Динамика электропривода с векторным адаптивным управлением

Опейко О. Ф. БНТУ Минск, Беларусь e-mail: oopeiko@bntu.by

Аннотация — В данной работе представлены результаты синтеза адаптивного регулятора для системы векторного управления асинхронным короткозамкнутым электродвигателем, а так же результаты анализа синтезированной системы методом имитационного моделирования.

Ключевые слова: адаптивный регулятор; векторное управление; асинхронный электродвигатель

I. Введение

Метод векторного управления асинхронным электродвигателем [1,2] заключается в формировании канала управления потокосцеплением ротора и канала электромагнитным моментом, позволяет получить высокие показатели качества динамики. Синтез системы управления выполняется во вращающейся системе координат, связанной с потокосцеплением Однако ротора. потокосцепления ротора недоступен для непосредственного измерения датчиками. Точность оценивания вектора потокосцепления зависит от параметров асинхронной машины, которые изменяются в широких пределах в процессе функционирования [3]. Погрешность оценивания потокосцепления приводит к погрешностям координатных преобразований, что может значительно ухудшить динамику системы, и даже нарушить ее устойчивость. Поэтому преимущества векторного управления могут быть полностью реализованы лишь при условии робастности системы, то есть ее низкой чувствительности к параметрическим возмущениям. Задача синтеза робастной системы векторного управления остается актуальной, несмотря на большое количество опубликованных работ, в которых предложены различные способы повышения эффективности управления. Здесь можно выделить два направления. Это, во-первых, идентификация изменяющихся параметров в процессе функционирования и их использование в устройстве управления, во-вторых применение методов адаптивного управления [5]., в том числе основанного на методах искусственного

Цель данной работы заключается в синтезе адаптивного регулятора каналов потокосцепления и момента при наличии в системе датчика скорости ротора электродвигателя.

II. Постановка задачи

Рассматривается структура системы векторного управления АД с обратной связью по скорости и ПИД-регуляторами потокосцепления и скорости. На входе системы действуют ступенчатый сигнал задания потокосцепления и плавно изменяющиеся сигнал задания скорости. Объект управления описывается управнениями

$$\dot{x}_d = A_d x_d + A_{dq}(\omega) x_q + B_d u_d. \tag{1}$$

$$\dot{x}_{q} = A_{qd}(\omega)x_{d} + A_{q}x_{q} + B_{q}u_{q}. \tag{2}$$

$$\dot{\omega} = \left(M - M_{S}\right) / J \tag{3}$$

Здесь x_d , x_q - векторы переменных электромагнитного процесса в каналах потокосцепления и момента соответственно, u_d , u_q -

сигналы управления, A_d , A_{dq} , B_d , A_{qd} , A_q , B_q

матрицы, зависящие от параметров схемы замещения асинхронного электродвигателя. В уравнении (3) механического движения ω, M, J - скорость, электромагнитный момент и момент инерции электропривода, M_S - момент сил сопротивления.

Необходимо определить сигналы управления u_d, u_q пропорционально- интегродифферинцирующих (ПИД) регуляторов каналов потокосцепления и момента.

Передаточные функции ПИД-регуляторов потокосцепления и скорости имеют вид

$$W_{IIM,I}(p) = \frac{\overline{\alpha}_0 + \overline{\alpha}_1 p + \overline{\alpha}_2 p^2}{p(p+1)} . \tag{4}$$

Значения параметров регуляторов для каждого канала определяются отдельно.

Выражения расчетных параметров регулятора можно получить на основании желаемых распределений полюсов замкнутых контуров потокосцепления и скорости. Модель двигателя (1),(2),(3) линеаризуется в предположении постоянства скорости.

III. МЕТОД АДАПТАЦИИ

Ввиду неопределенности и изменений параметров объекта, целесообразна адаптация регулятора в направлении минимизации заданного критерия качества [7-9]. При этом расчетные значения параметров регулятора следует принять в качестве исходных для автоматической настройки.

Замкнутая система, содержащая объект управления и регулятор, если пренебречь малой некомпенсируемой

постоянной времени т, может быть описана уравнением

$$\bar{z} = A_C z + B y^*. \tag{5}$$

Здесь $z = \left(z_0, z_1, z_2\right)^T$ - переменные состояния системы, а именно — вектор z_0 интегралов ошибки по потокосцеплению и скорости, вектор ошибки по потокосцеплению и скорости z_1 , вектор производных

ошибки z_2 , y^* - входная величина, задающая значения потокосцепления и скорости.

Для замкнутой системы (5) функция Ляпунова может иметь вид:

$$V(x) = x^T P x + \alpha^T \Lambda \alpha.$$

Матрица Р удовлетворяет уравнению

$$A_C^T P + PA_C + Q = 0.$$

Здесь P,Λ,Q - симметричные положительные матрицы, причем $\Lambda=diag(\lambda_0,\lambda_1,\lambda_2)$ содержит постоянные множители, влияющие на интенсивность адаптации, $\alpha=(\overline{\alpha}_0,\overline{\alpha}_1,\overline{\alpha}_2)^T$. Матрица Q, а, значит и P определяют критерий качества замкнутой системы.

Обозначим
$$s = Px$$
, $s = (s_0 s_1, s_2)^T$.

Производная по времени от функции Ляпунова принимает вид

$$\dot{\mathbf{V}}(x) = \dot{x}^T \mathbf{s} + \dot{x}^T \dot{\mathbf{s}} + \dot{\alpha}^T \Lambda \alpha + \alpha^T \Lambda \dot{\alpha} \le 0. \tag{6}$$

Отрицательность этой величины достаточна для устойчивости системы. После преобразований с учетом системы (5) и принимая во внимание, что

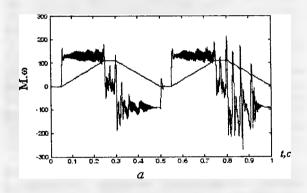
$$x^T s + x^T s \le 0,$$

получаются уравнения для настройки параметров α регулятора каждого канала, обеспечивающие асимптотическую устойчивость системы

$$\lambda_i \dot{\alpha}_i = x_i \mathbf{s}_i \,, \qquad (i = 0, 1, 2) \,. \tag{7}$$

IV. РЕЗУЛЬТАТЫ МОДЕЛИРОВАНИЯ

Система синтезирована для управления скоростью асинхронного электродвигателя с номинальными данными: 11 кВт, 380 В, 1450 об/мин.



Анализ динамических свойств системы выполнен методом имитационного компьютерного моделирования. Результаты моделирования процесса пуска и торможения (изменение скорости и момента электродвитателя) представлены на рисунках 1,2. Для системы с неадаптивным ПИД регулятором — на рисунке 1. На рисунке 2 показан процесс в системе при наличии адаптации.

V. выводы

Если в электроприводе имеется возможность использования датчика скорости, возможно управление по выходу с ПИД регулятором.

Адантация путем настройки параметров ПИД регулятора позволяет улучшить качество динамики при изменениях параметров системы векторного управления электроприводом.

- [1] Фираго Б. И. Теория электропривода: Учеб. пособие / Б. И Фираго., Л Б. Павлячик. Мн.: Техноперспектива, 2004. 527 с.
- [2] Фираго Б. И. Регулируемые электроприводы переменного тока/ Б. И Фираго., Л. Б. Павлячик Мн.: Техноперспектива.2006. 363 с.
- [3] Фираго Б.И., Опейко О.Ф. Синтез системы скалярного управления асинхронным электроприводом./ Энергетика. Изв. высш. учебных заведений и энергетических объединений СНГ, №5 (сент.-октябрь), 2007. с. 26-36.
- [4] Фрадков А.Л. Адаптивное управление в сложных системах M_{\odot} 1990.-296 с.

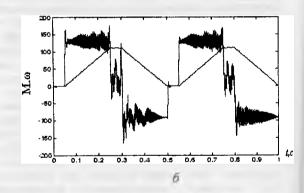


Рис. 1. Процессы в системе с неадаптивным (а) и адаптивным (б) управлением.