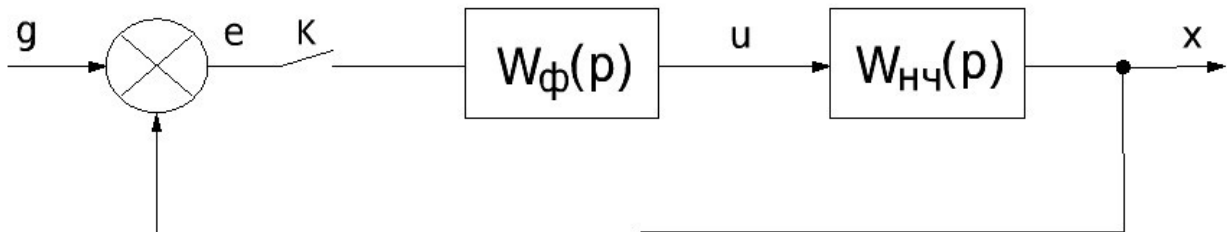


Импульсный элемент (ИЭ) в структуре системы можно представить в виде последовательного соединения ключа и фиксатора нулевого порядка с передаточной функцией:

$$W_{\phi}(p) = \frac{1 - e^{-T_0 p}}{p}$$

Таким образом, структура системы получит вид:



Передаточная функция приведенной непрерывной части будет иметь вид:

$$W(p) = W_{\phi}(p) \cdot W_{нч}(p) = \frac{1 - e^{-T_0 p}}{p} \cdot \frac{10}{p + 1} = \frac{10 \cdot (1 - e^{-T_0 p})}{p(p + 1)}$$

z-преобразование для П.Ф. $W(p)$ имеет вид:

$$W(z) = \frac{z-1}{z} \cdot Z \left[\frac{W_{uu}(p)}{p} \right] = 10 \cdot \frac{z-1}{z} \cdot Z \left[\frac{1}{p(p+1)} \right] = 10 \cdot \frac{z-1}{z} \cdot \frac{z \cdot (1-e^{-T_0})}{(z-1)(z-e^{-T_0})} = \frac{10(1-e^{-T_0})}{z-e^{-T_0}}$$

z-преобразование для дискретной переходной функции системы:

$$H(z) = \frac{z}{z-1} \cdot \frac{W(z)}{1+W(z)} = \frac{\frac{z \cdot 10(1-e^{-T_0})}{z-e^{-T_0}}}{(z-1) \left(1 + \frac{10(1-e^{-T_0})}{z-e^{-T_0}} \right)} = \frac{10z(1-e^{-T_0})}{(z-1)(z+10-11e^{-T_0})} = \frac{6,321z}{z^2-4,953z-5,953}$$

Найдем оригинал дискретной переходной функции системы с использованием формулы разложения:

$$h[n] = \sum_{v=1}^2 \frac{6,321}{D'(z)} \cdot z_v^n,$$

где:

$D(z) = z^2 - 4,953z - 5,953$ - полином знаменателя $H(z)$, корни которого равны:

$$z_{1,2} = \left\{ \begin{array}{l} -5,953 \\ 1 \end{array} \right\};$$

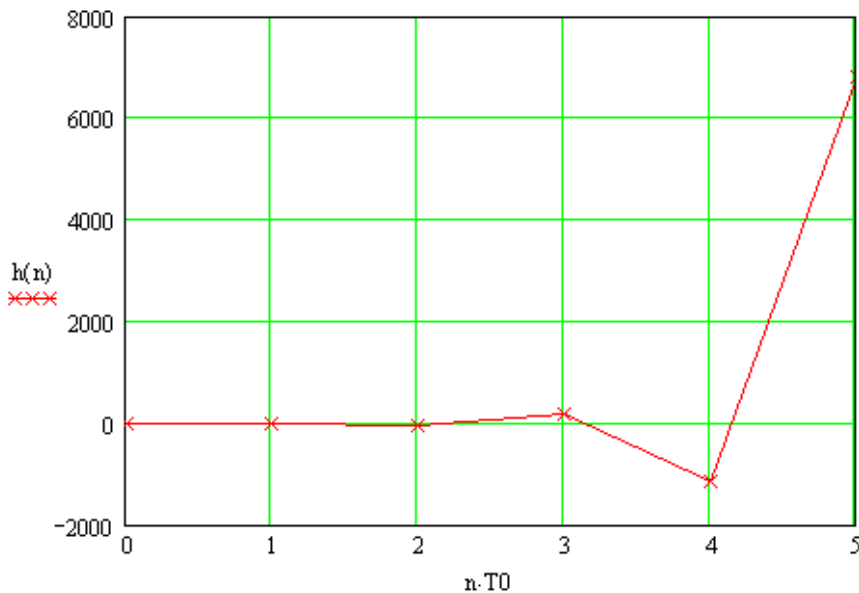
$D'(z) = 2z + 4,953$ - производная полинома знаменателя $H(z)$.

Таким образом, получаем:

$$h[n] = \frac{6,321}{2 \cdot (-5,953) + 4,953} \cdot (-5,953)^n + \frac{6,321}{2 \cdot 1 + 4,953} \cdot 1^n = -0,909 \cdot (-5,953)^n + 0,909 \cdot 1^n.$$

Таблица и график 6-ти значений дискретной переходной функции системы:

n	0	1	2	3	4	5
h[n]	0	6,321	-31,31	192,72	-1141	6799



Очевидно, что при периоде квантования $T_0=1\text{с}$ система не будет устойчивой.

Устойчивость системы будет наблюдаться при всех коэффициентах передачи непрерывной части, удовлетворяющих условию:

$$|K_{нч}(1 - e^{-T_0}) - e^{-T_0}| < 1 \Rightarrow 0,632 K_{нч} - 0,368 < 1,$$

откуда:

$$K_{нч} < \frac{1 + 0,368}{0,632} = 2,164.$$

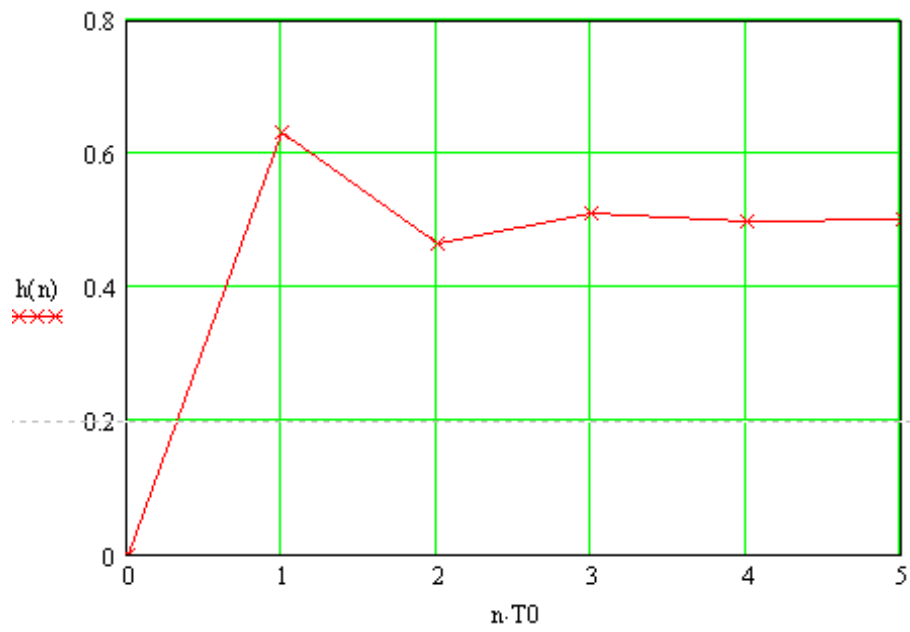
Таким образом, при всех $K_{нч}$ меньших 2,164, дискретная САУ будет устойчивой.

Допустим $K_{нч} = 1$. Тогда имеем:

$$H(z) = \frac{z}{z-1} \cdot \frac{W(z)}{1+W(z)} = \frac{\frac{z \cdot (1 - e^{-T_0})}{z - e^{-T_0}}}{(z-1) \left(1 + \frac{1 - e^{-T_0}}{z - e^{-T_0}} \right)} = \frac{z(1 - e^{-T_0})}{(z-1)(z - e^{-T_0} + 1 - e^{-T_0})} = \frac{0,6321 z}{(z-1)(z + 0,264)}.$$

$$h[n] = Z^{-1}[H(z)] = -0,67742 \cdot (-0,959572)^n + 0,67742 \cdot 1^n.$$

n	0	1	2	3	4	5
h[n]	0	0,632	0,465	0,509	0,498	0,501



Показатели качества и точность регулирования:

$$\sigma = \frac{0,632 - 0,5}{0,5} \cdot 100\% = 26,4\%;$$

$$t_p = 2 \cdot T_0 = 2 \text{ c};$$

$$\Delta h = 0,5.$$