

Teoria Sygnałów i Systemów

Modele systemów dyskretnych

Modele układów dyskretnych

Układ dyskretny - jest to obiekt, w którym przynajmniej jeden sygnał ma charakter dyskretny. Analogicznie do układów ciągłych, wykorzystuje się matematyczne zależności do opisu takich obiektów.

Równanie różnicowe

Równanie różnicowe jest dyskretnym odpowiednikiem równania różniczkowego:

$$y(i) + a_1y(i - 1) + \dots + a_ny(i - n) = b_0u(i - k) + b_1u(i - k - 1) + \dots + b_nu(i - k - n)$$

Opisuje ono zależności zachodzące pomiędzy aktualnymi i przeszłymi wartościami prawej i lewej strony równania (wejść i wyjść)

Transformata Z

Transformata Z jest dyskretnym odpowiednikiem transformaty Laplace'a i jest obliczana poniższym wzorem

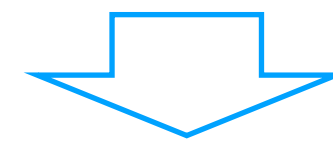
$$F(z) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} f(kT)z^{-k},$$

przez z^{-k} oznaczamy operator opóźnienia $y(i)z^{-k} = y(i - k)$

δ_n	1	$\frac{(n+k)!}{k!n!} \lambda^n$	$\frac{z^{k+1}}{(z-\lambda)^{k+1}}$
1_n	$\frac{z}{z-1}$	$\frac{1}{k!} \mathcal{D}^k \left\{ \frac{(n+k)!}{n!} \lambda^n \right\}$	$\frac{z}{(z-\lambda)^{k+1}}$
n	$\frac{z}{(z-1)^2}$	$\sin \omega n$	$\frac{z \sin \omega}{z^2 - 2z \cos \omega + 1}$
n^2	$\frac{z(z+1)}{(z-1)^3}$	$\cos \omega n$	$\frac{z^2 - z \cos \omega}{z^2 - 2z \cos \omega + 1}$
λ^n	$\frac{z}{z-\lambda}$	$n \sin \omega n$	$\frac{z(z^2 - 1) \sin \omega}{(z^2 - 2z \cos \omega + 1)^2}$
$\frac{(n+1)(n+2)}{2} \lambda^n$	$\frac{z^2}{(z-\lambda)^2}$	$n \cos \omega n$	$\frac{z(z^2 \cos \omega - 2z + \cos \omega)}{(z^2 - 2z \cos \omega + 1)^2}$

Ogólną formę równania różnicowego z użyciem transformaty Z można przekształcić do następującej postaci

$$y(i) + a_1 y(i - 1) + \dots + a_n y(i - n) = b_0 u(i - k) + b_1 u(i - k - 1) + \dots + b_n u(i - k - n)$$



$$y(i) u(i) = z^{-d} B(z^{-1}) A(z^{-1}) \quad (2)$$

gdzie $B(z^{-1})$, $A(z^{-1})$ są wielomianami zmiennej zespolonej z , natomiast d jest opóźnieniem układu.

Transmitancja dyskretna

Transmitancja dyskretna $G(z)$ ukazuje stosunek transformaty Z sygnału wyjściowego do transformaty Z sygnału wejściowego:

$$G(z) = \frac{Y(z)}{U(z)}$$

oraz w formie wielomianu względem operatora opóźnienia z^{-1}

$$G(z) = z^{-d} \frac{Y(z^{-1})}{U(z^{-1})}$$

Dyskretna przestrzeń stanu

$$\begin{aligned}x(k + 1) &= Ax(k) + Bu(k), & x(0) &= x_0, \\ y(k) &= Cx(k).\end{aligned}$$

Analogicznie do systemów ciągłych, istnieje opis uwzględniający zmienne stanu. W przypadku ciągłym pierwsze równanie opisuje pochodną wektora zmiennych stanu - tutaj rozpatrywana jest nie ciągła pochodna, a dyskretny przyrost wartości.

Charakterystyki czasowe układów dyskretnych

Aby obliczyć odpowiedź układu na dowolne pobudzenie należy znać transmitancję $G(z)$ obiektu oraz transformatę $U(z)$ sygnału wejściowego.

Skoro

$$G(z) = Y(z)/U(z)$$

to

$$Y(z) = G(z)U(z)$$

Obliczanie odpowiedzi dla przykładowego obiektu

$$G(z^{-1}) = \frac{B(z^{-1})}{A(z^{-1})} = \frac{Y(z^{-1})}{U(z^{-1})}$$

$$A(z^{-1}) Y(z^{-1}) = B(z^{-1}) U(z^{-1})$$

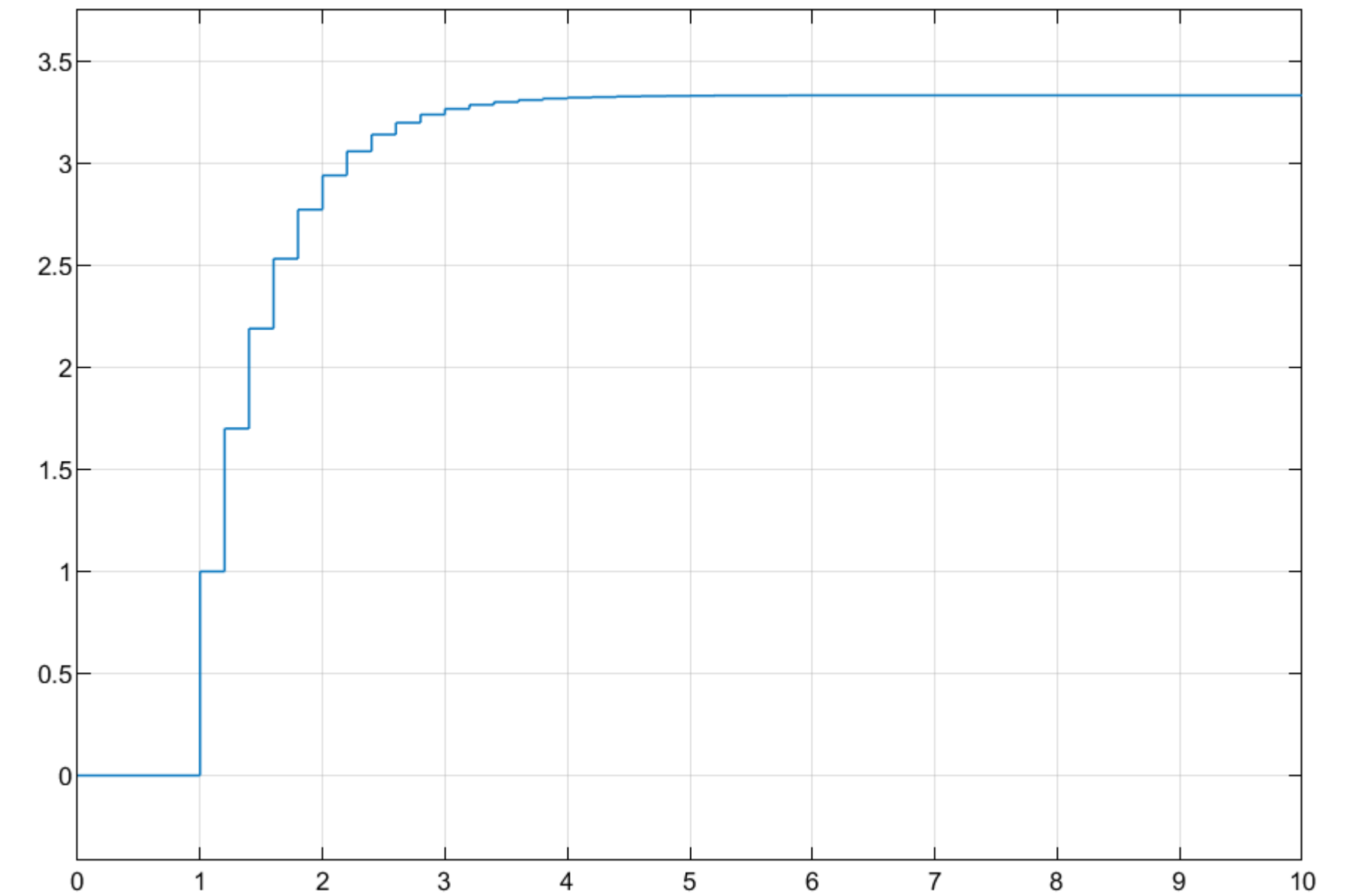
$$G(z^{-1}) = \frac{1}{1 - 0.7z^{-1}}$$

$$(1 - 0.7z^{-1})Y(z^{-1}) = U(z^{-1})$$

$$y(k) - 0.7y(k - 1) = u(k)$$

k	u(k)	y(k-1)	y(k)
0	1	0	1
1	1	1	1.7
2	1	1.7	2.19
3	1	2.19	2.533
4	1	2.533	2.7731
5	1	2.7731	2.94117
6	1	2.94117	3.058819

k	u(k)	y(k-1)	y(k)
0	1	0	1
1	1	1	1.7
2	1	1.7	2.19
3	1	2.19	2.533
4	1	2.533	2.7731
5	1	2.7731	2.94117
6	1	2.94117	3.058819



Stabilność układów dyskretnych

