

Слагаемые под знаком корня в выражении (1) имеют смысл энергетических КПД по отдельным видам мощности. Энергетический КПД по активной мощности определяется по [3] как произведение обычного КПД на коэффициент.

Энергетические КПД для активной η_{ae} , реактивной η_{pe} и мощности искажения η_{ue} определяются как:

$$\eta_{ae} = \frac{P_{мех.a}}{S_{номр}} = \eta_a \cdot \kappa_{ма}; \quad (2)$$

$$\eta_{pe} = \frac{P_{мех.p}}{S_{номр}} = \eta_p \cdot \kappa_{мп}; \quad (3)$$

$$\eta_{ue} = \frac{P_{мех.u}}{S_{номр}} = \eta_u \cdot \kappa_{ми}, \quad (4)$$

где η_a , η_p , η_u , $\kappa_{ма}$, $\kappa_{мп}$, $\kappa_{ми}$ – коэффициенты полезного действия и мощности, соответствующие мощности активной, реактивной и искажения,

$$\eta_e = \left[\eta_a^2 \cdot \kappa_{ма}^2 + \eta_p^2 \cdot \kappa_{мп}^2 + \eta_u^2 \cdot \kappa_{ми}^2 \right]^{1/2}. \quad (5)$$

Предложенный обобщенный коэффициент полезного действия является комплексной характеристикой и позволяет оценить энергетику электродвигателя колебательного движения при любом характере и величине нагрузки и любом способе возбуждения колебательного движения.

В качестве теоретической идеи решения проблемы следует принять, на наш взгляд, единообразный подход к построению системы оценок как электрической, так и механической мощностей, а также обобщения энергетических показателей.

Литература

1. Резниченко В.Ю. Энергетика переходных процессов асинхронных короткозамкнутых двигателей // Автореф. дис.... канд. техн. наук. – М.: МЭИ, 1973.
2. Иванов М.И. Процессы энергообмена в динамических режимах работы асинхронных машин // Автореф. дис.... канд. техн. наук. – М.: МЭИ, 1981.
3. Копылов И.П., Амбарцумова Т.Т. Расчет энергетических показателей АД при автоматизированном проектировании // Электротехника. – 1983. – N 7. – С.32 – 34
4. Ткалич С.А. Разработка колебательного электропривода с повышенными энергетическими показателями // Автореф. дис.... канд. техн. наук. – Томск: ТПИ, 1988.
5. Тодоров В.В. Энергетические характеристики АД колебательного движения в составе электрогидропривода // Автореф. дис.... канд. техн. наук. – Минск: БПИ, 1990.
6. Луковников В.И., Серeda В.П. Динамические режимы работы асинхронного электропривода. – М.: Изд. ВЗПИ, 1990. – 210 с.

РАЗВИТИЕ МНОГОМЕРНОГО ОПЕРАТОРНОГО МЕТОДА ДЛЯ АНАЛИЗА СИСТЕМ С ОБРАТНЫМИ СВЯЗЯМИ

Д. Н. Комяков, А. В. Козлов

Гомельский государственный технический университет
им. П. О. Сухого, Республика Беларусь

В работе [1] интуитивно было высказано предположение, что "...рассматривать многомерную передаточную функцию для соединений с обратными связями имеет смысл только для пассивных четырехполюсников, поскольку в случае активных четырехполюсников число независимых переменных увеличивается бесконечно".

Детальное изучение этой задачи показало, что высказанное предположение неверно. Действительно, рассматривая одиночный модулирующе-демодулирующий четырехполосник с единичной отрицательной обратной связью (рис. 1 а), можно в одномерной временной области записать выражение для выходного сигнала в виде

$$X_{\text{вых}}(t) = [X_{\text{вх}}(t) - X_{\text{вых}}(t)] \cdot f(t) = X_{\text{вх}}(t) \cdot \frac{f(t)}{1 + f(t)} = X_{\text{вх}}(t) \cdot \varphi(t).$$

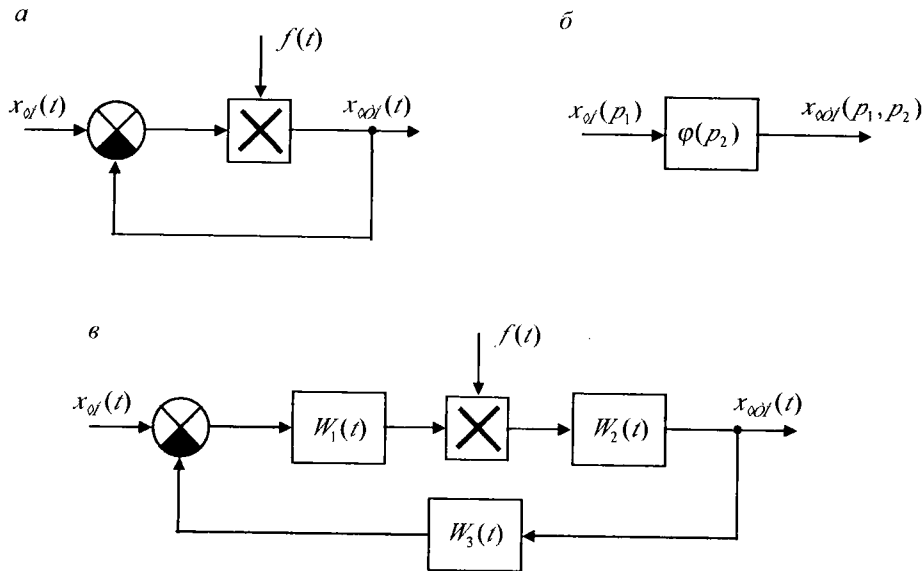


Рис. 1. Разновидности структурных схем активных четырехполосников с обратными связями: в мгновенных значениях (а, в), в операторном виде (б).

Отсюда видно, что введение обратной связи просто преобразует исходный блок перемножения в новый блок перемножения без обратной связи, но с другой опорной временной функцией $\varphi(t) = \frac{f(t)}{1 + f(t)}$. Значит при переходе в многомерную временную область здесь будет две, а не бесконечное число различных независимых временных переменных как предполагалось в [1].

$$X_{\text{вых}}(t_1, t_2) = X_{\text{вх}}(t_1) \cdot \varphi(t_2).$$

Результат для двухмерной операторной области можно получить из следующего соотношения:

$$X_{\text{вых}}(p_1, p_2) = X_{\text{вх}}(p_1) \cdot L \left\{ \frac{f(t_2)}{1 + f(t_2)} \right\} = X_{\text{вх}}(p_1) \cdot \varphi(p_2), \quad (1)$$

где $L \left\{ \frac{f(t_2)}{1 + f(t_2)} \right\}$ – операторное изображение функции $\frac{f(t_2)}{1 + f(t_2)}$, равное $\varphi(p_2)$.

Выражение (1) соответствует структурной схеме на рис. 1 б, где активный (перемножающий временные функции) четырехполосник заменен на пассивный с передаточной функцией $\varphi(p_2)$.

Выражение (1) можно использовать и для других схем активных многомерных типовых звеньев, определяя соответствующим образом аналитическое выражение временной функции $\varphi(t)$.

Так, например, для схемы, представленной на рис. 1 в,

$$\varphi(t) = \frac{W_1(t) \cdot f(t) \cdot W_2(t)}{1 + W_3(t) \cdot W_1(t) \cdot f(t) \cdot W_2(t)}. \quad (2)$$

Определение функции $\varphi(t)$ представляет определенные трудности, так как в общем случае приходится решать получаемое из (2) дифференциальное уравнение с переменными параметрами

$$[\varphi(t)W_3(t) \cdot W_1(t) \cdot f(t) \cdot W_2(t)] \cdot \varphi(t) + \varphi(t) = W_1(t) \cdot f(t) \cdot W_2(t),$$

порядок которого определяется порядками временных операторных функций $W_1(t), W_2(t), W_3(t)$.

Пусть в рассматриваемой схеме $X_{ax}(t) = t$, $f(t) = 1(t)$, $W_1(t) = \frac{K_1}{1 + T_1 \cdot D}$,

$W_2(t) = \frac{1}{T_2 \cdot D}$, $W_3(t) = K_2$, где K_1, K_2 – коэффициенты передачи; T_1, T_2 – постоянные

времени; $D = \frac{d}{dt}$ – временной оператор.

Прямой подстановкой в (2) найдем

$$\varphi(t) = \frac{K_1 \cdot 1(t)}{(1 + T_1 \cdot D) \cdot T_2 \cdot D + K_2 K_1 \cdot 1(t)},$$

откуда получим дифференциальное уравнение

$$T_1 \cdot T_2 \cdot \frac{d^2 \varphi}{dt^2} + T_2 \cdot \frac{d\varphi}{dt} + K_1 \cdot K_2 \cdot 1(t) \cdot \varphi = K_1 \cdot 1(t).$$

В случае $T_1 = 0.25c, T_2 = 1c, K_1 = K_2 = 1$ решение этого уравнения при нулевых начальных условиях будет иметь вид

$$\varphi(t) = \frac{2 + \sqrt{3}}{2 \cdot \sqrt{3}} \cdot e^{(-2 + \sqrt{3})t} + \frac{\sqrt{3} - 2}{2 \cdot \sqrt{3}} \cdot e^{-(2 + \sqrt{3})t} + 1,$$

что дает изображение

$$\varphi(p_2) = \frac{2 + \sqrt{3}}{2 \cdot \sqrt{3}} \cdot \frac{1}{p_2 - (\sqrt{3} - 2)} + \frac{\sqrt{3} - 2}{2 \cdot \sqrt{3}} \cdot \frac{1}{p_2 + (\sqrt{3} + 2)} + \frac{1}{p_2}.$$

Литература

1. Луковников В.И. Многомерный операторный метод анализа систем с модуляцией // Вестник КГТУ, посвящ. 65-летию проф. Соустина Б.П. – Красноярск: КГТУ, 1998. – С.102 – 110.