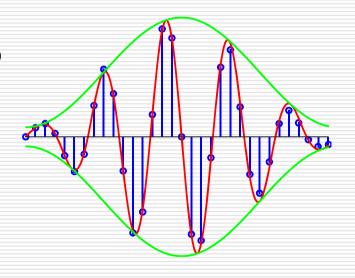


Санкт-Петербургский государственный электротехнический университет «ЛЭТИ» Кафедра теоретических основ радиотехники



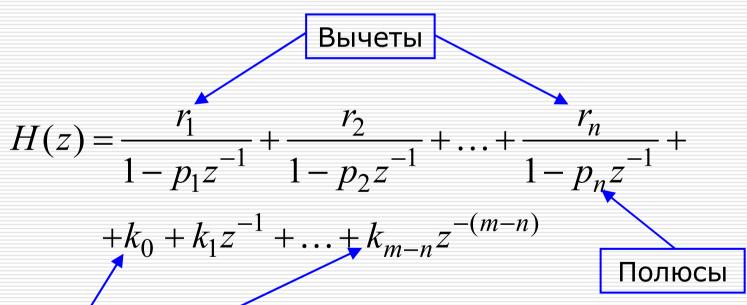
ЦИФРОВАЯ ОБРАБОТКА СИГНАЛОВ Тема 2 Дискретные системы

дискретные системь (Лекция 3)



Полюсы и вычеты

 \square Представляем H(z) в виде суммы простых дробей



Целая часть

Расчет импульсной характеристики

□ Простые дроби соответствуют *экспоненциальным* слагаемым

$$\frac{r_i}{1 - p_i z^{-1}} \leftrightarrow r_i (p_i)^k, \quad k \ge 0$$

□ Комплексно-сопряженные пары дают затухающие синусоиды

$$r_{i}(p_{i})^{k} + r_{i}^{*}(p_{i}^{*})^{k} = 2\operatorname{Re}[r_{i}(p_{i})^{k}] =$$

$$= 2|r_{i}| \cdot |p_{i}|^{k} \cos(k \operatorname{arg} p_{i} + \operatorname{arg} r_{i})$$

Расчет импульсной характеристики: пример

□ Функция передачи:

$$H(z) = \frac{0.0528 + 0.0797z^{-1} + 0.1295z^{-2} + 0.1295z^{-3} + 0.0797z^{-4} + 0.0528z^{-5}}{1 - 1.8107z^{-1} + 2.4947z^{-2} - 1.8801z^{-3} + 0.9537z^{-4} - 0.2336z^{-5}}$$

□ Параметры простых дробей (MATLAB):

```
[r, p, k] = residuez([0.0528 \ 0.0797 \ 0.1295 \ 0.1295 \ 0.0797 \ 0.0528], ...
[1 -1.8107 \ 2.4947 \ -1.8801 \ 0.9537 \ -0.2336])
```

```
r =
0.0415 + 0.0510i
0.0415 - 0.0510i
-0.3290 - 0.0599i
-0.3290 + 0.0599i
0.8538 + 0.0000i
```

```
p =
0.2788 + 0.8973i
0.2788 - 0.8973i
0.3811 + 0.6274i
0.3811 - 0.6274i
0.4910 + 0.0000i
```

$$k = -0.2260$$

Расчет импульсной характеристики: пример

Модули и фазы вычетов и полюсов:



Представление в виде простых дробей:

$$H(z) = -0.2260 + \frac{0.0658e^{j0.8874}}{1 - 0.9396e^{j1.2696}z^{-1}} + \frac{0.0658e^{-j0.8874}}{1 - 0.9396e^{-j1.2696}z^{-1}} + \frac{0.3344e^{-j2.9614}}{1 - 0.7341e^{j1.0250}z^{-1}} + \frac{0.3344e^{-j2.9614}}{1 - 0.7341e^{-j1.0250}z^{-1}} + \frac{0.8538}{1 - 0.4910z^{-1}}$$

Расчет импульсной характеристики: пример

□ Обратное z-преобразование:

$$h(k) = -0.2260 \, \delta(k) +$$
 $+ 0.1316 \times 0.9396^k \, \cos \left(0.8874 + 1.2696 \, k \right) +$
 $+ 0.6688 \times 0.7341^k \, \cos \left(-2.9614 + 1.0250 \, k \right) +$
 $+ 0.8538 \times 0.4910^k, \quad k \ge 0$ Вывод фо

Вывод формулы будет показан на лекции

Устойчивость дискретных систем

- □ При нулевом входном сигнале в системе могут существовать свободные колебания
- □ Вид свободных колебаний определяется начальными условиями

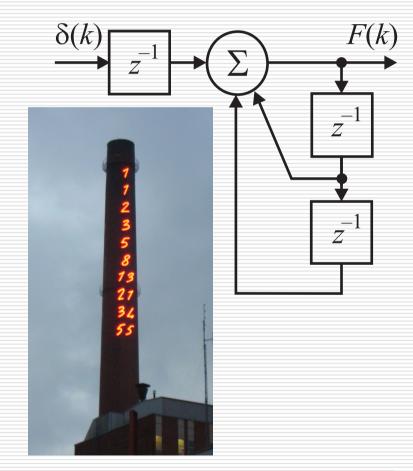
При
$$x(k) = 0$$
 $\lim_{k \to \infty} y(k) = 0$

 \square Слагаемые $r_i(p_i)^k$ затухают при $|p_i| < 1$

устойчивости

Последовательность Фибоначчи как ИХ дискретного фильтра

- Определение последовательности Фибоначчи:
 - F(0) = 0
 - F(1) = 1
 - F(k) = F(k-1) + F(k-2)
- □ Записав функцию передачи фильтра, можно получить прямую (нерекурсивную) формулу для расчета



Пространство состояний

$$\mathbf{s}(k+1) = \mathbf{A} \ \mathbf{s}(k) + \mathbf{B} \ x(k)$$
$$y(k) = \mathbf{C} \ \mathbf{s}(k) + D \ x(k)$$

- s вектор состояния (содержимое элементов памяти)
- □ A, B, C, D параметры, описывающие систему
- □ Связь с функцией передачи:

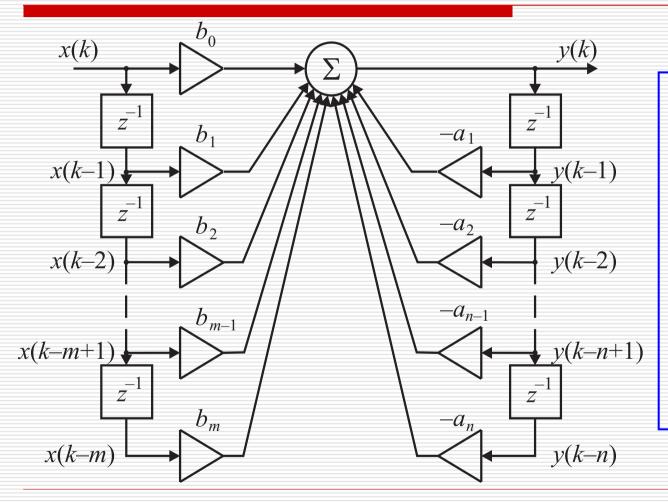
Чему равны полюсы функции передачи?

$$H(z) = \mathbf{C}(z\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B} + D$$

Формы реализации дискретных систем

- Для реализации одной и той же функции передачи можно по-разному организовать вычисление выходного сигнала
- Различие в том, что именно является внутренним состоянием системы
- При абсолютно точных вычислениях все формы эквивалентны друг другу
- □ Рассматриваем следующие формы:
 - Прямая
 - Каноническая
 - Транспонированная

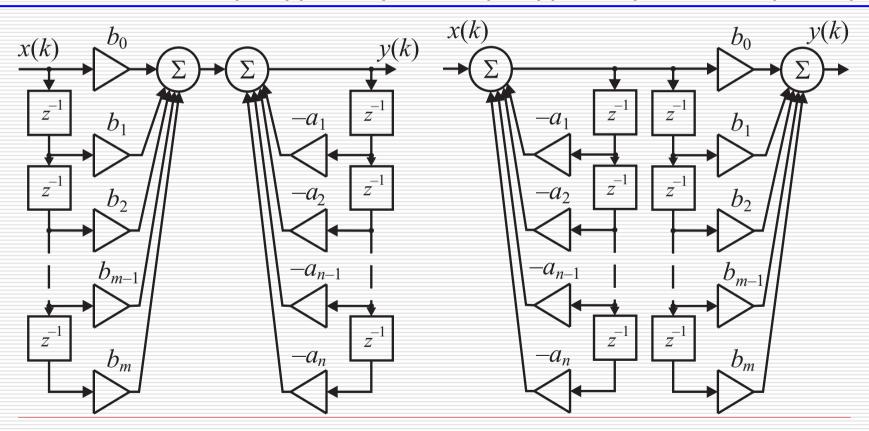
Прямая форма



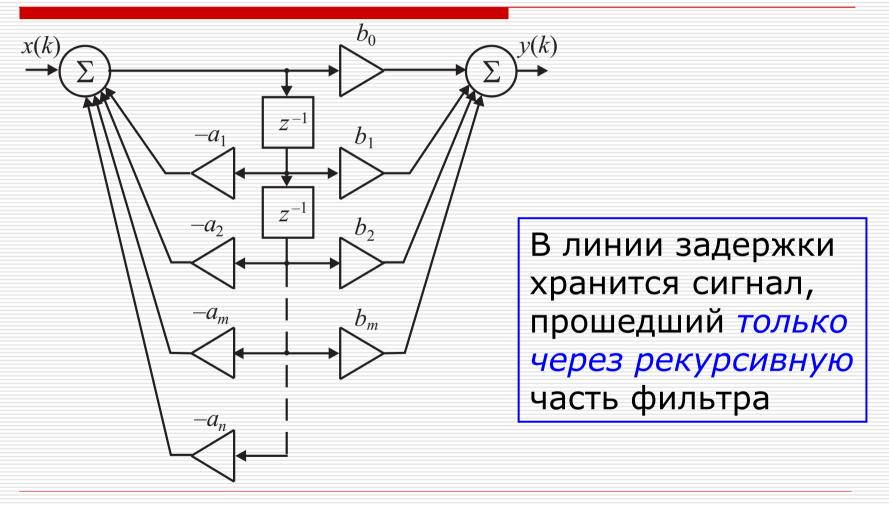
Вычисления реализованы непосредственно по формуле алгоритма дискретной фильтрации

Каноническая форма идея получения

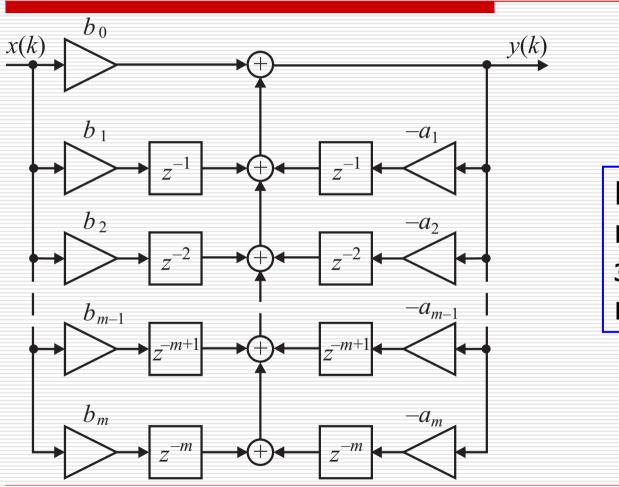
Меняем местами рекурсивную и нерекурсивную части фильтра



Каноническая форма

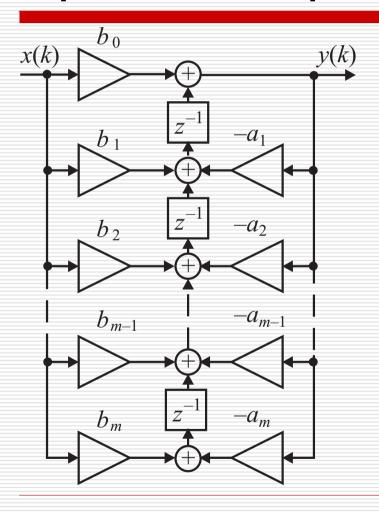


Транспонированная форма— идея получения



Меняем местами задержку и умножение

Транспонированная форма



Элементы памяти не образуют линию задержки

Возможно распараллеливание операций сложения и умножения

Последовательная (каскадная) форма

Идея — факторизация функции передачи:

$$H(z) = H_1(z)H_2(z)...$$

Используются секции второго порядка

