УДК 621.396

В.Г. Андреев

МЕТОД ПОСТРОЕНИЯ МОДЕЛЕЙ СИГНАЛОВ С ЗАДАННЫМИ АМПЛИТУДНО-ФАЗОВЫМИ ПОРТРЕТАМИ

Предложен метод формирования модельных временных последовательностей, имитирующих сигналы при заданных амплитудных и фазовых портретах их спектра. Метод состоит в синтезе модельных временных рядов, сохраняющих на заданных частотах фазовые и амплитудные свойства исходных последовательностей. Выигрыш состоит в сокращении 1,5...2 раза длины модельной выборки при сохранении адекватности амплитудно-фазового описания. Выигрыш достигается за счет учета значимости отдельных спектральных компонент модельных последовательностей при их синтезе.

Ключевые слова: модель, спектр Фурье, моделирование временных рядов, амплитудно-фазовые соотношения, значимость спектральных компонент.

Введение. Непосредственное использование записей экспериментальных данных не всегда удобно на практике. Обычно стремятся построить компактное математическое описание временных рядов с целью синтеза моделей сигналов [1]. В ряде практических приложений большое распространение получили спектральные модели [1]. Однако в теории и технике моделирования основное внимание уделяется статистическому описанию в виде спектральной плотности мощности (СПМ) [1], а фазовые портреты часто игнорируются. Вместе с тем, в ряде практических приложений, например, в задачах селекции однофазных замыканий на землю в высоковольтных кабельных сетях существует необходимость учёта не только амплитудных, но и фазовых соотношений процессов развития замыканий. Причём наибольшее значение имеют амплитудно-фазовые соотношения на частотах, кратных первой гармонике с частотой 50 Гц [2]. Поэтому построение моделей, учитывающих амплитудно-фазовые спектры с выделением приоритетных частот, является практически востребованной задачей.

Цель работы – синтез и анализ метода построения моделей сигналов для описания амплитудных и фазовых портретов их спектра Фурье с учётом априорно заданных приоритетных частот.

Постановка задачи. Широко известны [1] методы математического описания, основанные на корреляционных свойствах экспериментального процесса или на его СПМ. Вместе с тем,

имеется возможность использования комплексного спектра с экспериментальной временной последовательности $\mathbf{x}=||x_k||$, k=0, ..., (n-1) в качестве основы для построения его модели $\mathbf{y}=||y_k||$, k=0, ..., (m-1) с близкими комплексными частотными характеристиками **s**. Естественно, что требование к компактности модели предполагает m < n.

В качестве критерия адекватности моделирования удобно использовать величину Е нормированного квадрата длины *L*-мерного вектора є невязки:

$$E = \varepsilon^{H} \varepsilon / L \rightarrow \min, \qquad (1)$$

где H – знак транспонирования и комплексного сопряжения, **ε=с-s**. Критерий (1) можно представать в следующем виде:

$$E = (\mathbf{c} - \mathbf{s})^{H} (\mathbf{c} - \mathbf{s}) / L \rightarrow \min.$$
 (2)

Вектор у модели связан с ее комплексным частотным спектром s матрицей F комплексных векторов преобразования Фурье:

$$=\mathbf{F}\mathbf{y},\tag{3}$$

где **у** – *т*-мерный вектор-столбец комплексных отсчетов y_k последовательности-модели, а компоненты $F_{k,l}$ матрицы **F** рассчитываются из соотношений [1]:

$$F_{k,l} = \exp(-i2\pi kl/L), k=0, ..., (m-1); l=0, ..., (L-1),$$

где i – мнимая единица, *L* – число дискретных частотных отсчетов.

Аналогично из исходного временного ряда **х** можно получить и вектор **с** желаемых решений:

вания на примере описания экспериментальной последовательности $\mathbf{x}=||x_k||, k=0, ..., (n-1)$ дискретных отсчетов мгновенных значений напряжения в высоковольтной кабельной сети при однофазном замыкании на землю [2]. Экспериментальный ряд представляет собой дискретные отсчёты напряжения $3U_0$ [2], зафиксированные с частотой дискретизации 500 Гц. Запись производилась во время перемежающегося замыкания на землю в высоковольтной кабельной сети.

Отметим, что при диагностике состояния высоковольтных линий важны не только амплитудные, но и фазовые соотношения [2, 4]. При этом наибольшую значимость имеют амплитудно-фазовые соотношения гармоник напряжения, кратных частоте 50 Гц [5]. Поэтому коэффициенты w_l значимости весового вектора **w** выбраны равными единице на тех спектральных отсчетах, которые соответствуют частотам гармоник [4] 50, 100, 150, 250 Гц, а на остальных частотах $w_l=0,1$.

На рисунке 1 показаны нормированные к своему максимальному значению A_{\max} амплитудные спектры A(f), а на рисунке 2 – фазовые спектры $\varphi(f)$ анализируемых временных рядов **x**, \mathbf{y}_{w} , \mathbf{y}_{cut} .



На рисунке 1 спектральные характеристики исходной последовательности **x** изображены сплошной тонкой линией 1, последовательности \mathbf{y}_w , синтезированной по предлагаемой методике, – сплошной жирной линией 2, а усеченной последовательности \mathbf{y}_{cut} – пунктирной линией 3. При построении зависимостей были приняты n=50, m=10, L=50.

Из рисунка 1 видно подобие амплитудных спектров усеченной \mathbf{y}_{cut} и предлагаемой \mathbf{y}_w последовательностей, но их фазовые характеристики имеют существенное различие. Так, на рисунке 2 спектральный фазовый отсчет $\varphi(f)$, соответствующий частоте f=250 Гц пятой гармоники, усеченной последовательности \mathbf{y}_{cut}

(пунктирная линия 3), не отражает адекватно фазу исходной последовательности (сплошная тонкая линия 1), а значения фаз на частотах гармоник, кратных 50 Гц, для исходной и предлагаемой последовательностей \mathbf{y}_w (сплошная жирная линия 2) фактически совпадают.



Анализ эффективности. Для объективной оценки эффективности описания исходной последовательности **х** проанализируем квадраты нормированных длин $E_w = |\varepsilon_w|^2 / L$, $E_{cul} = |\varepsilon_{cul}|^2 / L$ векторов

 $\epsilon_{w} = \text{diag}(\mathbf{w})(\mathbf{c} - \mathbf{F}\mathbf{y}_{w}), \ \epsilon_{cut} = \text{diag}(\mathbf{w})(\mathbf{c} - \mathbf{F}\mathbf{y}_{cut})$

взвешенных невязок для предлагаемой \mathbf{y}_w и усеченной \mathbf{y}_{cut} последовательностей (соответственно). В приведенном выше примере выигрыш $\mu = E_w/E_{cut}$ в отношении величин квадратов нормированных длин векторов невязок составляет величину $\mu \approx 2,9$ раза при $E_w \approx 69,9$ и $E_{cut} \approx 207,1$.

Тенденция сохранения выигрышей μ >1 сохраняется при наращивании длин *m* модельной и усечённой выборок и достигает 8,62 раз при *m*=44. На рисунке 3 для приведенного выше примера сплошной жирной линией 2 показана зависимость $\mu(m)$, а ее тренд (общая тенденция) иллюстрируется пунктирной линией 3.



Анализ рисунка 3 показывает, что эффективность предлагаемой методики существенно