdot t_{omcu}),$$
 (3)

где t_{omcu} — период дискретизации в экспериментальном временном ряде.

Значение $t_{omc\cdot u}$ в экспериментальном временном ряде принимается в соответствии с ограничениями $t_{omc\cdot u} << T_{mexhnpou}$ и $t_{omc\cdot u} \in \{1 \div 15\}$ сек, где $T_{mexhnpou}$ — время реализации технологического процесса. Пример табличной функции отсчетов экспериментального временного ряда с периодом $t_{omc\cdot u}$ =12сек. приведен в сокращенном виде в таблице.

Таблица – Таблица отсчетов стоимостных показателей

i, № отсч.	1	2	3	•••	601	602	•••	1197	1198	1199	1200
x _i (t _i), сек	12	24	36		7212	7224		14364	14376	13988	14400
$y_i[M(t_i)]$	5,1	5,25	5,38		15,94	15,97		5,04	5,05	5,04	5,05

Определение минимальной частоты сбора данных об уровнях стоимостных показателей осуществляется путем определения верхней частоты спектра дискретной функции $M(i \cdot t_{omcu})$ по ее спектральной функции представленной в виде отсчетов коэффициентов ДПФ, вычисленных методом дискретного преобразования Фурье (ДПФ).

Вычисления коэффициентов ДПФ последовательности конечной длины из N отсчетов стоимостных показателей и, соответственно, вычисление значений функции спектральной плотности процесса осуществляется по выражению [3, 4]:

$$S(jl2\pi f_1) = \frac{1}{N} \sum_{l=0}^{l=\frac{N}{2}} \sum_{k=0}^{N-1} M(k) e^{-j \cdot \frac{2\pi}{N} \cdot l \cdot k}, \qquad (4)$$

По результатам исследований представлены два метода оценивания максимального периода временного ряда, отображающего функцию M(t) в дискретном времени.

Литература

- 1. Калиткин, Н.Н. Численные методы. -M.: Hayкa, 1978. 512 c.
- 2. Гоноровский, И.С. Радиотехнические цепи и сигналы: учебник для высших учебных заведений / И.С. Гоноровский. М.: «Радио и связь», 1986. 512 с.
- 3. Рабинер, Л. Теория и применение цифровой обработки сигналов/Л. Рабинер, Б. Гоулд. М.:«МИР», 1978. 848c.
- 4. A. Proskuryakov. Intelligent system for time series forecasting. XII International Symposium «Intelligent Systems 2016». Procedia Computer Science. ISSN 1877-0509