## 2.3. Представление АРВ сильного действия с помощью интеграла Дюамеля

Снизить порядок системы уравнений и исключить уравнения с малыми постоянными времени позволяет представление элементов регулятора с помощью интеграла Дюамеля (интеграла свертки), когда сигнал на выходе линейных блоков регулятора определяется по входному сигналу с использованием переходных характеристик линейных элементов, составляющих регулятор. Входной сигнал регулятора представляется в виде дискретных значений постоянных на каждом шаге дискретизации и равных значению входной величины в начале шага, т.е. реализуется ступенчатая аппроксимация входного сигнала. Возможно использование различной аппроксимации входного сигнала.

В [6] получены различные формулы линейной и квадратичной аппроксимации для типовых звеньев регуляторов, проведена оценка влияния вида аппроксимации на точность расчета сигналов на выходе конкретных звеньев характерных для APB сильного действия (APB СД). Все расчетные формулы были получены для случая постоянного шага дискретизации процесса во времени. Представляется интересным создание на основе данной методики математической модели конкретного регулятора и проведения более широких исследований на примере расчетов для различных схем ЭЭС.

В [6,7] показано, что использование ступенчатой аппроксимации входного сигнала при расчете реакции дифференцирующих звеньев дает большую погрешность даже при малом шаге дискретизации, а линейная и квадратичная аппроксимации входных сигналах позволяют устранить этот недостаток. При этом квадратичную аппроксимацию целесообразно использовать при наличии в схеме регулятора звеньев 2го порядка, поэтому в данной работе будет использоваться линейная аппроксимация входного сигнала.

Зависимость выходного сигнала от входного для апериодического и дифференцирующего звеньев при использовании линейной аппроксимации имеет вид:

• для апериодического звена

$$\begin{array}{c|c} x & \hline k & y \\ \hline 1+pT & \end{array}$$

$$y(n\Delta t) = y((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T}} + k\left(x_n - x_{n-1}e^{\frac{-\Delta t}{T_v}}\right) - \frac{kT}{\Delta t}(x_n - x_{n-1})\left(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T}}\right);$$

• для апериодического звена

$$\begin{array}{c|c} x & kp & y \\ \hline 1+pT & \end{array}$$

$$y(n\Delta t) = y((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T}} + k\left(x_n - x_{n-1}e^{\frac{-\Delta t}{T_v}}\right) - \frac{k}{\Delta t}(x_n - x_{n-1})\left(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T}}\right).$$

3десь  $\Delta t - \dot{\iota}$  шаг дискретизации;  $y(n\Delta t) - \dot{\iota}$  выходной сигнал звена в момент времени  $n\Delta t$  ;  $x_n - \dot{\iota}$  входной сигнал звена в момент времени  $n\Delta t$  .

В данной работе будет рассмотрено два способа упрощения расчетов реакции динамических звеньев АРВ. Первый способ состоит в вычислении реакции нескольких последовательно соединенных звеньев как реакции одного звена. Второй способ состоит в преобразовании схемы АРВ к виду, когда все динамические звенья включены параллельно. Во втором случае аппроксимация входных сигналов АРВ выполняется однократно, что повышает точность вычислений. В ходе работы будет проведен сравнительный анализ двух способов упрощения структурной схемы и выявлен наиболее точный.

## 2.3.1 Модель регулятора при представлении структурной схемы APB сильного действия последовательным соединением звеньев

Как видно из структурной схемы APB сильного действия (рис. 2.5) регулятор содержит последовательно и параллельно соединенные динамические звенья первого порядка (апериодические и дифференцирующие звенья). Наиболее простым способом расчета реакции APB сильного действия при больших возмущениях будет последовательный расчет реакции каждого звена.

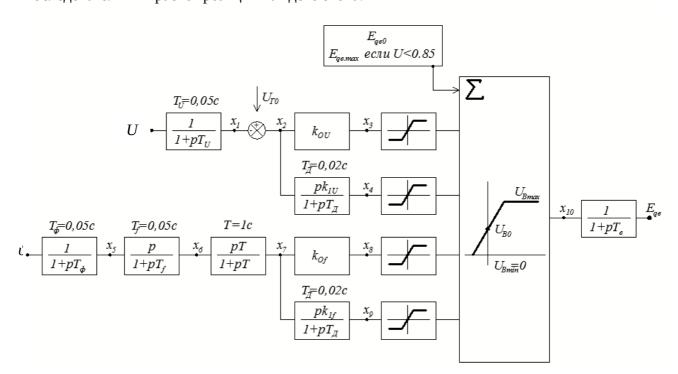


Рис. 2.5. Структурная схема АРВ СД.

Модель регулятора будет состоять из рекуррентных формул для каждого его звена в соответствии со структурной схемой [7]:

$$\begin{split} x_{1}(n\Delta t) &= x_{1}((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T_{v}}} + \left(U_{n} - U_{n-1}e^{\frac{-\Delta t}{T_{v}}}\right) - \frac{T_{U}}{\Delta t}(U_{n} - U_{n-1})\left(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{v}}}\right); \\ x_{2}(n\Delta t) &= U_{TO} - x_{1}(n\Delta t); \\ x_{3}(n\Delta t) &= k_{0U} \cdot x_{2}(n\Delta t); \end{split}$$

$$\begin{split} x_4(n\Delta t) &= x_4((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T_{\pi}}} + \frac{k_{1U}}{\Delta t}(x_2(n\Delta t) - x_2((n-1)\Delta t)) \left(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{\pi}}}\right); \\ x_5(n\Delta t) &= x_5((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}} + \left(\vartheta_n - \vartheta_{n-1}e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}}\right) - \frac{T_{\phi}}{\Delta t}(\vartheta_n - \vartheta_{n-1}) \left(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}}\right); \\ x_6(n\Delta t) &= x_6((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T_f}} + \frac{1}{\Delta t}(x_5(n\Delta t) - x_5((n-1)\Delta t)) \left(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_f}}\right); \\ x_7(n\Delta t) &= x_7((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T}} + \frac{T}{\Delta t}(x_6(n\Delta t) - x_6((n-1)\Delta t)) \left(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T}}\right); \\ x_8(n\Delta t) &= k_{0f} \cdot x_7(n\Delta t); \\ x_9(n\Delta t) &= x_9((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}} + \frac{k_{1f}}{\Delta t}(x_7(n\Delta t) - x_7((n-1)\Delta t)) \left(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}}\right); \\ x_{10}(n\Delta t) &= x_3(n\Delta t) + x_4(n\Delta t) + x_8(n\Delta t) + x_9(n\Delta t) + E_{qe0} + U_{P\Phi}; \\ E_{qe}(n\Delta t) &= E_{qe}((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}} + \left(x_{10}(n\Delta t) - x_{10}((n-1)\Delta t) \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}}\right) - \frac{T_{e}}{\Delta t}(x_{10}(n\Delta t) - x_{10}((n-1)\Delta t)) \left(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}}\right). \end{split}$$

Шаг дискретизации при определении выходного сигнала звеньев регулятора равен шагу интегрирования системы дифференциальных уравнений, описывающей переходный процесс в ЭЭС, при этом уравнение для АРВ не входит в систему уравнений, которые решаются на каждом шаге интегрирования, что позволяет сократить порядок системы на семь дифференциальных уравнений.

$$\begin{cases} \frac{d\delta}{dt} = \Delta \omega = \omega - \omega_{0}; \\ \frac{d\Delta \omega}{dt} = \frac{\omega_{\text{\tiny HOM}}}{T_{J}} \left[ P_{T}(\Delta \omega) - P(\delta, E_{q}^{'}, \vartheta, U) \right]; \\ \frac{dE_{q}^{'}}{dt} = \frac{1}{T_{d0}} \left[ E_{qe}(U, \vartheta) - E_{q}(\delta, E_{q}^{'}, \vartheta, U) \right]; \\ 0 = P(\delta, E_{q}^{'}, \vartheta, U) - P_{C}(\vartheta, U); \\ 0 = Q(\delta, E_{q}^{'}, \vartheta, U) - Q_{C}(\vartheta, U). \end{cases}$$

Неявный метод Эйлера алгебраизирует систему дифференциальных уравнений следующим образом:

$$\frac{\delta - \delta_n}{\Delta t} = \Delta \omega;$$

$$\frac{\Delta \omega - \Delta \omega_{n}}{\Delta t} = \frac{\omega_{\text{\tiny HOM}}}{T_{J}} \Bigg[ P_{\text{\tiny TO}} - \frac{P_{d}}{\omega_{\text{\tiny HOM}}} \Delta \omega - \frac{E_{q}^{'} U}{x_{d}^{'}} \sin{(\delta - \vartheta)} + \frac{U^{2} (x_{d} - x_{d}^{'})}{2 x_{d} x_{d}^{'}} \sin{2(\delta - \vartheta)} \Bigg];$$

$$\begin{split} &\frac{E_{q}^{'}-E_{qn}^{'}}{\Delta t}=&\frac{1}{T_{d0}}\bigg[E_{qe}(U,\vartheta)-E_{q}^{'}\frac{x_{d}}{x_{d}^{'}}+U\frac{x_{d}-x_{d}^{'}}{x_{d}^{'}}\cos\left(\delta-\vartheta\right)\bigg]\\ &0=&\frac{E_{q}^{'}U}{x_{d}^{'}}\sin\left(\delta-\vartheta\right)-\frac{U^{2}\left(x_{d}-x_{d}^{'}\right)}{2\,x_{d}\,x_{d}^{'}}\sin2\left(\delta-\vartheta\right)-U^{2}\,y_{11}\sin\left(\alpha_{11}\right)-U\,U_{c}\,y_{12}\sin\left(\vartheta-\alpha_{12}\right);\\ &0=&\frac{E_{q}^{'}U}{x_{d}^{'}}\cos\left(\delta-\vartheta\right)-U^{2}\bigg[\frac{\cos^{2}\left(\delta-\vartheta\right)}{x_{d}^{'}}+\frac{\sin^{2}\left(\delta-\vartheta\right)}{x_{d}^{'}}\bigg]-U^{2}\,y_{11}\cos\left(\alpha_{11}\right)+U\,U_{c}\,y_{12}\cos\left(\vartheta-\alpha_{12}\right); \end{split}$$

Выражения для вычисления вектора небалансов:

$$W_1 = \delta - \delta_n - \Delta t \cdot \Delta \omega$$
;

$$\begin{split} W_{2} &= \Delta \, \omega - \Delta \, \omega_{n} - \frac{\Delta t \cdot \omega_{\text{\tiny HOM}}}{T_{J}} \Bigg[ P_{T0} - \frac{P_{d}}{\omega_{\text{\tiny HOM}}} \Delta \, \omega - \frac{E_{q}^{'}U}{x_{d}^{'}} \sin(\delta - \vartheta) + \frac{U^{2}(x_{d} - x_{d}^{'})}{2 \, x_{d}^{'} x_{d}^{'}} \sin(\delta - \vartheta) \Bigg]; \\ W_{3} &= E_{q}^{'} - E_{qn}^{'} - \frac{\Delta t}{T_{d0}} \Bigg[ E_{qe}(U, \vartheta) - E_{q}^{'} \frac{x_{d}^{'}}{x_{d}^{'}} + U \frac{x_{d} - x_{d}^{'}}{x_{d}^{'}} \cos(\delta - \vartheta) \Bigg] \\ W_{4} &= \frac{E_{q}^{'}U}{x_{d}^{'}} \sin(\delta - \vartheta) - \frac{U^{2}(x_{d} - x_{d}^{'})}{2 \, x_{d}^{'} x_{d}^{'}} \sin(\delta - \vartheta) - U^{2} \, y_{11} \sin(\alpha_{11}) - U \, U_{c} \, y_{12} \sin(\vartheta - \alpha_{12}); \\ W_{5} &= \frac{E_{q}^{'}U}{x_{d}^{'}} \cos(\delta - \vartheta) - U^{2} \Bigg[ \frac{\cos^{2}(\delta - \vartheta)}{x_{d}^{'}} + \frac{\sin^{2}(\delta - \vartheta)}{x_{d}^{'}} \Bigg] - U^{2} \, y_{11} \cos(\alpha_{11}) + U \, U_{c} \, y_{12} \cos(\vartheta - \alpha_{12}); \end{split}$$

Структура матрицы Якоби для метода Эйлера:

$$I = \frac{\partial W}{\partial x} = \begin{bmatrix} \frac{\partial W_1}{\partial \Delta \omega} & \frac{\partial W_1}{\partial \delta} & 0 & 0 & 0 \\ \frac{\partial W_2}{\partial \Delta \omega} & \frac{\partial W_2}{\partial \delta} & \frac{\partial W_2}{\partial E_q} & \frac{\partial W_2}{\partial \vartheta} & \frac{\partial W_2}{\partial U} \\ 0 & \frac{\partial W_3}{\partial \delta} & \frac{\partial W_3}{\partial E_q} & \frac{\partial W_3}{\partial \vartheta} & \frac{\partial W_3}{\partial U} \\ 0 & \frac{\partial W_4}{\partial \delta} & \frac{\partial W_4}{\partial E_q} & \frac{\partial W_4}{\partial \vartheta} & \frac{\partial W_4}{\partial U} \\ 0 & \frac{\partial W_5}{\partial \delta} & \frac{\partial W_5}{\partial E_q} & \frac{\partial W_5}{\partial \vartheta} & \frac{\partial W_5}{\partial U} \end{bmatrix}$$

Где выражения для элементов матрицы Якоби будут иметь вид:

$$\frac{\partial W_1}{\partial \Delta \omega} = -\Delta t;$$

$$\frac{\partial W_1}{\partial \delta} = 1;$$

$$\begin{split} &\frac{\partial W_2}{\partial \Delta \omega} = \frac{P_d \cdot \Delta t}{T_J} + 1 \,; \\ &\frac{\partial W_2}{\partial \delta} = \frac{\Delta t \cdot \omega_{\text{\tiny MOM}}}{T_J} \left[ \frac{E_q^{'} U}{x_d^{'}} \cos(\delta - \vartheta) - \frac{U^2(x_d - x_d^{'})}{x_d x_d^{'}} \cos(\delta - \vartheta) \right] ; \\ &\frac{\partial W_2}{\partial E_q^{'}} = \frac{\Delta t \cdot \omega_{\text{\tiny MOM}}}{T_J} \cdot \frac{U}{x_d^{'}} \sin(\delta - \vartheta) \,; \\ &\frac{\partial W_2}{\partial \vartheta} = \frac{-\partial W_2}{\partial \delta} = \frac{-\Delta t \cdot \omega_{\text{\tiny MOM}}}{T_J} \left[ \frac{E_q^{'} U}{x_d^{'}} \cos(\delta - \vartheta) - \frac{U^2(x_d - x_d^{'})}{x_d x_d^{'}} \cos(\delta - \vartheta) \right] ; \\ &\frac{\partial W_2}{\partial \vartheta} = \frac{\Delta t \cdot \omega_{\text{\tiny MOM}}}{T_J} \left[ \frac{E_q^{'} \sin(\delta - \vartheta) - \frac{U(x_d - x_d^{'})}{x_d x_d^{'}} \sin(\delta - \vartheta) \right] ; \\ &\frac{\partial W_3}{\partial \delta} = \frac{\Delta t}{T_{d\theta}} \cdot U \frac{x_d - x_d^{'}}{x_d^{'}} \sin(\delta - \vartheta) ; \\ &\frac{\partial W_3}{\partial \vartheta} = \frac{\Delta t}{T_{d\theta}} \cdot \frac{X_d^{'}}{x_d^{'}} + 1 \,; \\ &\frac{\partial W_3}{\partial \vartheta} = \frac{-\Delta t}{T_{d\theta}} \cdot \left[ U \frac{x_d - x_d^{'}}{x_d^{'}} \sin(\delta - \vartheta) + \frac{\partial E_{de}(U, \vartheta)}{\partial \vartheta} \right] ; \\ &\frac{\partial E_{ge}(U, \vartheta)}{\partial \vartheta} = \frac{\partial x_8 [n \Delta t]}{\partial \vartheta} + \frac{\partial x_9 [n \Delta t]}{\partial \vartheta} + \frac{\partial T_e}{T_e} \left( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} \right) \cdot \left[ \frac{\partial x_8 [n \Delta t]}{\partial \vartheta} + \frac{\partial x_9 [n \Delta t]}{\partial \vartheta} + \frac{\partial x_9 [n \Delta t]}{\partial \vartheta} \right] ; \\ &\frac{\partial x_3 [n \Delta t]}{\partial \vartheta} = \frac{T}{\Delta t} \left( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_g}} \right) \frac{\partial x_5 [n \Delta t)}{\partial \vartheta} ; \\ &\frac{\partial x_5 [n \Delta t]}{\partial \vartheta} = 1 - \frac{T_{\vartheta}}{\Delta t} \left( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_g}} \right) \frac{\partial x_7 [n \Delta t]}{\partial \vartheta} ; \\ &\frac{\partial x_5 [n \Delta t]}{\partial \vartheta} = \frac{k_{1t}}{\Delta t} \left( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_g}} \right) \frac{\partial x_7 [n \Delta t)}{\partial \vartheta} ; \end{split}$$

Итоговые выражения для  $\frac{\partial x_8(n\Delta t)}{\partial \vartheta}$  и  $\frac{\partial x_9(n\Delta t)}{\partial \vartheta}$  :

$$\begin{split} &\frac{\partial x_8(n\Delta t)}{\partial \vartheta} = k_{0f} \frac{T}{\Delta t^2} \bigg[ 1 - \frac{T_{\phi}}{\Delta t} \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}} \bigg) \bigg] \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_f}} \bigg) \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_f}} \bigg); \\ &\frac{\partial x_9(n\Delta t)}{\partial \vartheta} = \frac{k_{1f} T}{\Delta t^3} \bigg[ 1 - \frac{T_{\phi}}{\Delta t} \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}} \bigg) \bigg] \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_f}} \bigg) \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_f}} \bigg) \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_g}} \bigg); \\ &\frac{\partial W_3}{\partial U} = \frac{-\Delta t}{T_{d0}} \cdot \bigg[ \frac{x_d - x_d}{x_d} \cos(\delta - \vartheta) + \frac{\partial E_{qe}(U, \vartheta)}{\partial U} \bigg]; \\ &\frac{\partial E_{qe}(U, \vartheta)}{\partial U} = \frac{\partial x_3(n\Delta t)}{\partial U} + \frac{\partial x_4(n\Delta t)}{\partial U} - \frac{T_e}{\Delta t} \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} \bigg) \cdot \bigg[ \frac{\partial x_3(n\Delta t)}{\partial U} + \frac{\partial x_4(n\Delta t)}{\partial U} + \frac{\partial x_4(n\Delta t)}{\partial U} \bigg]; \\ &\frac{\partial x_3(n\Delta t)}{\partial U} = k_{0U} \frac{\partial x_2(n\Delta t)}{\partial U}; \\ &\frac{\partial x_4(n\Delta t)}{\partial U} = \frac{k_{1U}}{\Delta t} \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_g}} \bigg) \frac{\partial x_2(n\Delta t)}{\partial U}; \\ &\frac{\partial x_2(n\Delta t)}{\partial U} = \frac{T_U}{\Delta t} \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_g}} \bigg) - 1; \end{split}$$

Итоговые выражения для  $\ \, \dfrac{\partial x_3(n\Delta t)}{\partial U} \ \,$  и  $\ \, \dfrac{\partial x_4(n\Delta t)}{\partial U} \ \,$  :

$$\begin{split} &\frac{\partial x_{3}(n\Delta t)}{\partial U} = -k_{0U} \left[ 1 - \frac{T_{U}}{\Delta t} \left( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{U}}} \right) \right]; \\ &\frac{\partial x_{4}(n\Delta t)}{\partial U} = \frac{-k_{1U}}{\Delta t} \left[ 1 - \frac{T_{U}}{\Delta t} \left( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{U}}} \right) \right] \left( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{A}}} \right); \\ &\frac{\partial W_{4}}{\partial \delta} = \frac{E_{q}^{'}U}{x_{d}^{'}} \cos(\delta - \vartheta) - \frac{U^{2} \left( x_{d} - x_{d}^{'} \right)}{x_{d}x_{d}^{'}} \cos2(\delta - \vartheta); \\ &\frac{\partial W_{4}}{\partial E_{q}^{'}} = \frac{U}{x_{d}^{'}} \sin(\delta - \vartheta); \\ &\frac{\partial W_{4}}{\partial \vartheta} = \frac{-\partial W_{4}}{\partial \delta} - UU_{c}y_{12}\cos(\vartheta - \alpha_{12}); \\ &\frac{\partial W_{4}}{\partial U} = \frac{E_{q}^{'}}{v_{c}^{'}} \sin(\delta - \vartheta) - \frac{U\left( x_{d} - x_{d}^{'} \right)}{v_{c}^{'}} \sin2(\delta - \vartheta) - 2Uy_{11}\sin(\alpha_{11}) - U_{c}y_{12}\sin(\vartheta - \alpha_{12}); \end{split}$$

 $\frac{\partial W_5}{\partial \delta} = \frac{-E_q^{\prime} U}{x^{\prime}} \sin(\delta - \theta) - U^2 \left[ \frac{-2\cos(\delta - \theta) \cdot \sin(\delta - \theta)}{x^{\prime}} + \frac{2\cos(\delta - \theta) \cdot \sin(\delta - \theta)}{x_d} \right];$ 

$$\begin{split} &\frac{\partial W_{5}}{\partial E_{q}^{'}} = \frac{U}{x_{d}^{'}} \cos(\delta - \vartheta); \\ &\frac{\partial W_{5}}{\partial \vartheta} = \frac{-\partial W_{5}}{\partial \delta} - U U_{c} y_{12} \sin(\vartheta - \alpha_{12}); \\ &\frac{\partial W_{5}}{\partial U} = \frac{E_{q}^{'}}{x_{d}^{'}} \cos(\delta - \vartheta) - 2U \left[ \frac{\cos^{2}(\delta - \vartheta)}{x_{d}^{'}} + \frac{\sin^{2}(\delta - \vartheta)}{x_{d}} \right] - 2U y_{11} \cos(\alpha_{11}) + U_{c} y_{12} \cos(\vartheta - \alpha_{12}). \end{split}$$

При данном способе представления APB сильного действия есть существенный недостаток: входной сигнал каждого звена аппроксимируется и суммарная погрешность возрастает. При представлении регулятора параллельным соединением динамических звеньев этого недостатка нет.

При программировании модели регулятора возбуждения записывается в виде процедуры или подпрограммы, в которой на каждом шаге по значениям параметров, которыми являются модуль и угол вектора напряжения генератора, определятся значение  $E_{\rm qe}$ 

Алгоритма расчета  $E_{qe}$  на  $n-\dot{\iota}$  м шаге интегрирования:

- значения  $U_{n-1}$  и  $\vartheta_{n-1}$  известны и постоянны;
- на каждой итерации при решении системы нелинейных уравнений по методу Ньютона определяются значения  $U_{n(i)}u\vartheta_{n(i)}$  , где i-i номер итерации;
- ullet определяются значения  $E_{qe}(n\Delta t)_i$

## 2.3.2 Модель регулятора при представлении структурной схемы АРВ сильного действия параллельным соединением звеньев

В случае, когда все динамические звенья АРВ сильного действия включены параллельно, аппроксимация входных сигналов выполняется однократно, что повышает точность вычислений. Элементарным преобразованием будет переход от двух последовательно соединенных звеньев к двум параллельным.

Для перехода к параллельному соединению звеньев необходимо разбить структурную схему по четырем эквивалентным каналам (канал регулирования напряжения на зажимах генератора и трем каналам стабилизации рис. 2.6)

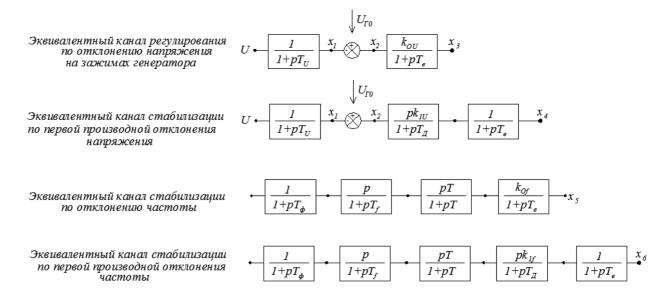


Рис. 2.6. Структурная схема АРВ СД разнесенная по эквивалентным каналам регулирования и стабилизации.

Далее рассматриваемый канал регулятора преобразуется к параллельному соединению звеньев посредством преобразования пар последовательно соединенных звеньев в параллельное соединение звеньев и последующим объединением звеньев с одинаковыми знаменателями передаточных функций.

Эквивалентный канал регулирования по отклонению напряжения на зажимах генератора остается неизменным.

Эквивалентный канал стабилизации по первой производной отклонения напряжения на зажимах генератора преобразуется к виду:

$$U \leftarrow \boxed{\frac{1}{l + pT_U}} \xrightarrow{x_1} \xrightarrow{x_2} \boxed{\begin{array}{c} k_{2,l} \\ l + pT_{\pi} \end{array}} \xrightarrow{x_4}$$

где  $k_{i,j}$ — $\dot{\epsilon}$  коэффициент передаточной функции (  $i-\dot{\epsilon}$  номер канала регулятора,  $j-\dot{\epsilon}$  порядковый номер внутри канала регулятора) вычисляются из условия эквивалентности передаточных функций.

Как известно, два последовательно соединенных апериодического и дифференцирующего звена могут быть преобразованы к двум апериодическим или дифференцирующим звеньям. Мы будем рассматривать первый случай. Тогда условие эквивалентности передаточных функций записывается следующим образом:

$$\frac{p k_{1U}}{1 + p T_{\mathcal{A}}} \cdot \frac{1}{1 + p T_{e}} = \frac{k_{2.1}}{1 + p T_{\mathcal{A}}} + \frac{k_{2.2}}{1 + p T_{e}}$$

Определим значения коэффициентов:

$$k_{2.1} + k_{2.2} = 0$$

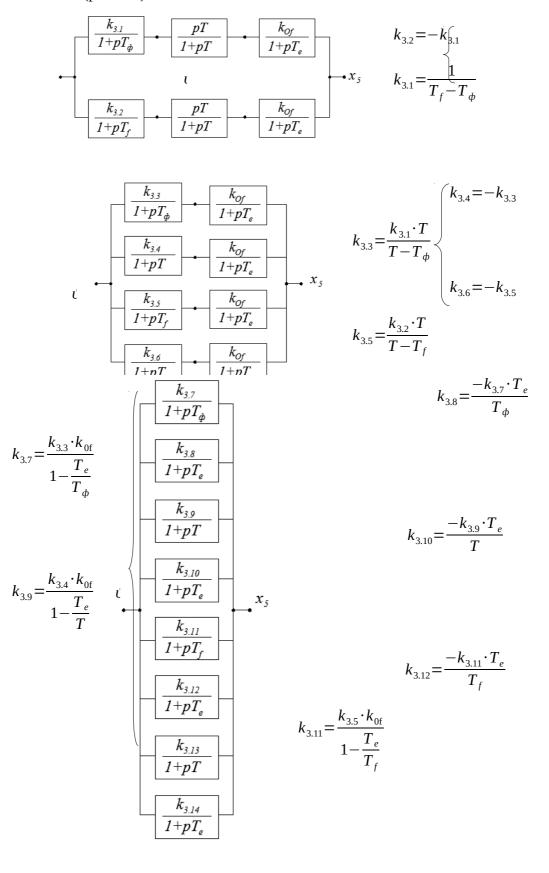
$$k_{2.1} T_e + k_{2.2} T_{\mathcal{A}} = k_{1U}$$

$$k_{2.1} = \frac{k_{1U}}{T_e - T_A}$$

$$k_{2.2} = -k_{2.1}$$

ι

Эквивалентный канал стабилизации по отклонению частоты преобразуется аналогично (рис. 2.7).



$$k_{3.14} = \frac{-k_{3.13} \cdot T_e}{T}$$

$$k_{3.13} = \frac{k_{3.6} \cdot k_{0f}}{1 - \frac{T_e}{T}}$$

Рис. 2.7. Преобразование эквивалентного канала стабилизации по отклонению частоты Объединив звенья с одинаковыми знаменателями передаточных функций, получим окончательный вариант эквивалентного канала стабилизации по отклонению частоты (рис. 2.8):

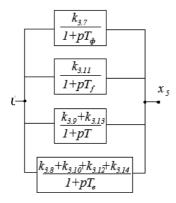
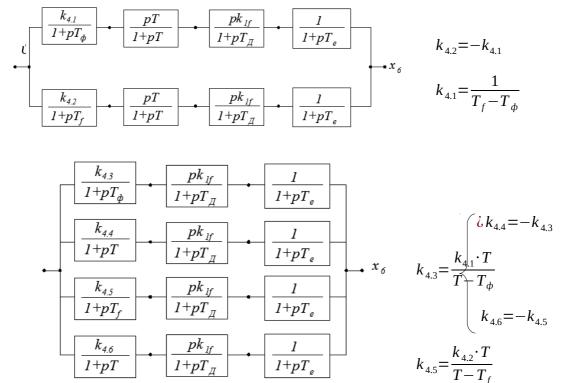
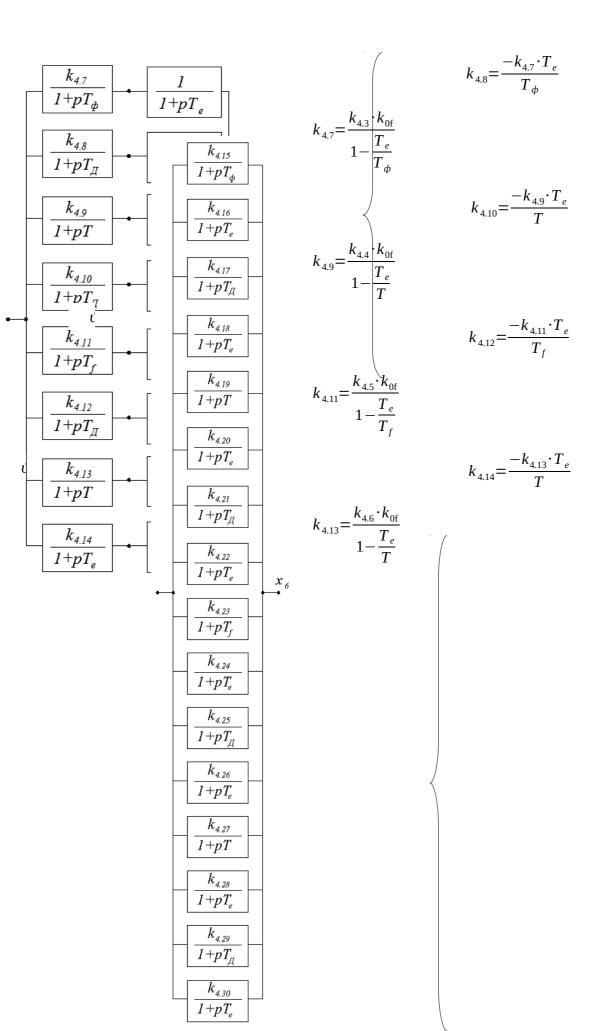


Рис. 2.8. Эквивалентный канал стабилизации по отклонению частоты

Аналогично преобразуем эквивалентный канал стабилизации по первой производной отклонения частоты (рис. 2.9).



ί



$$k_{4.15} = \frac{k_{4.7} \cdot T_{\phi}}{T_{\phi} - T_{e}}$$

 $k_{4.18} = k_{4.8} - k_{4.17}$ 

$$k_{4.17} = \frac{k_{4.8} \cdot T_{\mathcal{A}}}{T_{\mathcal{A}} - T_e}$$

 $k_{4.20} = k_{4.9} - k_{4.19}$ 

$$k_{4.19} = \frac{k_{4.9} \cdot T}{T - T_e}$$

 $k_{4.22} = k_{4.10} - k_{4.21}$ 

$$k_{4.21} = \frac{k_{4.10} \cdot T_{\mathcal{A}}}{T_{\mathcal{A}} - T_e}$$

 $k_{4.24} = k_{4.11} - k_{4.23}$ 

$$k_{4.23} = \frac{k_{4.11} \cdot T_f}{T_f - T_e}$$

 $k_{4.26} = k_{4.12} - k_{4.25}$ 

$$k_{4.25} = \frac{k_{4.12} \cdot T_{\mathcal{A}}}{T_{\mathcal{A}} - T_e}$$

 $k_{4.28} = k_{4.13} - k_{4.27}$ 

$$k_{4.27} = \frac{k_{4.13} \cdot T}{T - T_e}$$

 $k_{4.30} = k_{4.14} - k_{4.29}$ 

$$k_{4.29} = \frac{k_{4.14} \cdot T_{\mathcal{A}}}{T_{\mathcal{A}} - T_{e}}$$

θ

Рис. 2.9. Преобразование эквивалентного канала стабилизации по первой производной отклонения частоты

Объединив звенья с одинаковыми знаменателями передаточных функций, получим окончательный вариант эквивалентного канала стабилизации по первой производной отклонения частоты (рис. 2.10):

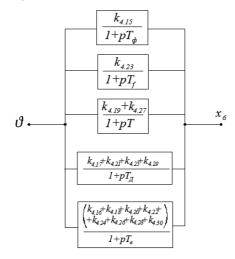


Рис. 2.10. Эквивалентный канал стабилизации по первой производной отклонения частоты

Совместив все каналы регулирования и стабилизации, получим структурную схему АРВ сильного действия приведенную к параллельному виду (рис. 2.11).

Объединим апериодические звенья, имеющие одинаковый знаменатель:

$$K1U = k_{0U} + k_{2.2};$$

$$K2U = k_{2.1};$$

$$K1\vartheta = k_{3.7} + k_{4.15};$$

$$K2\vartheta = k_{3.11} + k_{4.23};$$

$$K3\vartheta = k_{3.9} + k_{3.13} + k_{4.19} + k_{4.27};$$

$$K4\vartheta = k_{4.17} + k_{4.21} + k_{4.25} + k_{4.29};$$

$$K5\vartheta = k_{3.8} + k_{3.10} + k_{3.12} + k_{3.14} + k_{4.16} + k_{4.18} + k_{4.20} + k_{4.22} + k_{4.24} + k_{4.26} + k_{4.28} + k_{4.30};$$

Рассчитанные значения коэффициентов:

K1U	K2U	K1ϑ	К2θ	КЗд	К4θ	К5ป
-310	360	53,7634	$-1,1744\cdot10^{3}$	1,0315	-272,1088	1,3918·10 <sup>3</sup>

Тогда модель регулятора будет состоять из следующих рекуррентных формул:

$$\begin{split} & x_{1}(n\Delta t) = x_{1}\big((n-1)\Delta t\big)e^{\frac{-\Delta t}{T_{u}}} + \left(U_{n} - U_{n-1}e^{\frac{-\Delta t}{T_{u}}}\right) - \frac{T_{U}}{\Delta t}\big(U_{n} - U_{n-1}\big)\left(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{u}}}\right); \\ & x_{2}(n\Delta t) = U_{TO} - x_{1}(n\Delta t); \\ & x_{3}(n\Delta t) = x_{3}\big((n-1)\Delta t\big)e^{\frac{-\Delta t}{T_{e}}} + K1U\bigg(x_{2n} - x_{2(n-1)} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_{e}}}\bigg) - \frac{K1U \cdot T_{e}}{\Delta t}\big(x_{2n} - x_{2(n-1)}\big)\bigg(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{e}}}\bigg); \\ & x_{4}(n\Delta t) = x_{4}\big((n-1)\Delta t\big)e^{\frac{-\Delta t}{T_{d}}} + K2U\bigg(x_{2n} - x_{2(n-1)} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_{d}}}\bigg) - \frac{K2U \cdot T_{\underline{A}}}{\Delta t}\big(x_{2n} - x_{2(n-1)}\big)\bigg(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{d}}}\bigg); \end{split}$$

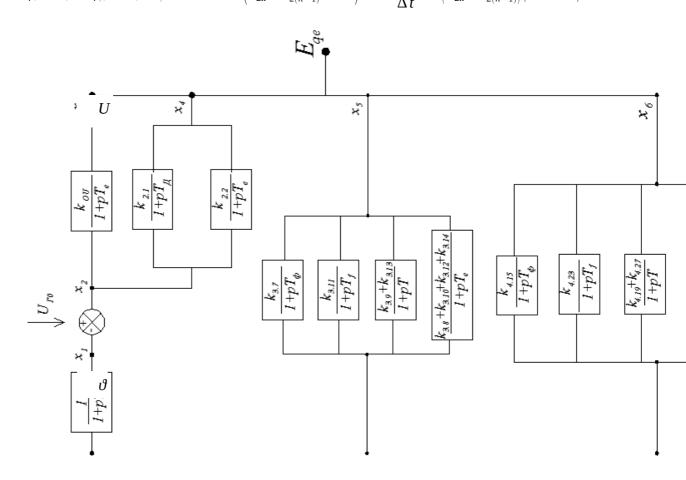


Рис. 2.11. Структурная схема АРВ сильного действия приведенная к параллельному виду

$$\begin{split} x_5(n\Delta t) &= x_5((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}} + K \operatorname{1}\vartheta \left(\vartheta_n - \vartheta_{n-1} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}}\right) - \frac{K \operatorname{1}\vartheta \cdot T_{\phi}}{\Delta t} \left(\vartheta_n - \vartheta_{n-1} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}}\right) \left(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{\phi}}}\right); \\ x_6(n\Delta t) &= x_6((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T_f}} + K \operatorname{2}\vartheta \left(\vartheta_n - \vartheta_{n-1} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_f}}\right) - \frac{K \operatorname{2}\vartheta \cdot T_f}{\Delta t} \left(\vartheta_n - \vartheta_{n-1} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_f}}\right) \left(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_f}}\right); \\ x_7(n\Delta t) &= \frac{-2}{3}(n\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T_f}} + K \operatorname{3}\vartheta \left(\vartheta_n - \vartheta_{n-1} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_f}}\right) - \frac{K \operatorname{3}\vartheta \cdot T}{\Delta t} \left(\vartheta_n - \vartheta_{n-1} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_f}}\right) \left(1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_f}}\right); \end{split}$$

$$\begin{split} & x_8(n\Delta t) = x_8((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T_a}} + K \, 4 \, \vartheta \bigg( \vartheta_n - \vartheta_{n-1} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_a}} \bigg) - \frac{K \, 4 \, \vartheta \cdot T_{\mathcal{A}}}{\Delta t} \bigg( \vartheta_n - \vartheta_{n-1} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_a}} \bigg) \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_a}} \bigg); \\ & x_9(n\Delta t) = x_9((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} + K \, 5 \, \vartheta \bigg( \vartheta_n - \vartheta_{n-1} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} \bigg) - \frac{K \, 5 \, \vartheta \cdot T_e}{\Delta t} \bigg( \vartheta_n - \vartheta_{n-1} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} \bigg) \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} \bigg); \\ & x_{10}(n\Delta t) = x_{10}((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} + \bigg( E_{q0} - E_{q0} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} \bigg); \\ & x_{11}(n\Delta t) = x_{11}((n-1)\Delta t)e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} + \bigg( U_{P\Phi n} - U_{P\Phi (n-1)} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} \bigg) - \frac{T_e}{\Delta t} \bigg( U_{P\Phi n} - U_{P\Phi (n-1)} \cdot e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} \bigg) \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} \bigg); \\ & E_{qe}(n\Delta t) = x_{34}(n\Delta t) + x_{44}(n\Delta t) + x_{54}(n\Delta t) + x_{64}(n\Delta t) + x_{74}(n\Delta t) + x_{84}(n\Delta t) + x_{94}(n\Delta t) + x_{104}(n\Delta t) + x_{114}(n\Delta t) \bigg) \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} \bigg) \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_e}}$$

Выражения для векторов небаланса и матрицы Якоби аналогичны, за исключением частных производных  $\frac{\partial E_{qe}(U,\vartheta)}{\partial \vartheta}$  и  $\frac{\partial E_{qe}(U,\vartheta)}{\partial U}$  :

$$\begin{split} &\frac{\partial E_{qe}(U,\vartheta)}{\partial \vartheta} = \frac{\partial x_5[n\Delta t]}{\partial \vartheta} + \frac{\partial x_6[n\Delta t]}{\partial \vartheta} + \frac{\partial x_7[n\Delta t]}{\partial \vartheta} + \frac{\partial x_8[n\Delta t]}{\partial \vartheta} + \frac{\partial x_9[n\Delta t]}{\partial \vartheta}; \\ &\frac{\partial x_5[n\Delta t]}{\partial \vartheta} = K I \vartheta \bigg[ 1 - \frac{T_{\varphi}}{\Delta t} \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{\varphi}}} \bigg) \bigg]; \\ &\frac{\partial x_6[n\Delta t]}{\partial \vartheta} = K 2 \vartheta \bigg[ 1 - \frac{T_f}{\Delta t} \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_f}} \bigg) \bigg]; \\ &\frac{\partial x_7[n\Delta t]}{\partial \vartheta} = K 3 \vartheta \bigg[ 1 - \frac{T_{Z}}{\Delta t} \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{Z}}} \bigg) \bigg]; \\ &\frac{\partial x_8[n\Delta t]}{\partial \vartheta} = K 4 \vartheta \bigg[ 1 - \frac{T_{Z}}{\Delta t} \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{Z}}} \bigg) \bigg]; \\ &\frac{\partial x_9[n\Delta t]}{\partial \vartheta} = K 5 \vartheta \bigg[ 1 - \frac{T_e}{\Delta t} \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{z}}} \bigg) \bigg]; \\ &\frac{\partial E_{qe}[U,\vartheta]}{\partial U} = \frac{\partial x_3[n\Delta t]}{\partial U} + \frac{\partial x_4[n\Delta t]}{\partial U}; \\ &\frac{\partial x_3[n\Delta t]}{\partial U} = K I U \bigg[ 1 - \frac{T_e}{\Delta t} \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{z}}} \bigg) \bigg] \frac{\partial x_2[n\Delta t]}{\partial U}; \\ &\frac{\partial x_2[n\Delta t]}{\partial U} = \frac{T_U}{\Delta t} \bigg( 1 - e^{\frac{-\Delta t}{T_{z}}} \bigg) - 1; \end{split}$$

$$\begin{split} &\frac{\partial x_4(n\Delta t)}{\partial U} \!=\! K2U \!\left[ 1 \!-\! \frac{T_{\mathcal{A}}}{\Delta t} \! \left( 1 \!-\! e^{\frac{-\Delta t}{T_{\mathcal{A}}}} \right) \!\right] \!\! \frac{\partial x_2(n\Delta t)}{\partial U}; \\ &\frac{\partial E_{qe}(U, \theta)}{\partial U} \!=\! \! \left( \! \frac{T_U}{\Delta t} \! \left( 1 \!-\! e^{\frac{-\Delta t}{T_U}} \right) \!-\! 1 \right) \!\! \left[ K1U \! \left[ 1 \!-\! \frac{T_e}{\Delta t} \! \left( 1 \!-\! e^{\frac{-\Delta t}{T_e}} \right) \right] \!\!+\! K2U \! \left[ 1 \!-\! \frac{T_{\mathcal{A}}}{\Delta t} \! \left( 1 \!-\! e^{\frac{-\Delta t}{T_{\mathcal{A}}}} \right) \right] \!\! \right] \end{split}$$