

ТЕОРИЯ И ПРИМЕНЕНИЕ ЦИФРОВОЙ ОБРАБОТКИ СИГНАЛОВ

АНАЛИЗ РАЗНОСТНЫХ УРАВНЕНИЙ ПРИ ПОМОЩИ Z-ПРЕОБРАЗОВАНИЯ

д.т.н., доцент Фашкевич Максим Юсифович



Белорусский государственный университет
информатики и радиоэлектроники
Кафедра электронных вычислительных средств

Введение

ЛС-система (цифровой фильтр)

$$y(n) = x(n) - 0,6x(n - 1) - 0,7y(n - 1).$$

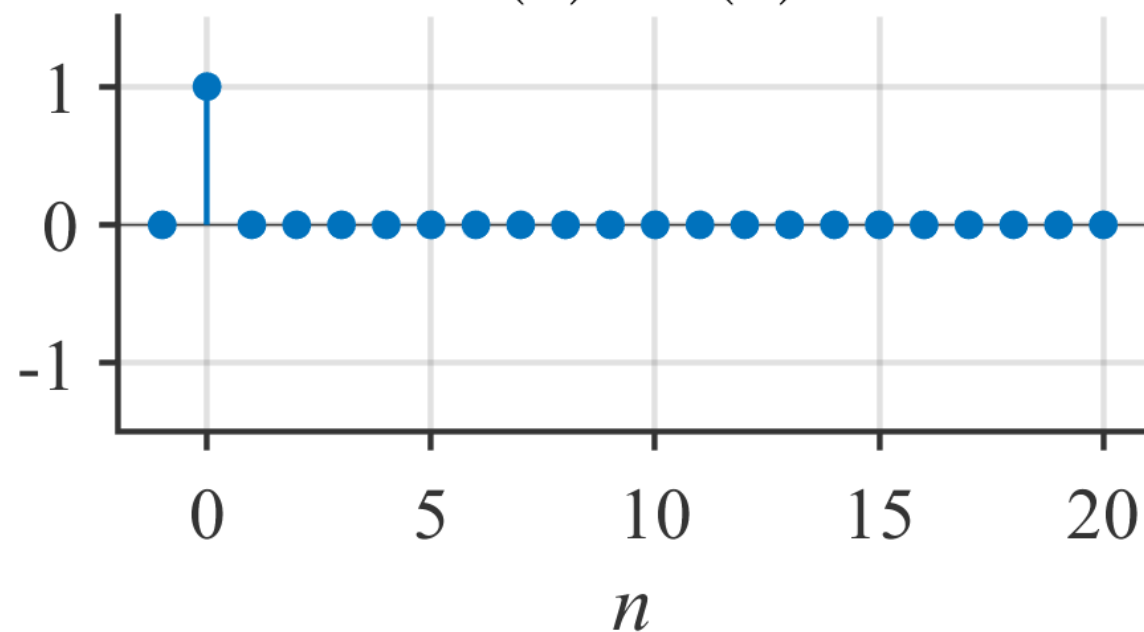
Введение

Цифровой фильтр

$$y(n) = x(n) - 0,6x(n - 1) - 0,7y(n - 1).$$

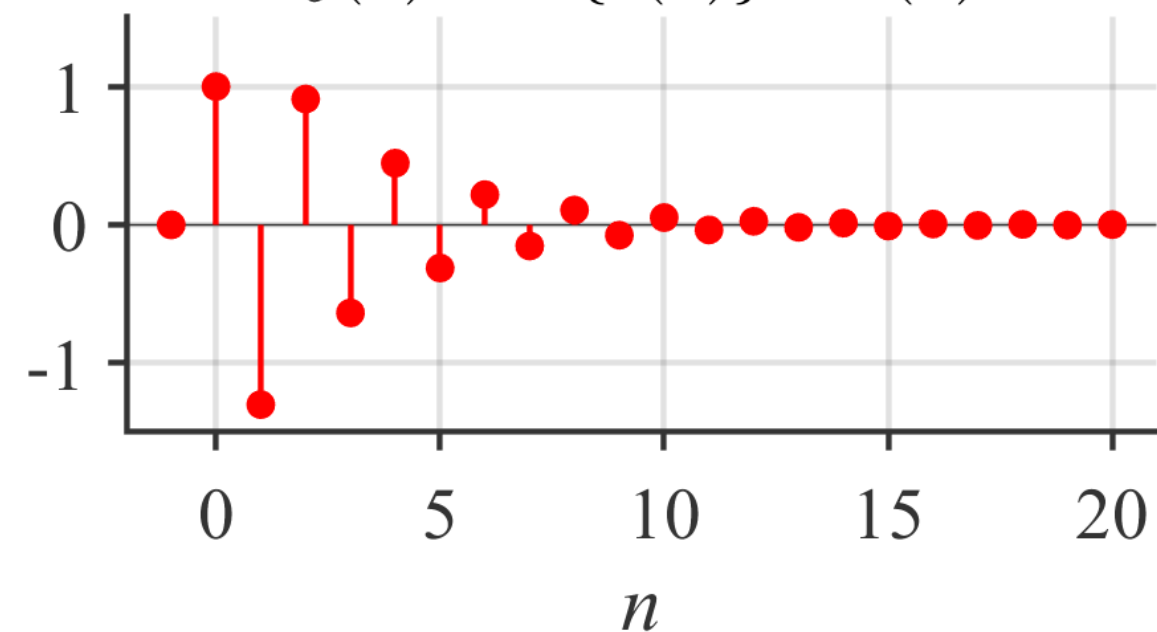
Вход – дельта-импульс

$$x(n) = \delta(n)$$



Выход

$$y(n) = H\{\delta(n)\} = h(n)$$



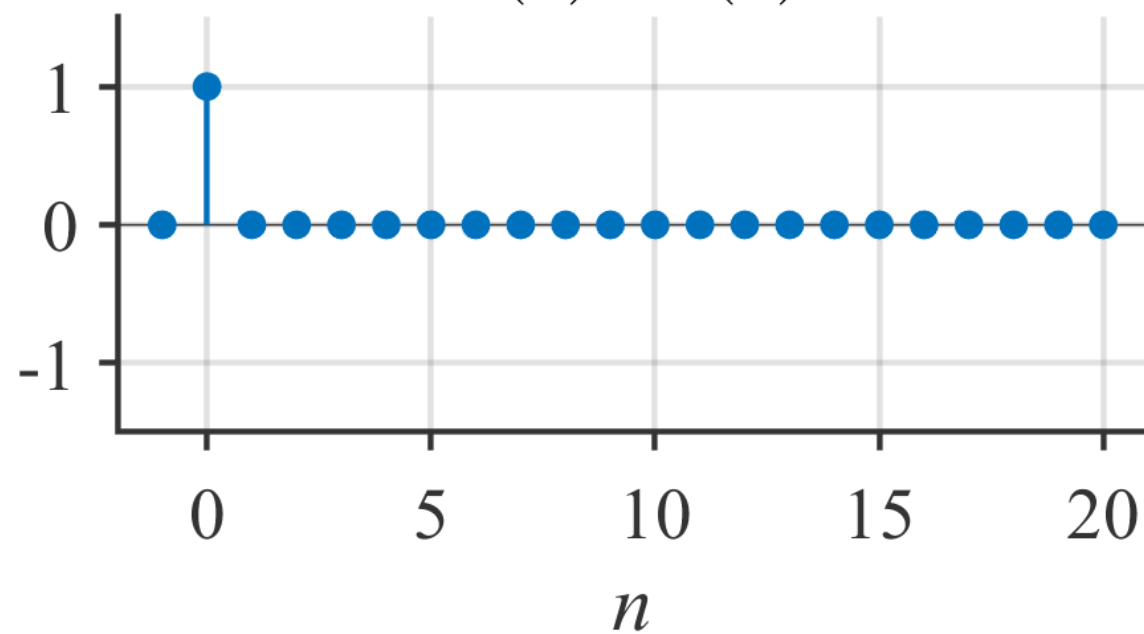
Введение

Цифровой фильтр

$$y(n) = x(n) - 0,6x(n - 1) - 0,7y(n - 1).$$

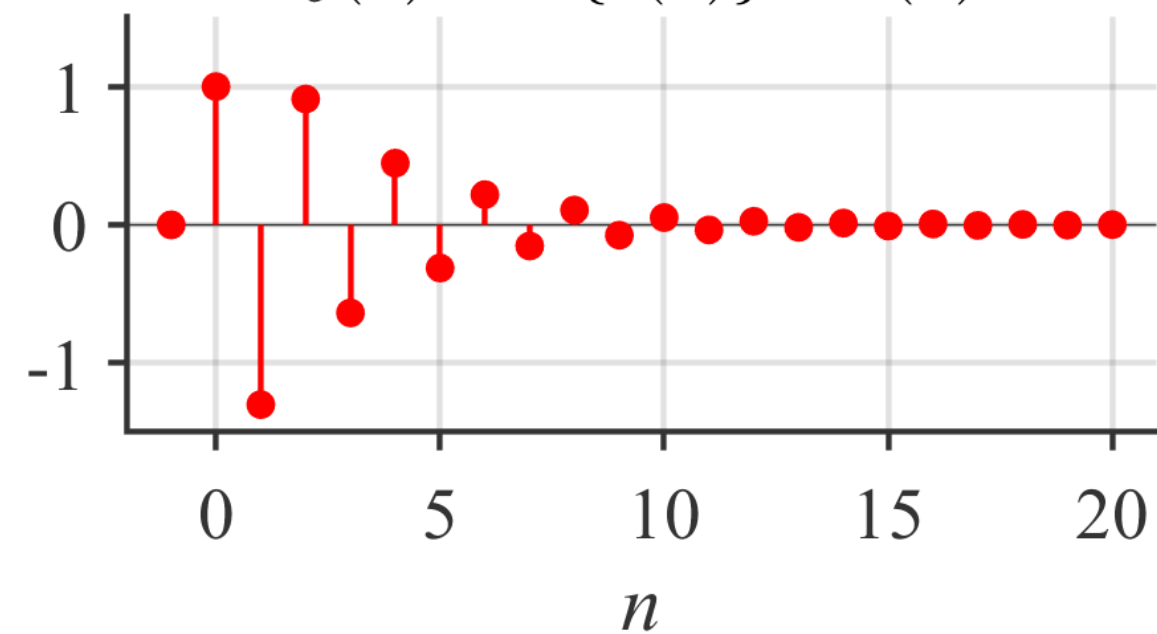
Вход – дельта-импульс

$$x(n] = \delta(n)$$



Выход – импульсная характеристика

$$y(n) = H\{\delta(n)\} = h(n)$$



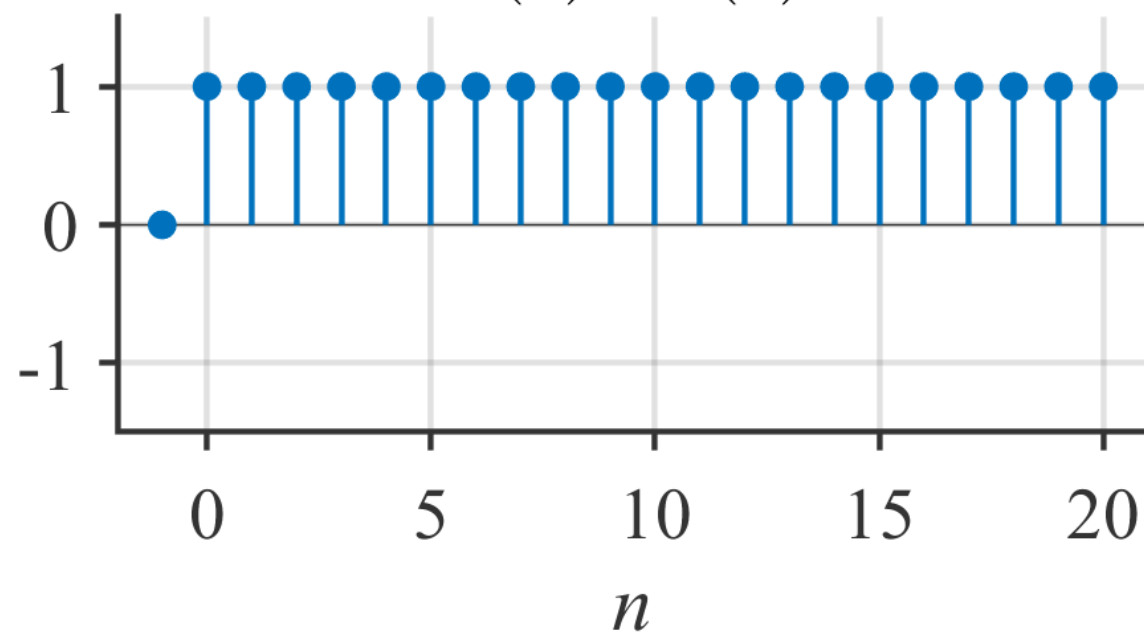
Введение

Цифровой фильтр

$$y(n) = x(n) - 0,6x(n - 1) - 0,7y(n - 1).$$

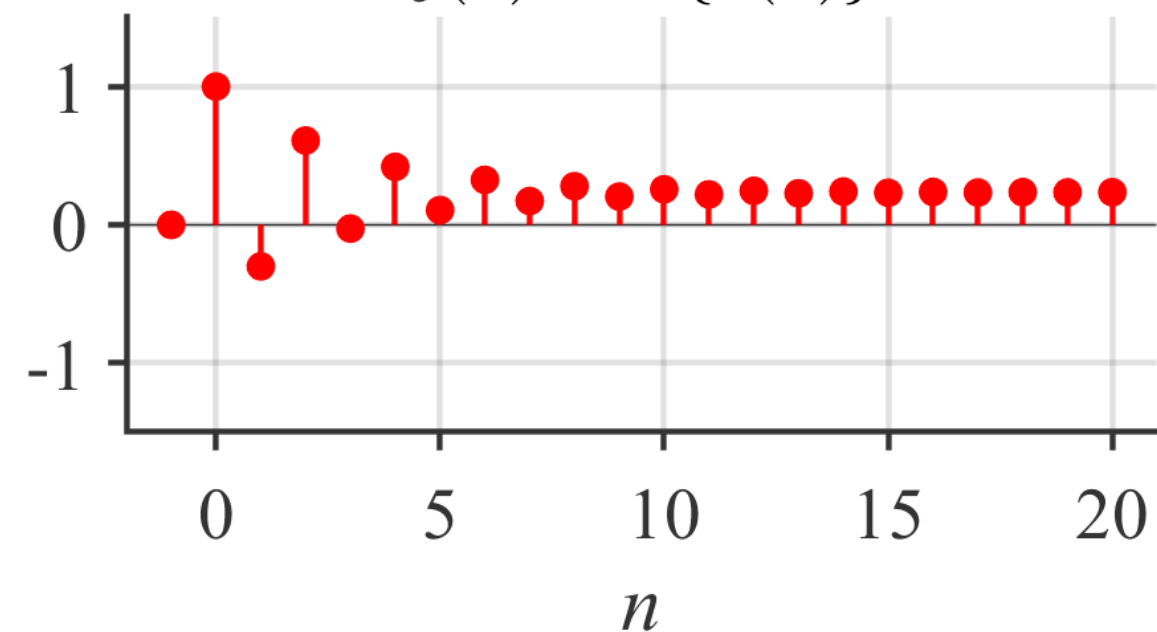
Вход – единичный скачок

$$x(n) = u(n)$$



Выход

$$y(n) = H\{u(n)\}$$



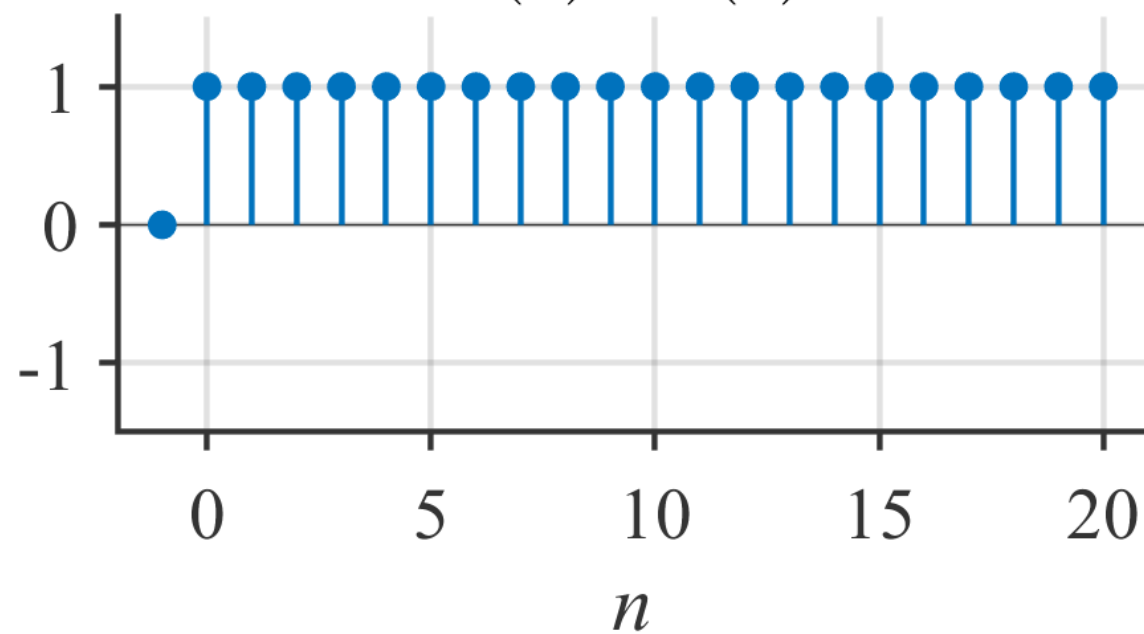
Введение

Цифровой фильтр

$$y(n) = x(n) - 0,6x(n - 1) - 0,7y(n - 1).$$

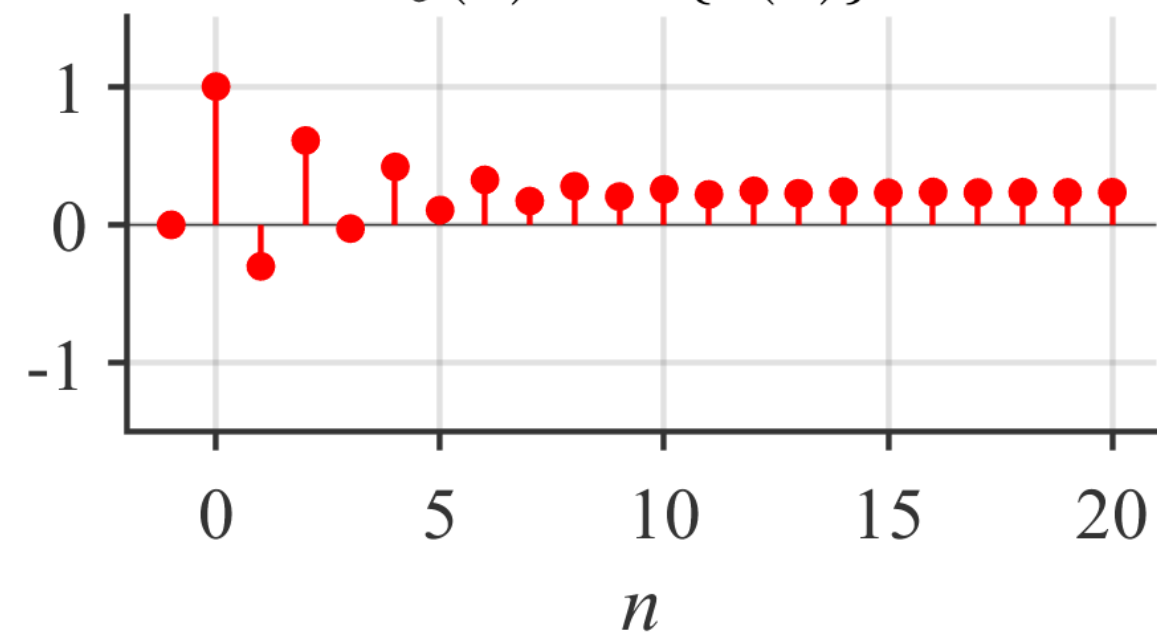
Вход – единичный скачок

$$x(n) = u(n)$$



Выход – переходная характеристика

$$y(n) = H\{u(n)\}$$



Разностное уравнение

Цифровой фильтр

$$a_0 y(n) = \sum_{k=0}^M b_k x(n-k) - \sum_{k=1}^N a_k y(n-k).$$

где a_k и b_k – фиксированные коэффициенты.

Разностное уравнение

Цифровой фильтр

$$a_0 y(n) = \sum_{k=0}^M b_k x(n-k) - \sum_{k=1}^N a_k y(n-k).$$

где a_k и b_k – фиксированные коэффициенты.

Чаще всего $a_0 = 1$.

Разностное уравнение

Цифровой фильтр

$$y(n) = \sum_{k=0}^M b_k x(n-k) - \sum_{k=1}^N a_k y(n-k).$$

где a_k и b_k – фиксированные коэффициенты.

Реализация

Для реализации фильтра в MATLAB используется функция

$$y = \text{filter}(b, a, x)$$

где b – коэффициенты прямой связи,
 a – коэффициенты обратной связи,
 x – входной сигнал.

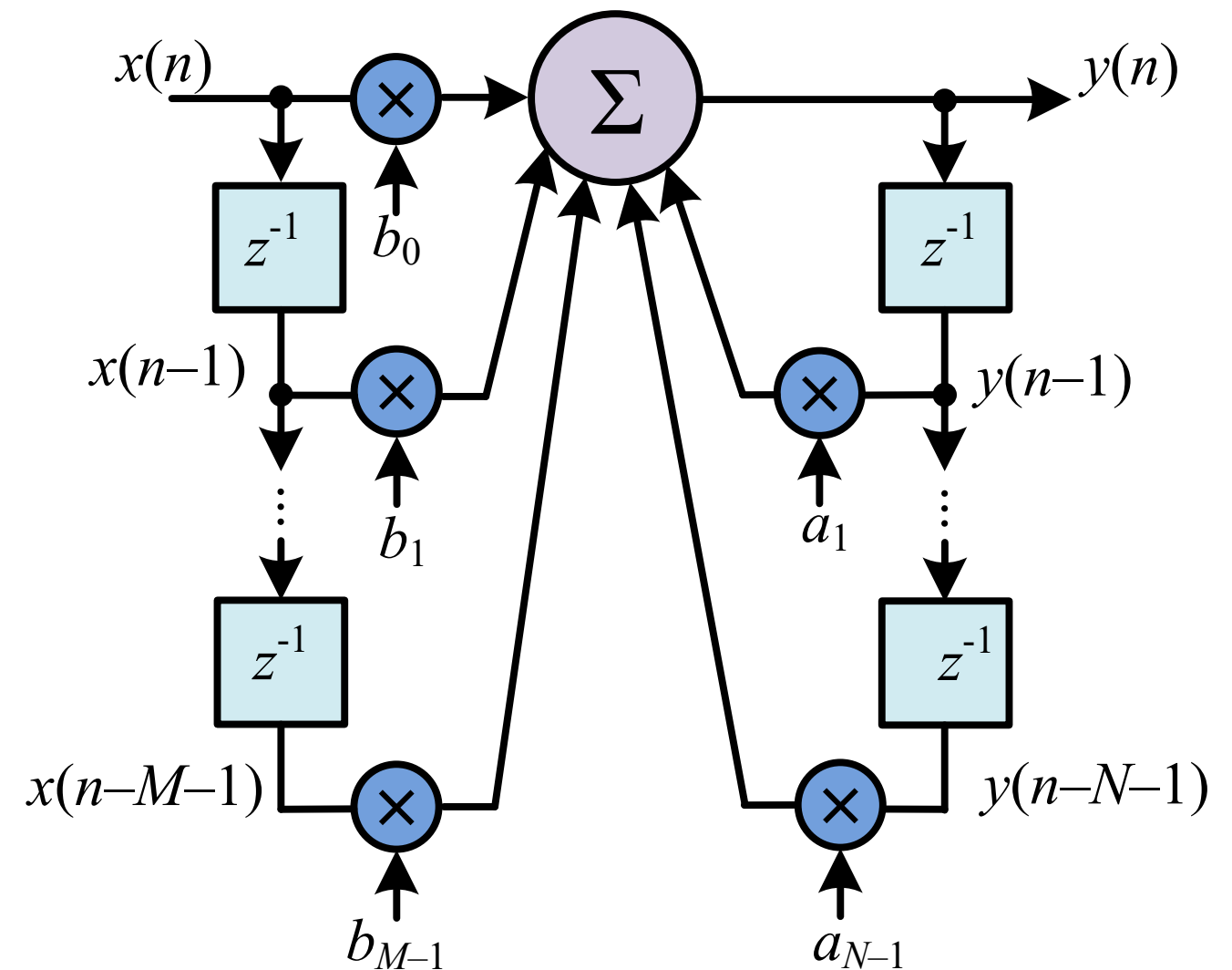


Схема реализации разностного уравнения
(z^{-1} – блок единичной задержки)

Разностное уравнение (пример)

Цифровой фильтр

$$y(n) = \sum_{k=0}^M b_k x(n-k) - \sum_{k=1}^N a_k y(n-k).$$

где a_k и b_k – фиксированные коэффициенты.

Реализация

Для реализации фильтра в MATLAB используется функция

$$y = \text{filter}(b, a, x)$$

где b – коэффициенты прямой связи,
 a – коэффициенты обратной связи,
 x – входной сигнал.

Пример

Пусть задано разностное уравнение цифрового фильтра

$$y(n) = x(n) - 0,6x(n-1) - 0,7y(n-1).$$

Найти коэффициенты b и a для функции `filter`.

$b = ?$

$a = ?$

Разностное уравнение (пример)

Цифровой фильтр

$$y(n) = \sum_{k=0}^M b_k x(n-k) - \sum_{k=1}^N a_k y(n-k).$$

где a_k и b_k – фиксированные коэффициенты.

Реализация

Для реализации фильтра в MATLAB используется функция

$$y = \text{filter}(b, a, x)$$

где b – коэффициенты прямой связи,
 a – коэффициенты обратной связи,
 x – входной сигнал.

Пример

Пусть задано разностное уравнение цифрового фильтра

$$y(n) = x(n) - 0,6x(n-1) - 0,7y(n-1).$$

Найти коэффициенты b и a для функции `filter`.

Ответ

$$b = [1 \quad -0.6]$$

$$a = [1 \quad 0.7]$$

Анализ разностного уравнения: основная идея

Основная идея: применим z -преобразование к разностному уравнению и найдем функцию

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)}.$$

$H(z)$ – **передаточная функция** фильтра, по которой легко определить является ли фильтр устойчивым или нет.

Анализ разностного уравнения:

Временная область

Z-область

$$y(n) = \sum_{k=0}^M b_k x(n-k) - \sum_{k=1}^N a_k y(n-k).$$

$$Y(z) = ?.$$

Анализ разностного уравнения

Временная область

$$y(n) = \sum_{k=0}^M b_k x(n-k) - \sum_{k=1}^N a_k y(n-k).$$

Z-область

$$Y(z) = \sum_{k=0}^M b_k z^{-k} X(z) - \sum_{k=1}^N a_k z^{-k} Y(z).$$

Анализ разностного уравнения

Временная область

$$y(n) = \sum_{k=0}^M b_k x(n-k) - \sum_{k=1}^N a_k y(n-k).$$

Z-область

$$Y(z) = \sum_{k=0}^M b_k z^{-k} X(z) - \sum_{k=1}^N a_k z^{-k} Y(z).$$

Для получения передаточной функции преобразуем выражение из z-области

$$Y(z) \left(1 + \sum_{k=1}^N a_k z^{-k} \right) = X(z) \sum_{k=0}^M b_k z^{-k}.$$

Анализ разностного уравнения

Временная область

$$y(n) = \sum_{k=0}^M b_k x(n-k) - \sum_{k=1}^N a_k y(n-k).$$

Z-область

$$Y(z) = \sum_{k=0}^M b_k z^{-k} X(z) - \sum_{k=1}^N a_k z^{-k} Y(z).$$

Для получения передаточной функции преобразуем выражение из z-области

$$Y(z) \left(1 + \sum_{k=1}^N a_k z^{-k} \right) = X(z) \sum_{k=0}^M b_k z^{-k}.$$

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{\sum_{k=0}^M b_k z^{-k}}{1 + \sum_{k=1}^N a_k z^{-k}}$$

Нули и полюса

Запишем передаточную функцию, факторизовав полиномы числителя и знаменателя

$$\begin{aligned} H(z) &= \frac{\sum_{k=0}^M b_k z^{-k}}{1 - \sum_{k=1}^N a_k z^{-k}} = \frac{K(1 - z_1 z^{-1})(1 - z_2 z^{-1}) \dots (1 - z_M z^{-1})}{(1 - p_1 z^{-1})(1 - p_2 z^{-1}) \dots (1 - p_N z^{-1})} = \\ &= \frac{K(z - z_1)(z - z_2) \dots (z - z_M)}{(z - p_1)(z - p_2) \dots (z - p_M)}. \end{aligned}$$

Обычно мы факторизуем полином на множители вида $(z - z_k)$. Однако легко проверить, что

$$(z - z_k) = z(1 - z^{-1}z_k).$$

Нули и полюса

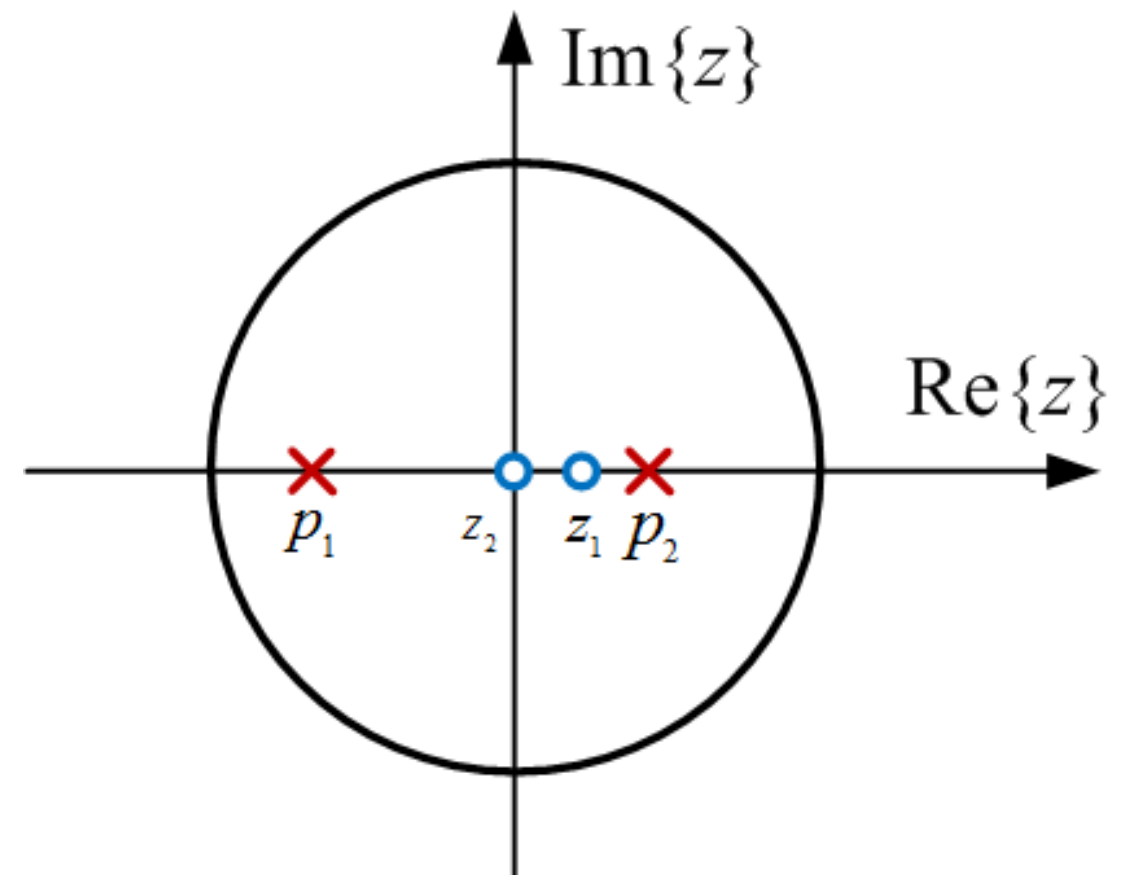
Запишем передаточную функцию, факторизовав полиномы числителя и знаменателя

$$\begin{aligned} H(z) &= \frac{\sum_{k=0}^M b_k z^{-k}}{1 + \sum_{k=1}^N a_k z^{-k}} = \frac{K(1 - z_1 z^{-1})(1 - z_2 z^{-1}) \dots (1 - z_M z^{-1})}{(1 - p_1 z^{-1})(1 - p_2 z^{-1}) \dots (1 - p_N z^{-1})} = \\ &= \frac{K(z - z_1)(z - z_2) \dots (z - z_M)}{(z - p_1)(z - p_2) \dots (z - p_M)}. \end{aligned}$$

Диаграмма нулей и полюсов

На диаграмме **крестиком** обозначается положение **полюсов**, а **кружком** – положение **нулей**.

У устойчивого фильтра все полюса должны лежать внутри единичной окружности в z -плоскости.



Пример

Определить стабильность фильтра с коэффициентами $b_0 = 1$, $b_1 = 1$ и $a_1 = -0,5$ и изобразить его схему.



Пример

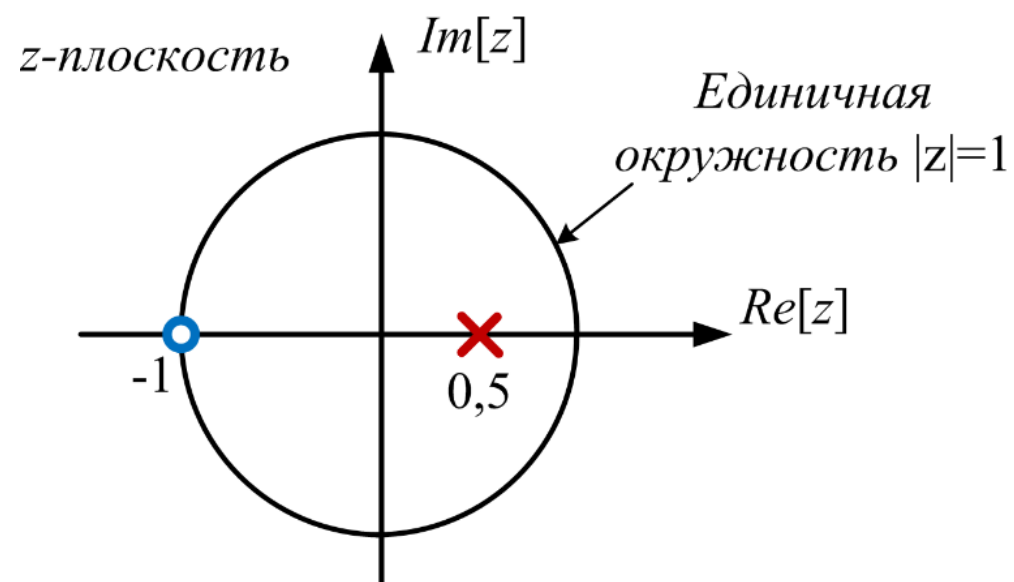
Определить стабильность фильтра с коэффициентами $b_0 = 1$, $b_1 = 1$ и $a_1 = -0,5$ и изобразить его схему.

Решение

Найдем передаточную функцию

$$H(z) = \frac{1 + z^{-1}}{1 - 0,5z^{-1}} = \frac{z + 1}{z - 0,5}$$

Полюс фильтра $p_1 = 0,5$ лежит внутри единичной окружности и, следовательно, фильтр **устойчив**.



$$y(n) = x(n) + x(n-1) + 0,5y(n-1).$$

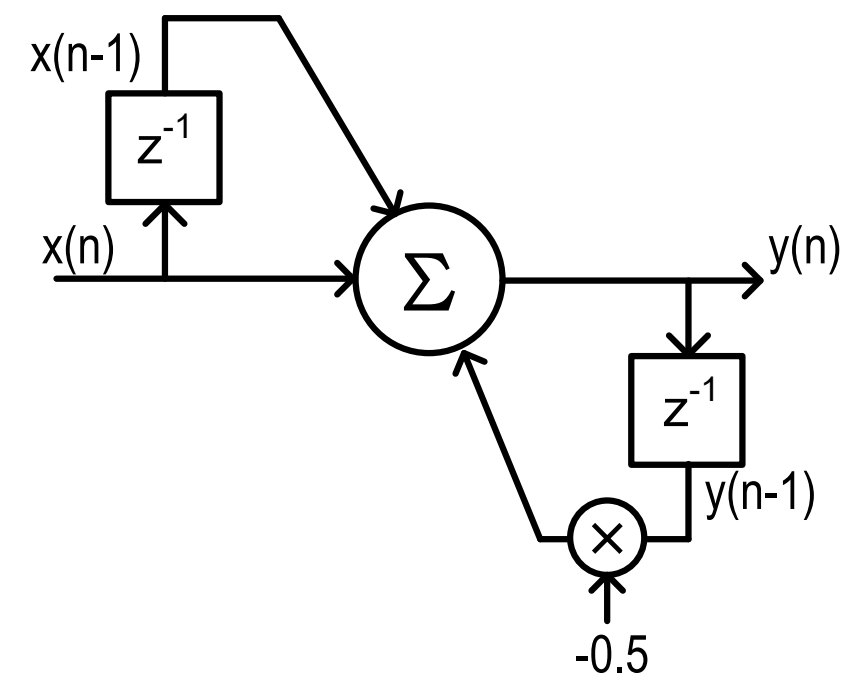
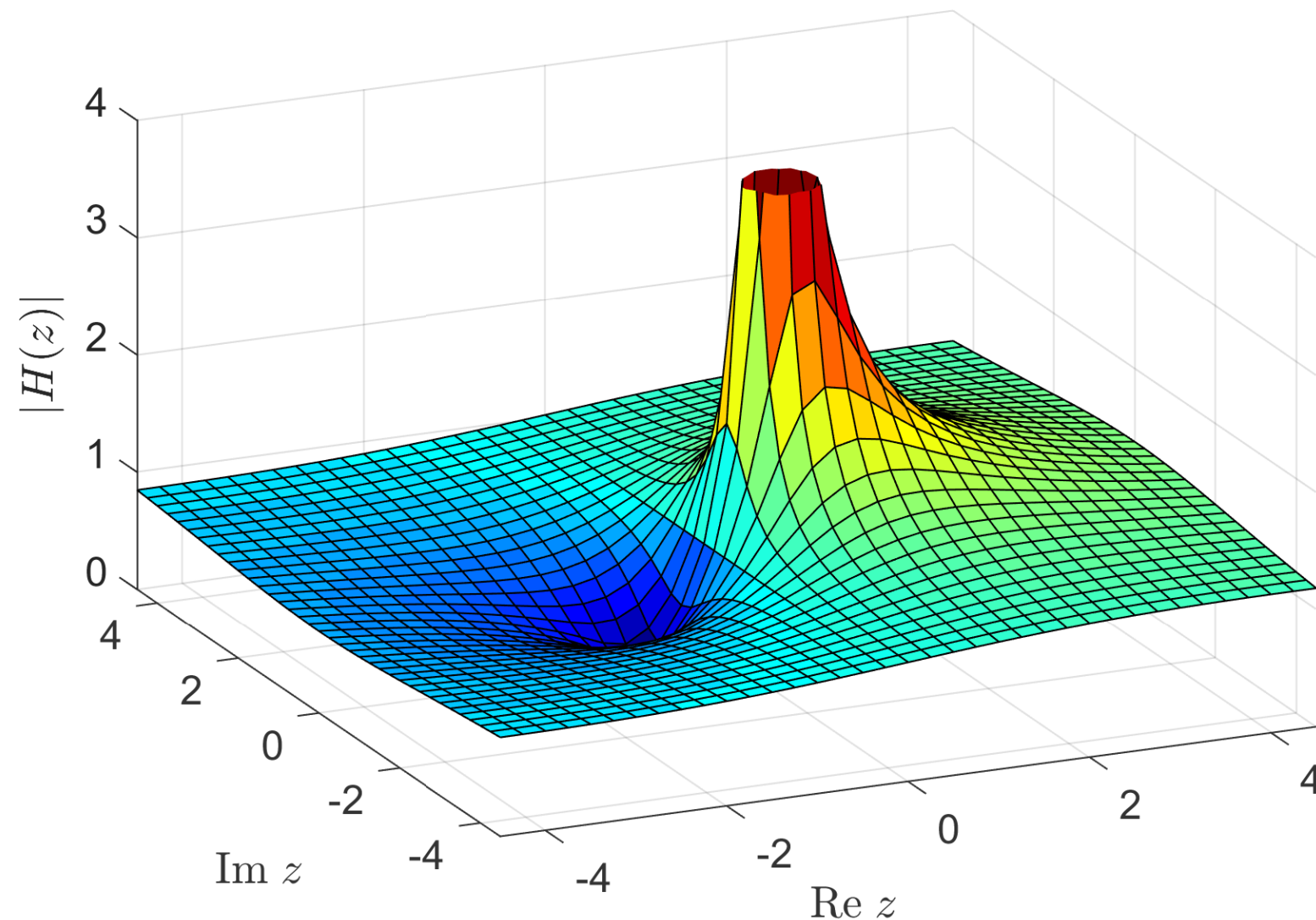


Диаграмма нулей и полюсов

Передаточная функция $|H(z)|$ в z-плоскости

Представление передаточной функции в виде диаграммы нулей и полюсов схематично. Модуль передаточной функции $|H(z)|$ представляет собой поверхность в z-плоскости.



Передаточная функция $|H(z)|$ в z-плоскости

Зачем полюсам находится внутри единичной окружности?

$$H(z) = \frac{\prod_{k=0}^{M-1} (1 - z_k z^{-1})}{\prod_{k=0}^{N-1} (1 - p_k z^{-1})} = \dots$$

Зачем полюсам находится внутри единичной окружности?

$$H(z) = \frac{\prod_{k=0}^{M-1} (1 - z_k z^{-1})}{\prod_{k=0}^{N-1} (1 - p_k z^{-1})} = \sum_{k=0}^{N-1} \frac{A_k}{1 - p_k z^{-1}}$$

Что произойдет если взять обратное z-преобразование от $H(z)$?

Зачем полюсам находится внутри единичной окружности?

$$H(z) = \frac{\prod_{k=0}^{M-1} (1 - z_i z^{-1})}{\prod_{k=0}^{N-1} (1 - p_k z^{-1})} = \sum_{k=0}^{N-1} \frac{A_k}{1 - p_k z^{-1}}$$

Найдем импульсную характеристику $h(n) = \mathcal{Z}^{-1}\{H(z)\}$

$$h(n) = \mathcal{Z}^{-1}\{H(z)\} = \mathcal{Z}^{-1}\left\{\sum_{k=0}^{N-1} \frac{A_k}{1 - p_k z^{-1}}\right\} = \sum_{k=0}^{N-1} A_k p_k^n u(n)$$

Z-преобразование стандартных последовательностей (выдержка из таблицы)

Последовательность	Z-преобразование	Область сходимости (ОС)
$r^n u(n)$	$\frac{1}{1 - rz^{-1}}$	$ z > r $

Пример

$$H(z) = \frac{1 + z^{-1}}{1 - 0,5z^{-1}} = -2 + \frac{3}{1 - 0,5z^{-1}}$$

$$h(n) = \mathcal{Z}^{-1} \left\{ -2 + \frac{3}{1 - 0,5z^{-1}} \right\} = -2\delta(n) + 3(0,5)^n u(n)$$

