ПРАКТИЧЕСКОЕ РУКОВОДСТВО ПО НАСТРОЙКЕ ПАРАМЕТРОВ ПИД-РЕГУЛЯТОРА ДЛЯ КОНТРОЛЛЕРА «АГАВА 6432»

Введение

В контроллере «АГАВА 6432» программно реализована следующая формула плавного регулирования:

$$\Delta T_{n} = \frac{Kp \cdot Tmeo}{\Delta T} \cdot \left[\left(1 + \frac{\Delta T}{Ti} + \frac{Td}{\Delta T} \right) \cdot E_{n} - \left(1 + 2\frac{Td}{\Delta T} \right) \cdot E_{n-1} + \frac{Td}{\Delta T} \cdot E_{n-2} \right]$$
(1)

где

n – номер такта регулирования

 ΔT_n – длительность выходного импульса на n-такте

 ΔT – интервал дискретности (период регулирования)

Кр – коэффициент пропорциональности

Ti – постоянная времени интегрирования

Td – постоянная времени дифференцирования

Ттео – время хода исполнительного механизма

En – ошибка на n-такте

Сигнал широтно-импульсной модуляции (ШИМ), вырабатываемый ПИД-регулятором, определяется тремя компонентами:

Kp*Tmeo/∆T	пропорциональная компонента	<u>Настройка</u> (1 этап)
Ti	постоянная времени интегрирования	Настройка (3 этап)
Td	постоянная времени дифференцирования	<u>Настройка</u> (2 этап)

В основе данной методики лежит анализ переходной характеристики (Рис 1).

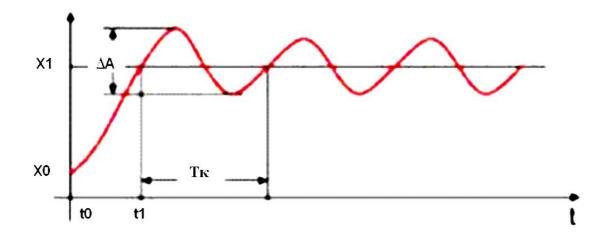


Рис. 1

ВНИМАНИЕ!!!

Настройку параметров регулирования следует производить после наладки режимов горения и соотношения топливо/воздух. Указанные операции осуществляют при отключенных регуляторах.

Этап 1. Настройка пропорциональной компоненты ПИД-регулятора

Перед настройкой пропорциональной компоненты регулятора интегральная и дифференциальная компоненты отключаются, либо значение Ti устанавливается максимально возможным, а значение Td - минимально возможным.

Устанавливают первоначальное значение пропорциональной компоненты **Кр*Ттео**/∆**T**, руководствуясь «Рекомендациями по настройке ПИД-регуляторов в контроллере «АГАВА 6432» http://www.kb-agava.ru/documents.php/cfid-i171.php или используя заводские настройки контроллера.

- 1. Экспериментально снимается (если это допустимо по технологическим условиям) и регистрируется при помощи программы «AGAVA TUNE» характеристика переходного процесса.
- 2. Возможные варианты кривых переходной характеристики приведены на рис.2.

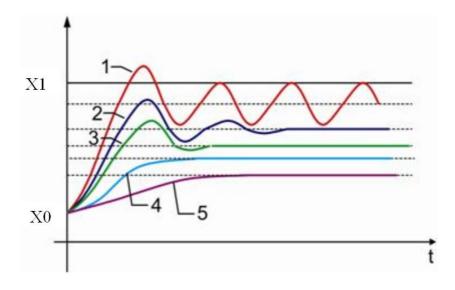


Рис. 2

Переходная характеристика 1

Значение коэффициента пропорциональности очень велико, переходная характеристика (а значит, и настройка регулятора) далека от оптимальной. Коэффициент пропорциональности следует уменьшить. При этом надо иметь в виду, что варьировать пропорциональную компоненту можно двумя переменными: в явном виде, изменяя \pmb{Kp} и подбирая период регулирования $\Delta \pmb{T}$. Исходное значение $\Delta \pmb{T}$ рассчитывают по формуле:

Переходная характеристика 2

Для этой кривой характерны затухающие колебания (3-5 периодов). Если в дальнейшем предполагается использовать и дифференциальную компоненту ПИД-регулятора, то выбранное значение коэффициента пропорциональности является оптимальным. Для этого случая настройка пропорциональной компоненты считается законченной.

Если дифференциальная компонента использоваться не будет, то рекомендуется еще уменьшить *Кр* так, чтобы получились переходные характеристики типа 3 или 4.

Переходная характеристика 3

В этой переходной характеристике имеет место небольшой выброс и быстро затухающие колебания (1-2 периода). Этот тип переходной характеристики обеспечивает хорошее быстродействие и быстрый выход на заданную температуру. В большинстве случаев его можно считать оптимальным, если в системе допускаются выбросы при переходе с одной уставки на другую или при резком изменении нагрузок, например, при изменении расхода пара.

Выбросы можно устранить дополнительным уменьшением Кр так, чтобы получилась переходная характеристика типа 4.

Переходная характеристика 4

Регулируемый параметр плавно подходит к установившемуся значению без выбросов и колебаний. Эта тип переходной характеристики также можно считать оптимальным, однако быстродействие регулятора несколько снижено.

Переходная характеристика 5

Сильно затянутый подход к установившемуся значению говорит о том, что коэффициент пропорциональности чрезмерно занижен. Динамическая и статическая точность регулирования здесь мала. Рекомендуется увеличить значение $\mathbf{\mathit{Kp}}$.

Следует обратить внимание на два обстоятельства. Во-первых, во всех рассмотренных выше случаях установившееся значение параметра в системе не совпадает со значением уставки. Чем меньше коэффициент пропорциональности, тем больше остаточное рассогласование.

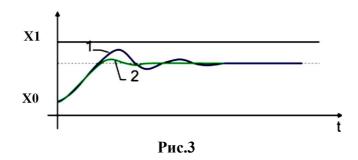
Во-вторых, чем меньше коэффициент пропорциональности, тем больше длительность переходных процессов.

Однако остаточное рассогласование, характерное для чисто пропорциональных регуляторов (П-регуляторов), минимизируется интегральной компонентой регулятора (ПИ-регулятор).

Выводы:

- 1. Во всех рассмотренных выше случаях установившееся значение параметра в системе не совпадает со значением уставки. Чем меньше коэффициент пропорциональности, тем больше остаточное рассогласование.
- 2. Чем меньше коэффициент пропорциональности, тем больше длительность переходных процессов.
- 3. Остаточное рассогласование, характерное для чисто пропорциональных регуляторов (*П*-регуляторов), минимизируется интегральной компонентой регулятора (ПИ-регулятор).

Этап 2. Настройка постоянной времени дифференцирования Та



- 1. Этот этап присутствует только в том случае, если применяется полнофункциональный ПИД-регулятор. Если дифференциальная компонента применяться не будет (используется ПИ-регулятор), то следует сразу перейти к этапу 3 (Настройка интегральной компоненты *Ti*).
- 2. Устанавливают первоначальное значение постоянной времени *Td.* При этом можно использовать «Рекомендации по настройке ПИД-регуляторов в контроллере «АГАВА 6432» http://www.kb-agava.ru/documents.php/cfid-i171.php или применить заводские настройки контроллера.
- 3. Предположим, что на этапе 1 установлен коэффициент пропорциональности, соответствующий переходной характеристике типа 1 показанной на рис.3, в которой присутствуют затухающие колебания. В этом случае следует выбрать такое значение постоянной времени дифференцирования, чтобы переходная характеристика имела вид кривой 2 на рис.3. В качестве первого приближения, постоянную времени дифференцирования можно рассчитать по формуле:

$$Td = 0.2 \text{ x Tk},$$

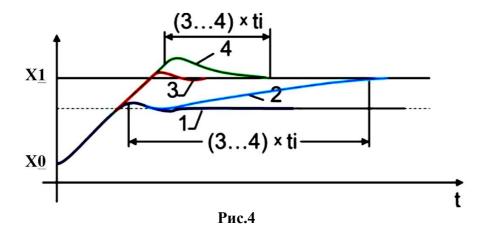
где **Тk** – период колебания (Рис.1).

Вывод:

Дифференциальная компонента устраняет затухающие колебания и делает переходную характеристику, похожей на тип 2 (см. рис.3). Это значит, что динамическая точность регулирования при наличии дифференциальной компоненты ($\Pi \mathcal{I}$ -регулятор) может быть выше, чем для Π -регулятора.

Этап 3. Настройка величины постоянной времени интегрирования Ті

После настройки пропорциональной и, при необходимости и дифференциальной компоненты, получается переходная характеристика 1, показанная на рис 4.



- 1. Начальное значение постоянной времени интегрирования следует установить, руководствуясь «Рекомендациями по настройке ПИД-регуляторов в контроллере «АГАВА 6432» http://www.kb-agava.ru/documents.php/cfid-i171.php или используя заводские настройки контроллера.
- 2. Возможные варианты кривых приведены на рис.4.

Переходная характеристика 2

Такая кривая получается при чрезмерно большой величине постоянной времени интегрирования. Выход на уставку оказывается затянутым и длится примерно (3...4) х Ti. В этом случае рекомендуется уменьшить значение постоянной времени интегрирования Ti.

Переходная характеристика 4

Получается при слишком малой величине постоянной времени интегрирования. Выход на уставку также длится (3...4) х Ti. Если постоянную времени интегрирования уменьшить еще, то в системе могут возникнуть колебания. Следует увеличить значение постоянной времени интегрирования Ti.

Переходная характеристика 3

Значение постоянной времени интегрирования Ti выбрано оптимально.

Вывод:

Интегральная компонента позволяет минимизировать остаточное рассогласование между установившимся в системе значением регулируемого параметра и уставкой.

При составлении данного «Практического руководства...» были использованы материалы НП Φ «КонтрAвт», г. Нижний Новгород, http://www.contravt.ru

.