

Додаток А

ПРОГРАМНА РЕАЛІЗАЦІЯ КОМП'ЮТЕРНОГО МОДЕЛЮВАННЯ ЦИФРОВОГО ОБРОБЛЕННЯ СИГНАЛІВ В СЕРЕДОВИЩІ МАТНСАД

Лабораторна робота №1

ДОСЛІДЖЕННЯ ВЛАСТИВОСТЕЙ АНАЛОГОВИХ, ДИСКРЕТНИХ, ТА ЦИФРОВИХ СИГНАЛІВ І ЇХ СПЕКТРІВ ІЗ ЗАСТОСУВАННЯМ ПАКЕТУ МАТНСАД

Аналітичний запис аналогового сигналу, що досліджується

$$y_a(t) := \begin{cases} 0.5 \cdot \left(1 + \cos \left(2 \cdot \pi \cdot \frac{t - \frac{\tau}{2}}{\tau} \right) \right) & \text{if } (t \geq 0) \cdot (t \leq \tau) \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases}$$

Параметри сигналу:

$\tau \equiv 3$ - тривалість сигналу

Дискретизація і квантування сигналу

$N \equiv 9$ - кількість дискретних відліків

$L \equiv 8$ - кількість рівнів квантування

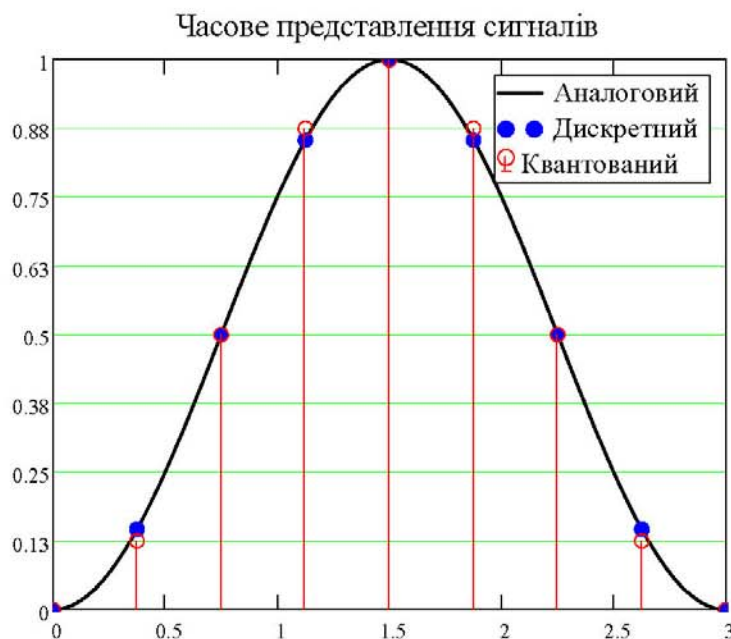
$T := \frac{\tau}{N - 1}$ - період дискретизації

$\omega_d := \frac{2 \cdot \pi}{T}$ - кругова частота дискретизації

$n := 0 \dots N - 1$

$y_d_n := y_a(n \cdot T)$ - формування вектору відліків дискретного сигналу

$y_k_n := \frac{1}{L} \cdot \text{floor}(L \cdot y_d(n \cdot T) + 0.5)$ - формування вектору відліків квантованого (цифрового) сигналу



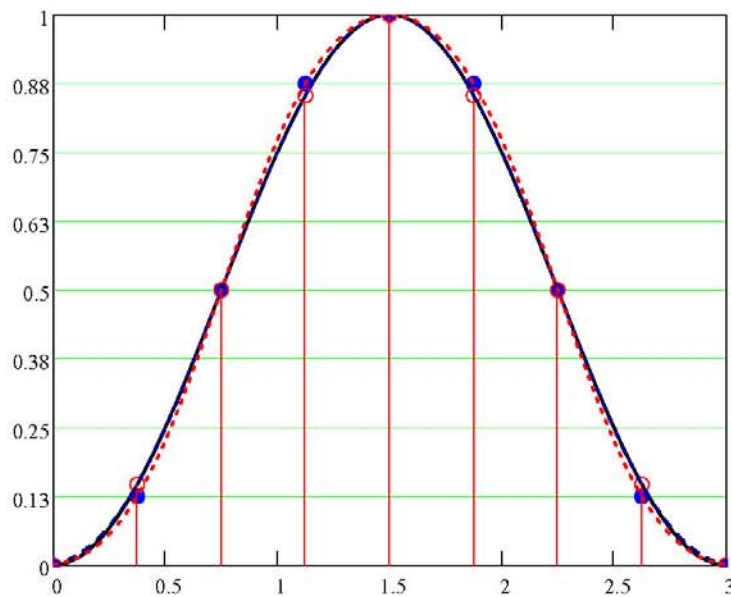
Відновлення неперервної (аналогової) форми сигналу по відлікам (ряди Котельникова)

$\text{sinc}(t) := \begin{cases} 1, & t=0 \\ \frac{\sin(t)}{t}, & t \neq 0 \end{cases}$ - функція виду $\sin(x)/x$

$y_{vd}(t) := \sum_n \left[y_{d_n} \cdot \text{sinc} \left[\frac{\pi}{T} \cdot (t - n \cdot T) \right] \right]$ - відновлення по дискретним відлікам

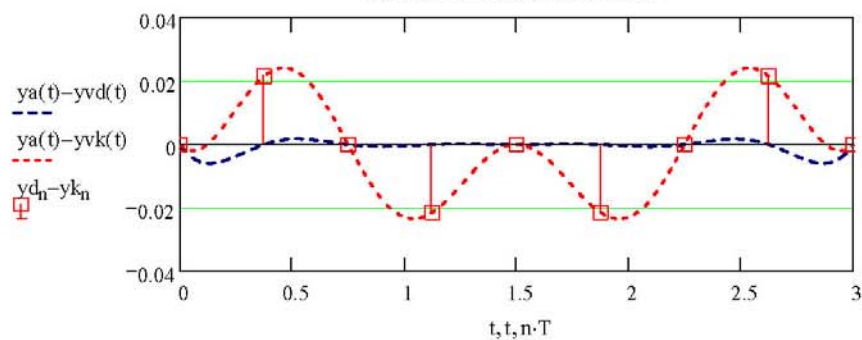
$y_{vk}(t) := \sum_n \left[y_{k_n} \cdot \text{sinc} \left[\frac{\pi}{T} \cdot (t - n \cdot T) \right] \right]$ - відновлення по квантованим відлікам

Початковий та відновлені сигнали



- Початковий сигнал
- Дискретні відліки
- ⊖ Квантовані відліки
- - - Відновлений по дискретній послідовності
- - - Відновлений по квантованій послідовності

Похибки відновлення



Спектральне представлення аналогових і дискретних сигналів Дискретне перетворення Фур'є дискретного і квантованого сигналів

$$Y_a(w) := \frac{1}{\tau} \left(\int_0^{\tau} y_a(t) \cdot e^{-i \cdot w \cdot t} dt \right) \quad \text{- обчислення спектру аналогового сигналу (пряме інтегральне перетворення Фур'є)}$$

$$Y_d(w) := \frac{1}{N-1} \cdot \left[\sum_{n=0}^{N-1} \left(y_d_n \cdot e^{-i \cdot w \cdot n \cdot T} \right) \right] \quad \text{- обчислення спектру дискретного сигналу (пряме перетворення Фур'є дискретної функції)}$$

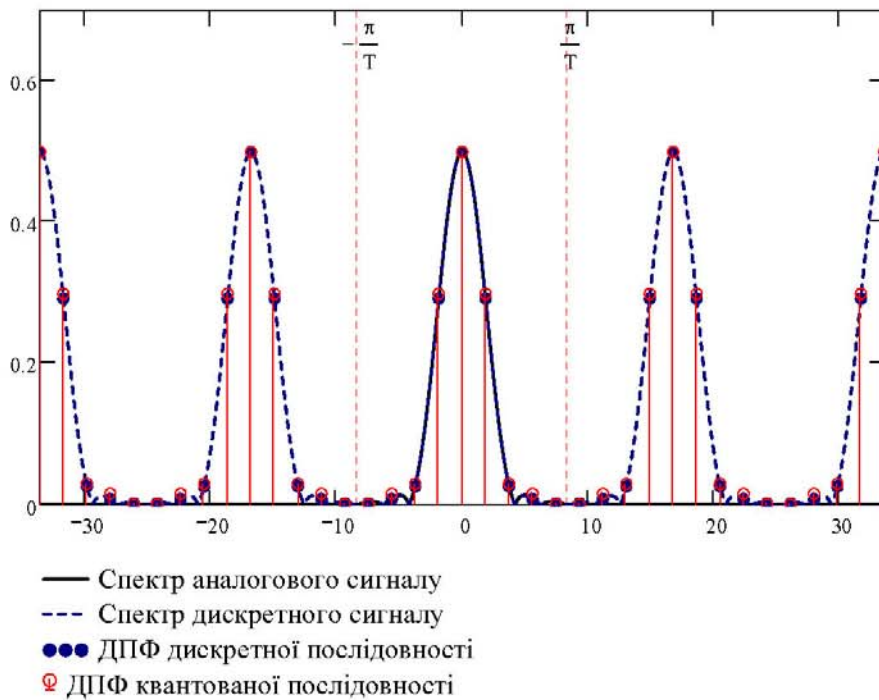
$$k := -3 \cdot (N-1) .. 3 \cdot (N-1)$$

$$Y_{dd}(k) := \frac{1}{N-1} \cdot \sum_{n=0}^{N-1} \left(y_d_n \cdot e^{-i \cdot k \cdot n \cdot \frac{W_d}{N} \cdot T} \right) \quad \text{- обчислення прямого дискретного перетворення Фур'є (ДПФ)}$$

$$Y_{kd}(k) := \frac{1}{N-1} \cdot \sum_{n=0}^{N-1} \left(y_{k_n} \cdot e^{-i \cdot k \cdot n \cdot \frac{W_d}{N} \cdot T} \right) \quad \text{- обчислення прямого дискретного перетворення Фур'є (ДПФ)}$$

$$w := -2 \cdot W_d, -2 \cdot W_d + \frac{W_d}{100} .. 2 \cdot W_d$$

Спектральне представлення сигналів (амплітудні складові)



Лабораторна робота №2

МОДЕЛЮВАННЯ НЕРЕКУРСИВНИХ ДИСКРЕТНИХ СИСТЕМ ІЗ ЗАСТОСУВАННЯМ ПАКЕТУ MATHCAD

Частина 1. Нерекурсивний дискретний фільтр

Часові і частотні характеристики нерекурсивного дискретного фільтра

$N \equiv 15$ - порядок нерекурсивного дискретного фільтра

$\tau \equiv 6$ - тривалість імпульсної характеристики

$T := \frac{\tau}{N-1}$ - період дискретизації

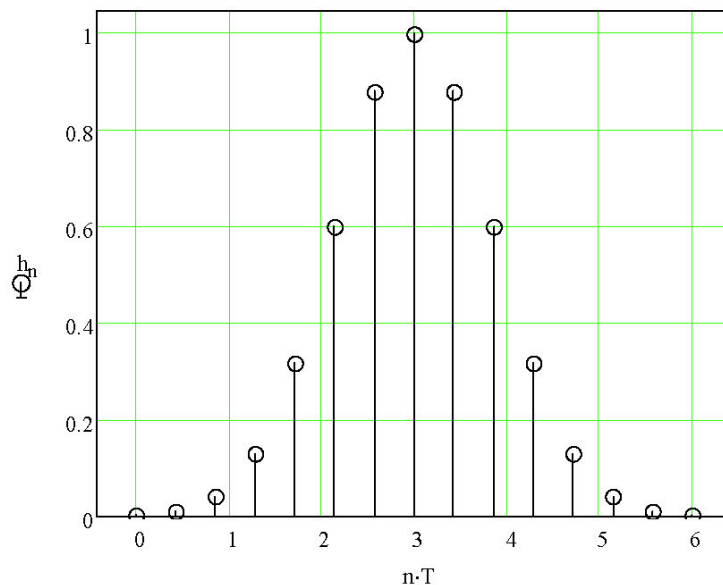
$F_d := \frac{1}{T}$ - лінійна частота дискретизації

$n := 0..N-1$

$h_n := e^{-\left(\beta \cdot \frac{n \cdot T - \frac{\tau}{2}}{\tau}\right)^2}$ - формування вектору відліків імпульсної характеристики

$\beta := 5$ - параметр імпульсної характеристики

Імпульсна характеристика

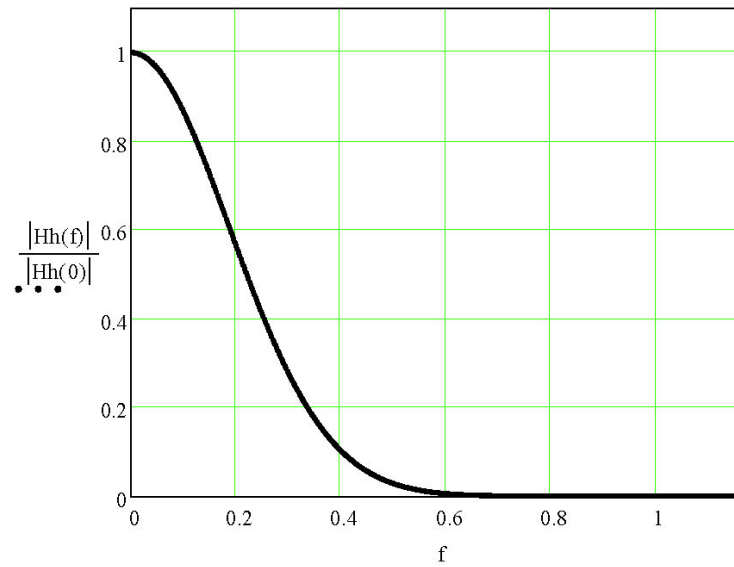


$H(z) := \sum_{k=0}^{N-1} \left(h_k \cdot z^{-k} \right)$ - системна функція нерекурсивного дискретного фільтра

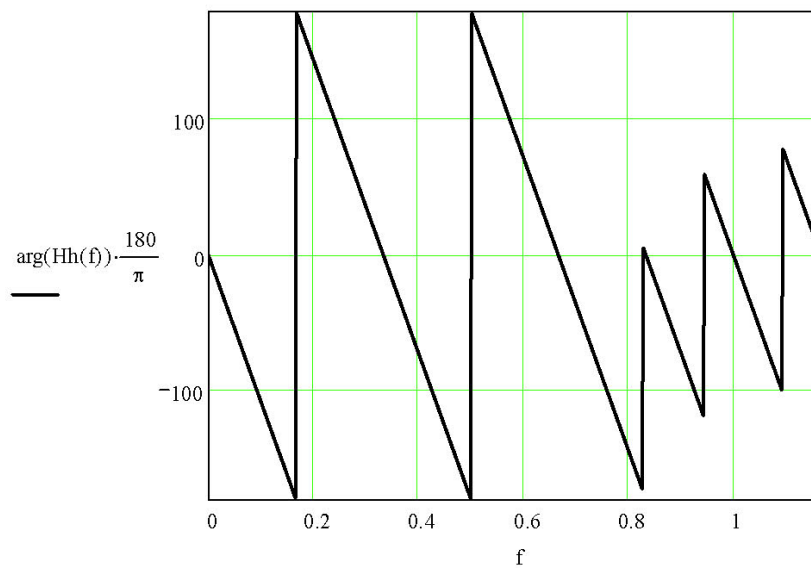
$$Hh(f) := \sum_{k=0}^{N-1} \left(h_k \cdot e^{-i \cdot 2 \cdot \pi \cdot f \cdot k \cdot T} \right) \text{ - частотна характеристика нерекурсивного дискретного фільтра}$$

$$f := 0, \frac{Fd}{1000} \dots \frac{Fd}{2} \text{ - діапазон побудови частотних характеристик } [0; Fd/2]$$

Амплітудно-частотна характеристика



Фазо-частотна характеристика



Моделювання реакції нерекурсивного фільтра на вхідний сигнал із застосуванням дискретної згортки

Формування вхідного сигналу нерекурсивного дискретного фільтра

$N_{in} := 10$ - кількість відліків вхідного сигналу

$j := 0..N_{in} - 1$

$x_j := j \cdot T \cdot \alpha^{-j \cdot T}$ - формування відліків вхідного сигналу $\alpha \equiv 1.5$ - параметр вхідного сигналу

$Norm(a, b) := \begin{cases} \text{for } i \in \text{length}(a) .. \text{length}(b) - 1 & \text{if } \text{length}(b) > \text{length}(a) \\ a_i \leftarrow 0 \\ a \end{cases}$ - функція, що застосовується для вирівнювання довжини вектора вхідного сигналу і імпульсної характеристики

$xN := Norm(x, h)$ $hN := Norm(h, x)$ - вхідний сигнал і імпульсна характеристика однакової довжини

Обчислення згортки між вхідним сигналом і імпульсною характеристикою нерекурсивного фільтра

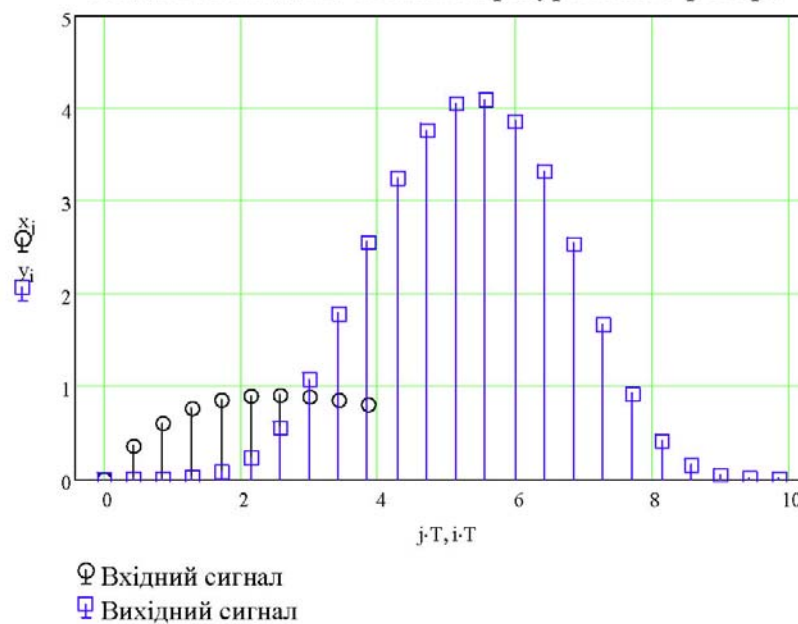
$zgortka(k, x, h) := \sum_{m=0}^k \left(\text{if}(m - \text{length}(x) < 0, h_m, 0) \cdot \text{if}(k - m - \text{length}(h) < 0, x_{k-m}, 0) \right)$ - функція дискретної згортки

$N_{out} := \text{length}(h) + \text{length}(x) - 1$ - обчислення тривалості вихідного сигналу

$i := 0..N_{out} - 1$

$y_i := zgortka(i, xN, hN)$ - обчислення значення відліків вихідного сигналу

Вхідний і вихідний сигнали нерекурсивного фільтра



Лабораторна робота №2 МОДЕЛЮВАННЯ ЛІНІЙНИХ ДИСКРЕТНИХ СИСТЕМ ІЗ ЗАСТОСУВАННЯМ ПАКЕТУ MATHCAD

Частина 2. Рекурсивний дискретний фільтр

$$H(z) := \frac{\sum_{k=0}^{N-1} (b_k \cdot z^{-k})}{1 + \sum_{m=1}^{M-1} (a_m \cdot z^{-m})} \quad \text{- системна функція рекурсивного дискретного фільтра в загальному вигляді}$$

$N = 3$ - порядок нерекурсивної частини дискретного фільтра

$M = 3$ - порядок рекурсивної частини дискретного фільтра

$$b = \begin{pmatrix} 0.5 \\ -1 \\ 1 \end{pmatrix} \quad \text{- коефіцієнти нерекурсивної частини фільтра} \quad a = \begin{pmatrix} 1 \\ -0.3 \\ -0.5 \end{pmatrix} \quad \text{- коефіцієнти рекурсивної частини фільтра}$$

$$H(z) \rightarrow \frac{\frac{1}{2} - \frac{1}{z} + \frac{1}{z^2}}{1 - \frac{3}{10 \cdot z} - \frac{1}{2 \cdot z^2}} \quad \text{- системна функція рекурсивного дискретного фільтра, що моделюється}$$

Часова (імпульсна) характеристика рекурсивного фільтра

$T := 1$ - період дискретизації $\Delta(n) := \delta(n \cdot T, 0)$ - дискретна дельта функція

$F_d := \frac{1}{T}$ - лінійна частота дискретизації

Обчислення імпульсної характеристики на основі зворотнього Z-перетворення системної функції рекурсивного фільтра

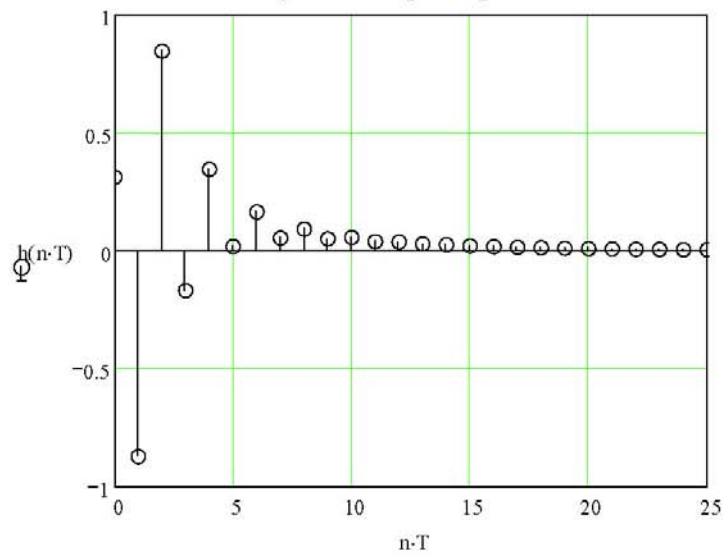
Символьне зворотнє Z-перетворення (із округленням) системної функції дискретного фільтра:

$$H(z) \left| \begin{array}{l} \text{invztrans}, z \\ \text{float}, 2 \end{array} \right. \rightarrow .12e-2 \cdot \frac{(-.17e4) \cdot \Delta(n) \cdot 12.^n \cdot 18.^n + .26e3 \cdot 10.^n \cdot 18.^n + .17e4 \cdot (-10.)^n \cdot 12.^n}{12.^n \cdot 18.^n}$$

Визначення функції, що задає імпульсну характеристику рекурсивного дискретного фільтра (на основі раніше розрахованої формули):

$$h(n) := .12e-2 \cdot \frac{(-.17e4) \cdot \Delta(n) \cdot 12.^n \cdot 18.^n + .26e3 \cdot 10.^n \cdot 18.^n + .17e4 \cdot (-10.)^n \cdot 12.^n}{12.^n \cdot 18.^n}$$

Імпульсна характеристика

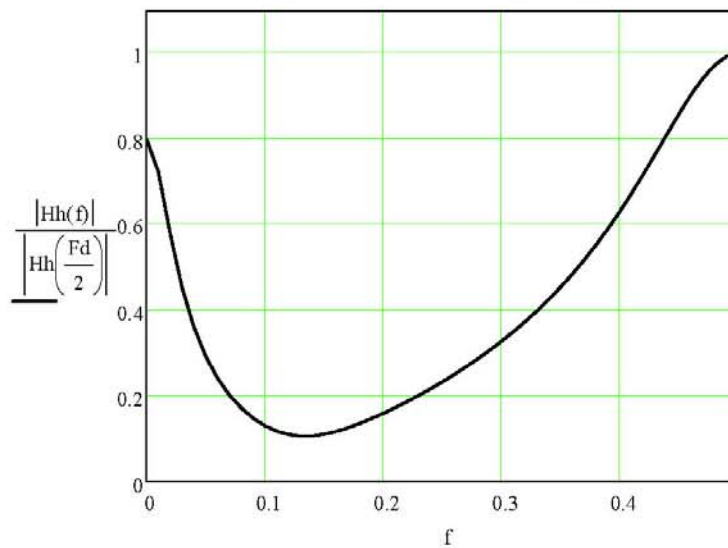


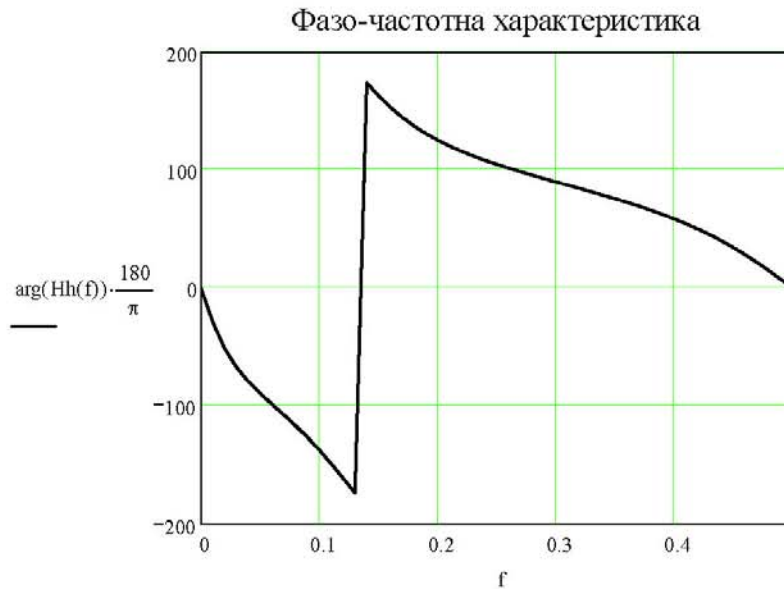
Частотні характеристики рекурсивного фільтра

$$Hh(f) := \frac{\sum_{k=0}^{N-1} \left(b_k \cdot e^{-i \cdot 2 \cdot \pi \cdot f \cdot k \cdot T} \right)}{1 + \sum_{m=1}^{M-1} \left(a_m \cdot e^{-i \cdot 2 \cdot \pi \cdot f \cdot m \cdot T} \right)} \quad \text{- частотна характеристика рекурсивного дискретного фільтра}$$

$$f := 0, \frac{Fd}{100} .. \frac{Fd}{2} \quad \text{- діапазон побудови частотних характеристик [0; Fd/2]}$$

Амплітудно-частотна характеристика





Моделювання реакції рекурсивного фільтра на вхідний сигнал із застосуванням Z-перетворення

$x(n) := n \cdot T \cdot \alpha^{-n \cdot T}$ - аналітичний запис вхідного дискретного сигналу $\alpha = 3$ - параметр сигналу рекурсивного фільтра

$x(n) \xrightarrow{\text{ztrans}, n} 3 \cdot \frac{z}{(3 \cdot z - 1)^2}$ - символічне Z-перетворення вхідного сигналу

$X(z) := 3 \cdot \frac{z}{(3 \cdot z - 1)^2}$ - Z-образ вхідного сигналу

$Y(z) := H(z) \cdot X(z)$ - обчислення Z-образу вихідного сигналу як добутку системної функції і Z-образу вхідного сигналу

Символьне обернене Z-перетворення вихідного сигналу (із округленням):

$$Y(z) \left| \begin{array}{l} \text{invztrans}, z \\ \text{float}, 2 \end{array} \right. \rightarrow .14e-4 \cdot \frac{.32e5 \cdot 10.^n \cdot 18.^n - .38e5 \cdot (-10.)^n \cdot 12.^n + .63e4 \cdot .33^n \cdot 12.^n \cdot 18.^n - .11e6 \cdot .33^n \cdot n \cdot 12.^n \cdot 18.^n}{12.^n \cdot 18.^n}$$

Часове представлення вихідного дискретного сигналу рекурсивного фільтра:

$$y(n) := .14e-4 \cdot \frac{.32e5 \cdot 10.^n \cdot 18.^n - .38e5 \cdot (-10.)^n \cdot 12.^n + .63e4 \cdot .33^n \cdot 12.^n \cdot 18.^n - .11e6 \cdot .33^n \cdot n \cdot 12.^n \cdot 18.^n}{12.^n \cdot 18.^n}$$

$n := 0 .. 30$

Вхідний і вихідний сигнали рекурсивного фільтра

