

Л. А. МИРОНОВСКИЙ, Д. В. ШИНТЯКОВ

СВЯЗЬ ГАНКЕЛЕВЫХ СИНГУЛЯРНЫХ ЧИСЕЛ ЛИНЕЙНОЙ СИСТЕМЫ С ЕЕ ЧАСТОТНЫМИ ХАРАКТЕРИСТИКАМИ

Рассматриваются линейные системы управления с ганкелевыми сингулярными числами высокой кратности. Для таких систем исследован вид частотных характеристик и показана возможность определения по ним значений сингулярных чисел без вычисления грамианов управляемости и наблюдаемости.

Ключевые слова: линейные системы, сингулярные числа ганкелева оператора, частотные характеристики.

Введение. Ганкелевы сингулярные числа сравнительно недавно привлекли внимание исследователей, но уже прочно вошли в арсенал методов теории управления. Они тесно связаны с современной методикой синтеза робастных регуляторов (μ -синтез и H_∞ -теория) и применяются для построения редуцированных моделей динамических систем, для оценки наблюдаемости и управляемости систем управления, а также как информативные диагностические признаки [1]. Средства для вычисления сингулярных чисел имеются в ряде математических пакетов.

Наибольшее из ганкелевых сингулярных чисел равно ганкелевой норме системы. Для их определения обычно необходимо вычислять грамианы управляемости и наблюдаемости системы. Поэтому имеет практическое значение исследование взаимосвязи ганкелевых сингулярных чисел и частотных характеристик, которые поддаются непосредственному измерению.

В литературе в основном исследовались системы с различными ганкелевыми сингулярными числами, в то время как их связь с частотными характеристиками наиболее отчетливо проявляется в случае чисел высокой кратности. Именно этот случай исследуется в настоящей статье, причем основное внимание уделено ситуации, когда все сингулярные числа одинаковы либо образуют две группы одинаковых чисел. Такие системы названы моносингулярными и бисингулярными соответственно.

Ганкелевы сингулярные числа линейных систем. Аппарат сингулярных чисел широко применяется в теории матриц, линейной алгебре и теории линейных динамических систем. Он представляет собой эффективное средство для вычисления ранга операторов, получения SVD-разложения, решения задач идентификации и редукации.

Напомним, что сингулярными числами матрицы A называются положительные квадратные корни из собственных чисел матрицы $A^T A$.

В теории динамических систем получили распространение два вида сингулярных чисел. Первый из них — это сингулярные числа матричной передаточной функции $Q(p)$, определяемые формулой

$$s_i = \max_{\omega} \sqrt{\lambda_i [Q^T(j\omega)Q(j\omega)]},$$

где λ_i — собственные числа произведения матриц, указанных в скобках.

Количество сингулярных чисел определяется размерами матрицы $Q(p)$. У скалярных систем (так называемых SISO-систем) имеется единственное сингулярное число, которое совпадает с максимумом амплитудно-частотной характеристики (АЧХ).

В настоящей статье рассматривается второй тип сингулярных чисел динамических систем — это ганкелевы сингулярные числа, определяемые формулой

$$\sigma_i = \sqrt{\lambda_i(W_c W_o)},$$

где W_c и W_o — грамианы управляемости и наблюдаемости системы.

Эти грамианы представляют собой симметричные квадратные матрицы, которые могут быть найдены путем решения матричных уравнений Ляпунова

$$W_c A^T + A W_c = -B B^T, \quad W_o A + A W_o = -C^T C,$$

где A, B, C — матрицы описания системы в пространстве состояний.

Количество ганкелевых сингулярных чисел равно n (размеру матрицы A , т.е. порядку системы) и не зависит от числа входов и выходов.

В пакете MathLab для вычисления грамианов управляемости и наблюдаемости имеется команда **gram**, а ганкелевы сингулярные числа могут быть найдены с помощью команды **balreal**.

Далее будем рассматривать линейные стационарные динамические системы с одним входом $u(t)$ и одним выходом $y(t)$, описываемые операторным уравнением $y(p) = Q(p)u(p)$, где $Q(p)$ — дробно-рациональная передаточная функция:

$$Q(p) = \frac{b_{n-1}p^{n-1} + \dots + b_1p + b_0}{p^n + a_{n-1}p^{n-1} + \dots + a_0} = \frac{B(p)}{A(p)}.$$

Ганкелевы сингулярные числа не зависят от выбора базиса в пространстве состояний и подобно коэффициентам передаточной функции представляют собой важные характеристики системы. Количество ганкелевых сингулярных чисел равно порядку характеристического полинома, однако среди них могут быть совпадающие (кратные). В общем случае линейная система порядка n имеет k различных сингулярных чисел $\sigma_1, \dots, \sigma_k$ с кратностями r_1, \dots, r_k ,

где $\sum_{i=1}^k r_i = n$.

Рассмотрим подробнее два предельных случая максимальной кратности, когда $k=1$ и $k=2$, уделяя внимание взаимосвязи между ганкелевыми сингулярными числами и частотными характеристиками системы, и покажем, что в этих случаях сингулярные числа могут быть определены непосредственно по частотным характеристикам, без вычисления грамианов.

Частотные характеристики моносингулярных систем.

Определение 1 [2]. Будем называть *моносингулярной* систему, все ганкелевы сингулярные числа которой равны по величине.

Моносингулярные системы образуют особый класс линейных систем, обладающих рядом специфических свойств. Подобные системы достаточно часто встречаются в инженерной практике. В частности, типичным примером моносингулярной системы в радиотехнике является фазовращательное звено, имеющее постоянную амплитудно-частотную характеристику. Произвольная моносингулярная система отличается от фазовращательного звена только наличием дополнительной прямой связи с входа на выход (т.е. постоянным слагаемым в передаточной функции), не влияющей на сингулярные числа.

Передаточную функцию конечномерной моносингулярной системы можно представить в виде

$$Q(p) = \pm \sigma \frac{A(-p)}{A(p)} + d, \quad (1)$$

где $A(p)$ — характеристический полином, коэффициент σ равен сингулярному числу системы; d — константа, не влияющая на сингулярные числа.

Определение 2. Моносингулярные системы, коэффициент d которых равен нулю, будем называть *центрированными*. В теории управления они также известны как фазовращательные звенья (all-pass systems). Передаточная функция таких систем определяется как

$$Q(p) = \pm \sigma \frac{A(-p)}{A(p)}. \quad (2)$$

Примером бесконечномерной моносингулярной системы является звено постоянного запаздывания на время T , оно характеризуется трансцендентной передаточной функцией e^{-Tp} .

Рассмотрим частотные характеристики моносингулярных систем.

Амплитудно-фазовая характеристика (диаграмма Найквиста) моносингулярной системы (1) имеет вид окружности с центром в точке $(d; 0)$ и радиусом σ . Амплитудно-фазовая характеристика (АФХ) центрированной моносингулярной системы представляет собой окружность с центром в начале координат. Для доказательства этого достаточно подставить в формулу (2) $p = j\omega$ и учесть, что $|A(j\omega)| = |A(-j\omega)|$. Отсюда получаем равенство $|Q(j\omega)| = \sigma$, представляющее уравнение окружности на комплексной плоскости. Отсюда же следует, что для центрированных моносингулярных систем (2) АЧХ постоянна и равна σ .

Для моносингулярных систем вида (1) график АЧХ колеблется между двумя уровнями: $|\sigma - d| \leq A(\omega) \leq |\sigma + d|$. Количество максимумов и минимумов АЧХ равно числу витков диаграммы Найквиста системы и не превышает порядка последней. Перечисленные свойства иллюстрируются рис. 1, где приведены графики частотных характеристик для центрированных ($a, б$) и нецентрированных ($в, г$) моносингулярных систем.

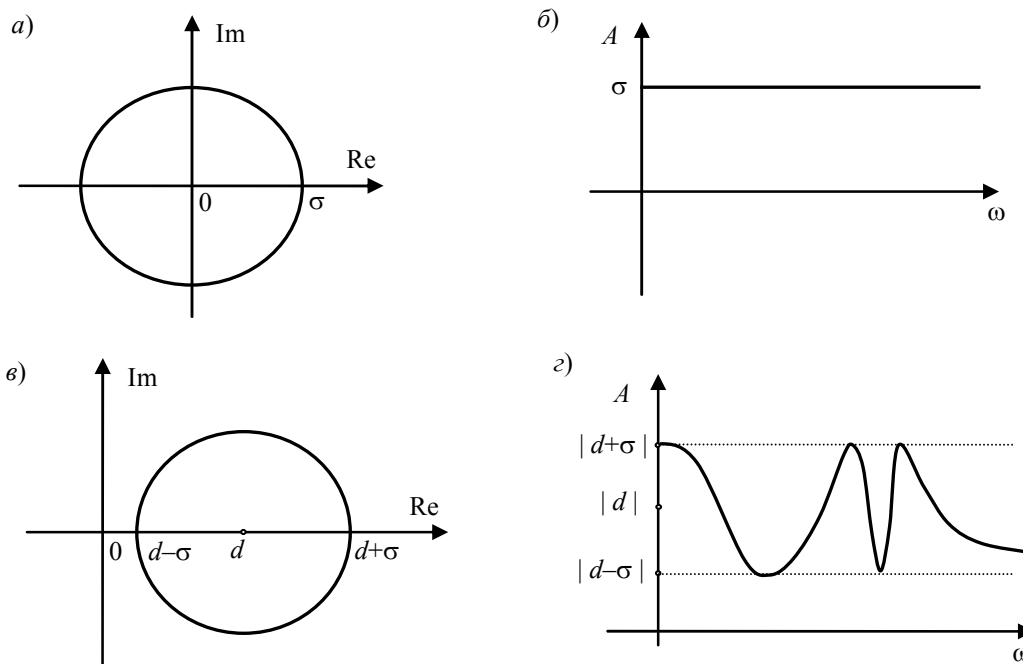


Рис. 1

Таким образом, для моносингулярных систем взаимосвязь частотных характеристик и сингулярных чисел исключительно проста: диаграмма Найквиста имеет вид окружности с радиусом σ , а АЧХ — вид равноволновых колебаний. Эти свойства позволяют определять значения ганкелевых сингулярных чисел непосредственно по АФХ и АЧХ, не вычисляя граничные управляемости и наблюдаемости.

Пример 1. На рис. 2, a показана схема моста Вина — Робинсона, который используется при построении генераторов синусоидальных колебаний. Его передаточная функция имеет вид

$$Q(p) = \frac{1}{3} \frac{(Tp)^2 + 1}{(Tp)^2 + 3Tp + 1}, \quad T = RC.$$

Диаграмма Найквиста (рис. 2, б) представляет собой окружность радиусом $\sigma = 1/6$ с центром в точке $(1/6; 0)$.

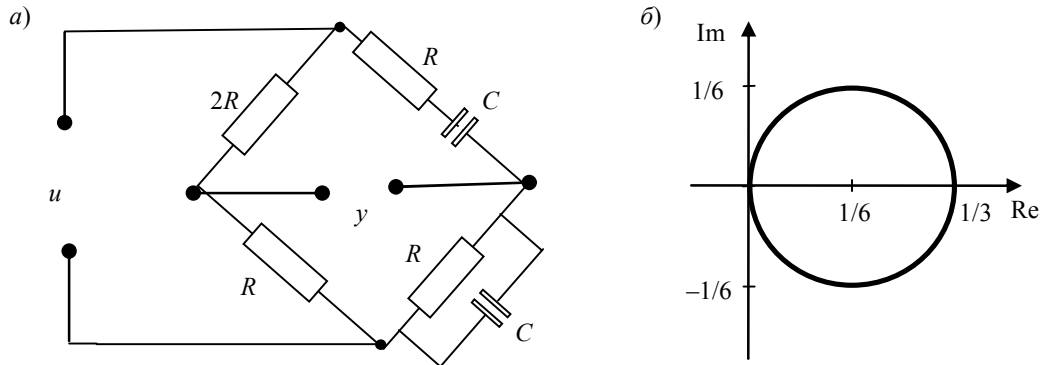


Рис. 2

Бисингулярные динамические системы. Рассмотрим частотные характеристики систем, имеющих две группы равных сингулярных чисел.

Определение 3. Будем называть *бисингулярной* систему, ганкелевы сингулярные числа которой могут принимать только два различных значения.

Любую бисингулярную систему можно представить как композицию двух моносингулярных блоков с перекрестными связями, коэффициенты усиления которых определяются сингулярными числами. Соответствующая структурная схема приведена на рис. 3. Здесь подсистемы S_1 и S_2 имеют передаточные функции вида (2) с сингулярными числами σ_1 и σ_2 соответственно, т.е. $Q_1(p) = \pm\sigma_1 \frac{A_1(-p)}{A_1(p)}$, $Q_2(p) = \pm\sigma_2 \frac{A_2(-p)}{A_2(p)}$. Построенная таким образом система будет иметь сингулярные числа, равные σ_1 и σ_2 , их кратность будет равна порядку подсистем.

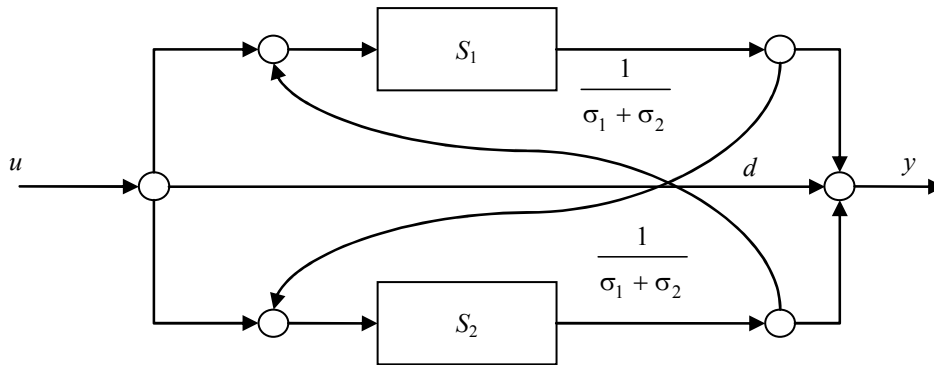


Рис. 3

Доказательство возможности такого представления опирается на сбалансированную каноническую форму Обера, описанную в терминах пространства состояний в работе [3].

Общая передаточная функция бисингулярной системы (см. рис. 3) определяется следующим образом:

$$Q(p) = (s_1 + s_2) \frac{1 + Q_1(p)Q_2(p) + \frac{s_1}{s_2} Q_1(p) + \frac{s_2}{s_1} Q_2(p)}{Q_1(p)Q_2(p) - Q_1(p) - Q_2(p) - 1 - \frac{s_1}{s_2} - \frac{s_2}{s_1}} + d, \quad (3)$$

где $s_1 = \pm\sigma_1$, $s_2 = \pm\sigma_2$.

Как и в случае с моносингулярными системами, бисингулярную систему, константа d которой равна нулю, будем называть *центрированной*.

Помимо структуры с перекрестными связями, показанной на рис. 3, бисингулярную систему можно реализовать в виде параллельного соединения двух моносингулярных блоков.

Согласно результатам Гловера [4] имеет место следующая теорема. Пусть $Q(p)$ — устойчивая рациональная передаточная функция порядка n с ганкелевыми сингулярными числами $\sigma_1 > \sigma_2 > \dots > \sigma_k$, где число σ_i имеет кратность r_i , и $r_1 + r_2 + \dots + r_k = n$. Тогда функция $Q(p)$ может быть представлена в виде суммы:

$$Q(p) = d + \sigma_1 \Phi_1(p) + \sigma_2 \Phi_2(p) + \dots + \sigma_k \Phi_k(p),$$

где $\Phi_i(p)$ — устойчивые фазовращательные передаточные функции.

Отсюда следует, что любая бисингулярная система может быть представлена в виде параллельного соединения двух фазовращательных звеньев, коэффициенты усиления которых равны сингулярным числам системы:

$$Q(p) = \frac{B(p)}{A(p)} = d + \sigma_1 \frac{A_1(-p)}{A_1(p)} + \sigma_2 \frac{A_1(-p)A_2(-p)}{A_1(p)A_2(p)}, \quad (4)$$

где $A_1(p)$, $A_2(p)$ — устойчивые полиномы степени r_1 и $r_1 + r_2$ соответственно.

Необходимо отметить, что обратное утверждение в общем случае неверно, и два произвольных фазовращательных звена, соединенные параллельно, не образуют бисингулярную систему. Формулы (3) и (4) — это два различных канонических представления передаточной функции бисингулярной системы. Алгоритмы построения этих канонических представлений описаны в работах [2, 5].

Приведенные математические модели позволяют выяснить, как связаны сингулярные числа и частотные характеристики бисингулярных систем.

Теорема. Амплитудно-частотная характеристика центрированной бисингулярной системы полностью расположена в горизонтальной полосе $(\sigma_1 - \sigma_2, \sigma_1 + \sigma_2)$, ширина которой равна удвоенному значению меньшего сингулярного числа.

Доказательство. Рассмотрим разложение Гловера (4) при $d=0$. Соответствующая АЧХ определяется формулой

$$A(\omega) = |Q(j\omega)| = \left| \sigma_1 \frac{A_1(-j\omega)}{A_1(j\omega)} + \sigma_2 \frac{A_1(-j\omega)A_2(-j\omega)}{A_1(j\omega)A_2(j\omega)} \right|.$$

Так как $\left| \sigma_1 \frac{A_1(-j\omega)}{A_1(j\omega)} \right| = \sigma_1$, $\left| \sigma_2 \frac{A_1(-j\omega)A_2(-j\omega)}{A_1(j\omega)A_2(j\omega)} \right| = \sigma_2$, то, пользуясь неравенством $|a| - |b| \leq |a + b| \leq |a| + |b|$, которое справедливо для произвольных комплексных чисел, окончательно получаем: $\sigma_1 - \sigma_2 \leq A(\omega) \leq \sigma_1 + \sigma_2$. ■

Отсюда вытекает, что для любой бисингулярной системы существует значение коэффициента d , при котором АЧХ будет иметь вид равноволновых колебаний, заключенных в интервале между суммой сингулярных чисел $\sigma_1 + \sigma_2$ и их разностью $\sigma_1 - \sigma_2$. Ширина этого интервала определяется только сингулярными числами.

Следовательно, амплитудно-фазовая характеристика бисингулярной системы (годограф Найквиста) полностью расположена в круговой полосе (кольце), ограниченной двумя концентрическими окружностями радиусами $\sigma_1 - \sigma_2$ и $\sigma_1 + \sigma_2$.

Пример 2. На рис. 4 приведена диаграмма Найквиста бисингулярной системы 8-го порядка с передаточной функцией

$$Q(p) = \frac{29,33p^8 + 185,6p^7 + 1233p^6 + 1749p^5 + 3890p^4 + 1711p^3 + 1039p^2 - 191,1p - 147}{5,333p^8 + 68,27p^7 + 274,1p^6 + 1185p^5 + 1239p^4 + 2985p^3 + 916,8p^2 + 1135p + 58,82}$$

Амплитудно-фазовая характеристика этой системы заключена между двумя концентрическими окружностями с центром в точке $d = 1,5$ и радиусами $\sigma_1 + \sigma_2 = 4$, $\sigma_1 - \sigma_2 = 2$. Таким образом, ганкелевы сингулярные числа равны $\sigma_1 = 3$, $\sigma_2 = 1$. Дополнительный анализ позволяет установить их кратности: $r_1 = 1$, $r_2 = 7$.

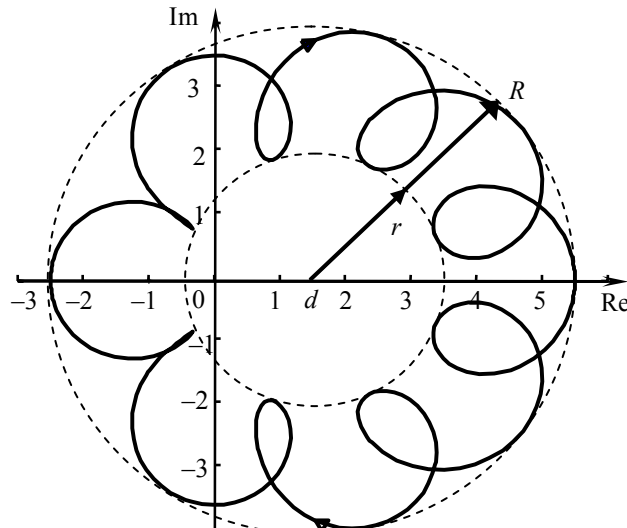


Рис. 4

Заключение. Рассмотрена взаимосвязь частотных характеристик и ганкелевых сингулярных чисел линейных динамических систем. Основное внимание уделено исследованию малоизученного класса динамических систем — бисингулярных систем. Ганкелевы сингулярные числа таких систем принимают только два значения. Полученные результаты позволяют определять значения сингулярных чисел непосредственно по частотным характеристикам, без вычисления грамианов управляемости и наблюдаемости.

СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

1. Мироновский Л. А. Функциональное диагностирование динамических систем. М.: Изд-во МГУ, 1998. 256 с.
2. Мироновский Л. А., Шинтяков Д. В. Частотные характеристики фазовращательных и бисингулярных систем // Информационно-управляющие системы. 2007. № 5. С. 36—41.
3. Ober R. J. Balanced parametrization of classes of linear systems // SIAM J. Control and Optimization. 1991. Vol. 29, N 6. P. 1251—1287.
4. Glover K. All optimal Hankel-norm approximations of linear multivariable systems // Intern. J. Control. 1984. Vol. 39, N 6. P. 1115—1193.
5. Курмаев И. Р., Мироновский Л. А. Фазовое разложение Гловера для бисингулярных систем // Сб. докл. 9-й науч. сессии ГУАП. СПб.: СПбГУАП, 2006. Ч. 2. С. 126—128.

Сведения об авторах

- Леонид Алексеевич Мироновский** — д-р техн. наук, профессор; Санкт-Петербургский государственный университет аэрокосмического приборостроения; кафедра вычислительных систем и сетей; E-mail: mir@aanet.ru
- Дмитрий Васильевич Шинтяков** — аспирант; Санкт-Петербургский государственный университет аэрокосмического приборостроения; кафедра вычислительных систем и сетей; E-mail: ratson@mail.ru

Рекомендована кафедрой
вычислительных систем и сетей

Поступила в редакцию
14.11.07 г.