Содержание

[Введение](#_Toc288324777)

[Моделирование линейных непрерывных систем](#_Toc288324778)

[Численное решение дифференциальных уравнений](#_Toc288324779)

[Замена непрерывной передаточной функции дискретной](#_Toc288324780)

[Моделирование линейных замкнутых систем](#_Toc288324781)

[Заключение](#_Toc288324782)

[Список литературы](#_Toc288324783)

# Введение

LabVIEW (Laboratory Virtual Instrument Engineering Workbench) позволяет разрабатывать прикладное программное обеспечение для организации взаимодействия с измерительной и управляющей аппаратурой, сбора, обработки и отображения информации и результатов расчетов, а также моделирования как отдельных объектов, так и автоматизированных систем в целом. Разработчиком LabVIEW является американская компания National Instruments.

LabVIEW является открытой системой программирования и имеет встроенную поддержку всех применяемых в настоящее время программных интерфейсов, таких как Win32 DLL, COM.net, DDE, сетевых протоколов на базе IP, DataSocket и др. В состав LabVIEW входят библиотеки управления различными аппаратными средствами и интерфейсами, такими как PCI, CompactPCI/PXI, VME, VXI, GPIB (КОП), PLC, VISA, системами технического зрения и др. Программные продукты, созданные с использованием LabVIEW, могут быть дополнены фрагментами, азработанными на традиционных языках программирования, например C/С++, Pascal, Basic, FORTRAN. И наоборот можно использовать модули, разработанные в LabVIEW в проектах, создаваемых в других системах программирования. Таким образом, LabVIEW позволяет разрабатывать практически любые приложения, взаимодействующие с любыми видами аппаратных средств, поддерживаемых операционной системой компьютера.

среда программирование дифференциальное уравнение

# Моделирование линейных непрерывных систем

При цифровом моделировании непрерывных систем необходимо обеспечить близость процессов в моделируемой непрерывной системе и в ее цифровой модели. Несовпадение этих процессов связано с двумя причинами:

1) заменой непрерывного входного процесса цифровым и 2) использованием численных методов анализа. Ошибки, связанные с заменой непрерывного процесса цифровым, были рассмотрены в предыдущей лабораторной работе. Остановимся на второй причине.

Математическая модель непрерывной системы представляет собой или нелинейное дифференциальное уравнение или совокупность соединенных между собой линейных и нелинейных блоков. В зависимости от принятой математической модели используются различные подходы к формированию цифровой модели.

# Численное решение дифференциальных уравнений

Разработано большое количество методов численного решения дифференциальных уравнений. Рассмотрим, как производится численное решение на примере нелинейного дифференциального уравнения первого порядка

*du*/*dt* = *f* (*u,x,t*). (1)

Здесь *x = x* (*t*) - независимая функция (входной процесс), *u = u* (*t*) - решение уравнения (выходной процесс).

Численное решение находится для дискретных значений аргумента *t*, отличающихся на шаг интегрирования Δ*t*. В одношаговых разностных методах для нахождения следующего значения *u*к = *u* (*t*к) требуется информация только об одном предыдущем шаге. Из одношаговых методов наибольшую известность получили методы Рунге-Кутта. В основу метода Рунге-Кутта первого порядка, называемого также явным или прямым методом Эйлера, положено разложение функции *u* (*t*) в ряд Тейлора в окрестности точки *A* (*t*k-1,, *u*k-1):

*u* (*t*) = *S0* + *S1* (*t - tk -* 1) + *S2* (*t - tk -* 1) 2 + …, (5.2)

где *S0 = u* (*tk -* 1) = *uk -* 1,*Si = (*1/*i*!) *du* (*t*) /*dt* при *t = tk -* 1.

В методах Эйлера (и Рунге-Кутта тоже) ограничиваются только двумя первыми членами разложения в ряд. Запишем значение *uk* = *u* (*tk*), приняв в выражении (5.2) *t = tk* и ограничившись двумя первыми членами ряда:

*uk* = *uk -* 1 + *S1* (*tk - tk -* 1) = *uk -* 1 + *S1*Δ*t*

Учитывая, что производная *du* (*t*) /*dt* равна правой части дифференциального уравнения (1), имеем *S1* = *f* (*uk -* 1*, xk* - 1*, tk* - 1) и окончательно получим:

*uk* = *uk -* 1 + Δ*t f* (*uk -* 1*, xk* - 1*, tk* - 1). (3)

Это выражение является приближенным решением дифференциального уравнения (1) прямым методом Эйлера. Оно рекуррентное и позволяет найти значение выходного процесса *uk* по значениям выходного и входного процессов в предыдущем такте.

На рис. 1 *а*) проиллюстрировано решение прямым методом Эйлера.

|  |  |
| --- | --- |
|  *u*k - 1 *t*k - 1 *t*k Ошибка t uk u*u*(*t*) точное решениеЛинейная аппроксимация *u*(*t*)AРешение прямым методом Эйлера |  *u*k - 1 *t*k - 1 *t*k Ошибка t uk u*u*(*t*) точное решениеРешение обратным методом ЭйлераВ |
| *а*)  | *б*)  |
| Рис.1 |

Видим, что при использовании этого метода используется линейная экстраполяция и тангенс угла наклона экстраполирующей прямой равен производной функции *u* (*t*) в точке *А.* Экстраполированное значение *uk* отличается от точного на величину ошибки.

Неявный (обратный) метод Эйлера основан на разложении функции *u* (*t*) в ряд Тейлора в окрестности точки *В* (*u*k,, *t*k) (см. рис.1 *б*):

*u* (*t*) = *uk* + *S1* (*t - tk*) + *S2* (*t - tk*) 2 + …,

Приняв в этом выражении *t = tk* - 1 и ограничившись двумя первыми членами ряда, получим

*uk* - 1 = *uk* - Δ*t f* (*uk, xk, tk*).

Откуда

*uk* = *uk* - 1 + Δ*t f* (*uk, xk, tk*). (5.4)

Искомое значение процесса *uk* входит и в левую, и в правую части уравнения, и если не удается найти *uk* в явном виде, то приходится использовать приближенные методы решения этого уравнения.

Применим методы Эйлера для расчета переходной характеристики интегрирующей цепи. Передаточная функция интегрирующей цепи:

*K* (*p*) = 1/ (1 + *pT*).

Отсюда дифференциальное уравнение в операторной форме:

(*pT* + 1) *y* = *x*

и в канонической форме:

*Tdy*/*dt* + *y* = *x*.

Перепишем его в виде (1):

*dy*/*dt* = (1/*T*) (*x - y*).

Запишем рекуррентную формулу для прямого метода Эйлера в соответствии с (5.3)

*yk = yk* - 1 + (Δ*t*/*T*) (*xk* - 1 - *yk* - 1), (5.5) или *yk =* (1 - Δ*t*/*T*) *yk* - 1 + Δ*t*/*T xk* - 1.

Формула для обратного метода Эйлера запишется в соответствии с (4)

*yk = yk* - 1 + (Δ*t*/*T*) (*xk* - *yk*).

Так как уравнение линейное, то значение *yk* вычисляется в явной форме:

*yk =* (*yk* - 1 + (Δ*t*/*T*) *xk*) / (1 + Δ*t*/*T*). (6)

Методы Эйлера обладают низкой точностью. В более точных методах используются различные способы определения угла наклона экстраполирующей прямой, чтобы она прошла ближе к точному решению. Хорошей точностью обладает метод Рунге-Кутта четвертого порядка, который обычно и используется. Программы для численного решения дифференциальных уравнений имеются практически в любом пакете прикладных программ, в том числе и в LabVIEW.

Для вычислений по формулам (5.5) и (5.6) используем структуру Formula Node. Внутри этой структуры запишем точное выражение для переходной характеристики:

*z*= 1 - e-*i*Δ*t*/*T*,

и выражения для переходной характеристики, полученные прямым методом Эйлера:

*y = y*1 + (Δ*t*/*T*) (1 - *y*1)

и обратным методом Эйлера:

*v =* (*v*1 + (Δ*t*/*T*)) / (1 + Δ*t*/*T*)

при нулевых начальных условиях: y (0) = 0, v (0) = 0.

В этих выражениях использованы различные обозначения для выходных переменных и принято *x* = 1 (*t*) = 1, так как *t* > 0.

На рис.2 показана эта структура. В формулах Δ*t* обозначена как *dt*.

|  |  |
| --- | --- |
|  |  |
| Рис.2 | Рис.3 |

Напомним, что для образования входных и выходных терминалов нужно щелкнуть ПКМ на границе структуры в предполагаемом месте терминала и в раскрывшемся меню выбрать Add Input или Add Output.

Для формирования массивов выходных переменных структура Formula Node помещается внутрь структуры For Loop, при этом задержанные на интервал дискретизации отсчеты выходных переменных *y*1 и *v*1 получаются с помощью регистра сдвига (рис.3).

Прямой метод Эйлера при большом интервале дискретизации может дать неустойчивое решение. Это случится, если отклонение решения от входного процесса *xk* - 1 - *yk* - 1 (см формулу (5)) даст такое значение *yk*. что отклонение на следующем шаге *xk* - *yk* будет той же величины, что и предыдущее, но обратным по знаку. Решение будет колебательным незатухающим.

|  |
| --- |
| К графическому индикатору |
| Рис.4 |

В предыдущих лабораторных работах развертка графического индикатора Graph осуществлялась автоматически в соответствии с типом данных, подаваемых на вход графического индикатора. В этой работе мы сформируем данные так, чтобы по горизонтальной оси откладывалось время. Для этого надо сформировать кластер, куда кроме массива данных будет входить информация о времени. Используем ВП Bundle (Объединить), который находится в подпалитре Cluster (Кластер). На его входы element подаются (см. рис.4): на верхний - время начала развертки - 0; на средний - интервал дискретизации - Δt; на нижний - массив данных

# Замена непрерывной передаточной функции дискретной

Если математическая модель системы представляется в виде соединения линейных и нелинейных блоков, то для описания линейных блоков чаще всего используется передаточная функция *K* (*p*). В этом случае цифровую модель непрерывного линейного блока можно получить, заменив непрерывную передаточную функцию *K* (*p*) дискретной *K* (*z*).

Для этого можно использовать связь между непрерывными и дискретными изображениями, устанавливаемую дискретным преобразованием Лапласа (*Z*-преобразованием). В таблице 1 приведена эта связь для передаточных функций, используемых в данной лабораторной работе.

Таблица 1

|  |  |  |  |
| --- | --- | --- | --- |
| *K* (*p*)  | 1*p* | 1*p*2 | 1(1 + *pT*) |
| *K* (*z*)  | Δ*t z*(*z* - 1) | (Δ*t*) 2 *z*(*z* - 1) 2 | (Δ*t*/*T*) *z*(*z - e-*Δ*t*/*T*) |

Заметим, что здесь комплексная переменная *z* определяется как *z* = *ep*Δ*t* и является оператором опережения на интервал дискретизации. Соответственно *z*-1 - это оператор задержки на интервал дискретизации.

Другой путь предусматривает непосредственный переход от комплексной переменной *p* к комплексной переменной *z* заменой операции аналогового интегрирования 1/*p* операцией дискретного интегрирования. При дискретном описании аналогового интегрирования можно оперировать только с значениями входного и выходного процессов в моменты дискретизации. На рис.5 показано, как это можно сделать, используя численное интегрирование по методу прямоугольников и по методу трапеций.

Значение выходного процесса *yk* интегратора в момент времени *t = k*Δ*t* отличается от предыдущего значения *yk*-1 на величину площади *S* под кривой *x* (*t*) (заштрихованная фигура на рис.5 *а*).

|  |  |  |  |
| --- | --- | --- | --- |
|  t(*k* – 1)Δ*t*(kΔt xk-1 xk x t(*k* – 1)Δ*t*(kΔt xk-1 xk x t(*k* – 1)Δ*t*(kΔt xk-1 xk x t(*k* – 1)Δ*t*(kΔt xk-1 xk x |  |  |  |
| *yk = yk-*1 + *S* | yk = yk-1 + Δt xk-1 | *yk = yk-*1 + Δ*t xk* | *yk = yk-*1 ++Δ*t* (*xk* + *xk-*1) /2 |
| *а*)  | *б*)  | *в*)  | *г*)  |
| Рис.5 |

По методу прямоугольников площадь можно определить по разному в зависимости от того, какую величину принять за высоту прямоугольника: *xk-*1 или *xk* (рис.5.5 *б* и рис.5.5 *в*). На рис.5.5 *г*) показано, как вычисляется эта площадь по методу трапеций. Рекуррентные формулы для интегрирования приведены под рисунками.

По этим формулам можно записать дискретные передаточные функции. Поясним это на примере интегрирования по методу трапеций:

*yk = yk-*1 + Δ*t* (*xk* + *xk-*1) /2.

Перенесем *yk-*1 в левую часть и возьмем от полученного выражения *Z*-преобразование. Учитывая, что запаздывание на интервал дискретизации в области оригиналов соответствует умножению на *z*-1 в области изображений, получим:

*Y* (*z*) - *z-*1*Y* (*z*) = (Δ*t*/2) (*X* (*z*) + *z-*1*X* (*z*)).

Дискретная передаточная функция - это отношение *Z*-изображений выходной и входной переменных, поэтому

*K* (*z*) = *Y* (*z*) /*X* (*z*) = (Δ*t*/2) (1 + *z*-1) / (1 - *z*-1) = (Δ*t*/2) (*z* + 1) / (*z* - 1).

В таблице 2 приведены выражения дискретных передаточных функций для различных методов численного интегрирования для одного и двух интеграторов.

Таблица 2

|  |  |
| --- | --- |
| *K* (*p*)  | *K* (*z*)  |
| Метод прямоугольников (1)  | Метод прямоугольников (2)  | Метод трапеций |
| 1*p* | Δ*t**z* - 1  | Δ*t z**z* - 1 | Δ*t (z* + 1)2 (*z* - 1)  |
| 1*p*2 |  (Δ*t*) 2 (*z* +1)2 (*z* - 1) 2 |  (Δ*t*) 2*z* (*z* - 1) 2 |  (Δ*t*) 2 (*z*2 + 4*z* + 1)6 (*z* - 1) 2 |

Видим, что одно и то же аналоговое устройство может описываться отличающимися дискретными передаточными функциями.

В таблице 1 была приведена дискретная передаточная функция интегрирующей цепи (для которой *К* (*р*) = 1/ (1 + *рТ*)), полученной применением *Z*-преобразования. Найдем другие варианты дискретной передаточной функции интегрирующей цепи, отличающиеся методами численного интегрирования.

При использовании метода прямоугольников (1) в передаточную функцию *K* (*p*) = 1/ (1 + *pT*) вместо *р* нужно подставить (*z* - 1) /Δ*t*. Тогда получим

Δt/T

*z* – (1 – Δ*t*/*T*)

*K* (*z*) = 1/ (1 + (*z* - 1) *T*/Δ*t*) =.

Аналогично можно получить дискретные передаточные функции и для других методов численного интегрирования. Они представлены в таблице 3 Принято обозначение Δ*t*/*T* = α

Таблица 3

|  |  |
| --- | --- |
| Метод | *K* (*z*)  |
| *Z*-преобразование | α *z**z* - *e*-α |
| Метод прямоугольников (1)  | α*z* - (1 - α) |
| Метод прямоугольников (2)  | (α/ (1 + α)) *z**z* - 1/ (1 + α) |
| Метод трапеций | (α / (2 + α)) (*z* + 1)*z* - (2 - α) / (2 + α) |

Этим передаточным функциям соответствуют следующие рекуррентные формулы.

Для *Z*-преобразования

*yk = e-*α*yk* - 1 + α*xk*. (7)

Для численного интегрирования по методу прямоугольников (1)

*yk = (*1 - α) *yk* - 1 + α*xk* - 1.

Полученная формула совпадает с формулой для прямого метода Эйлера

Для численного интегрирования по методу прямоугольников (2)

*yk =* (1/ (1 + α)) *yk* - 1 + (α/ (1 + α)) *xk*. (8)

и по методу трапеций

*yk =* ( (2 - α) / (2 + α)) *yk* - 1 + (α/ (2 + α)) (*xk* + *xk* - 1). (9)

В лабораторной работе производится оценка ошибок цифрового моделирования для каждого из этих методов.

# Моделирование линейных замкнутых систем

Нужно быть очень внимательным при выборе интервала дискретизации, когда моделируются замкнутые системы. В этих системах текущее значение входного процесса сравнивается со значением выходного процесса, рассчитанного по предыдущим значениям входного процесса. Это экстраполированное значение не должно значительно отличаться от входного процесса.

В противном случае возникают большие ошибки моделирования, а при большом интервале дискретизации процесс может стать неустойчивым. Выбор интервала дискретизации нужно связывать с полосой пропускания замкнутой системы.

Проводя аналогию с теоремой Котельникова, можно потребовать, чтобы Δ*f*0,1Δ*t* = 5 - 10, где Δ*f*0,1 - полоса пропускания замкнутой системы по уровню 0,1.

Рассмотрим моделирование непрерывной замкнутой системы на конкретном примере, когда передаточная функция разомкнутой системы

*Кр* (*р*) =. (10)

К

*р*(1 + *рТ*)

Такая модель часто используется при анализе ошибок в следящей системе.

Запишем дискретную передаточную функцию разомкнутой системы, заменяя интеграторы по методу прямоугольников (2). Для этого преобразуем передаточную функцию разомкнутой системы (5.10), поделив числитель и знаменатель на *р*2:

*К*/*р*2

*Т* + 1/*р*

*Кр* (*р*) =.

Используя соотношения, приведенные в таблице (5.2), получим:

b1z

z2 + a1z + a2

*К*(Δ*t*)2*z*/(*z* – 1)2

*Т* + Δ*t z*/(*z* – 1)

*Кр* (*z*) = =, (11)

где *b*1 = *K* (Δ*t*) 2/ (*T +* Δ*t*), *a*1 = - (2*T +* Δ*t*) / (*T +* Δ*t*), *a*2 = *T*/ (*T +* Δ*t*).

Для моделирования устройства с передаточной функцией (11) используется БИХ-фильтр, коэффициенты числителя которого (Forward Coefficients) представляются массивом из двух элементов (0,*b*1), а коэффициенты знаменателя - массивом из трех элементов (1, *a*1,*a*2).

Специфика использования БИХ-фильтра заключается в том, что неизвестен целиком входной массив *Х*, а известен только текущий элемент, а следующий элемент рассчитывается с учетом значения текущего элемента выходного массива фильтра. В LabVIEW существует такой фильтр - IIR Filter PtByPt (IIR Filter Point By Point - БИХ-фильтр точка за точкой).

|  |
| --- |
| Массив коэффициентов знаменателяМассив коэффи-циентов числителяМассив переходной характеристикиВходное воздействие |
| Рис.6 |

Вычисления БИХ-фильтром IIR Filter PtByPt производятся в цикле For

Loop (рис.5.6). В этом же цикле генерируется единичное входное воздействие. Автоматическое появление в цепи обратной связи регистра сдвига обусловлено тем, что рассчитанное значение выходного процесса используется для сравнения с входным только в следующем интервале дискретизации, то есть с запаздыванием на интервал дискретизации. В результате вычислений формируется массив переходной характеристики.

Для точного расчета переходной характеристики воспользуемся ВП ODE Linear nth Order Numeric - “Решение линейного обыкновенного дифференциального уравнения n-го порядка в численном виде” (рис.7).

|  |
| --- |
|  |
| Рис.7 |

ВП находит решение в виде суммы экспонент и вычисляет его для заданных точек. Поэтому решение точное.

Вход А представляет собой массив коэффициентов дифференциального уравнения в порядке увеличения степени производной. Коэффициент при производной самой высокой степени считается равным 1 и не требует ввода.

На вход Х0 подается массив начальных условий - начальные значения решения и его n - 1 - й производных.

Вход “число точек" задает число равноудаленных по времени точек между начальным и конечным временем

Выход Х содержит массив значений решения в равномерно расположенных по оси времени точках. Значение времени в этих точках выводится в массиве Times.

Дифференциальное уравнение замкнутой системы запишем по передаточной функции замкнутой системы:

К

Тр2 + р + К

Кр(р)

1 + *Кр*(*р*)

*Кз* (*р*) = = (12)

Дифференциальное уравнение замкнутой системы

*Td*2*y*/*dt*2 + *dy*/*dt* + *Ky* = *Kx*

Запишем однородное дифференциальное уравнение, учитывая, что коэффициент при высшей производной должен быть равен 1

*d*2*y*/*dt*2 + (1/*Т*) *dy*/*dt* + (*K*/*Т*) *y* = 0

Для компьютерного решения этого уравнения нужно задать массив А = (*К*/*Т*, 1/*Т*). Чтобы получить переходную характеристику, нужно задать массив Х = ( - 1, 0) и к решению прибавить 1.

Полностью блок-схема программы моделирования замкнутой системы приведена на рис.8.



k

K

 T

k

dt

Рис.8

# Заключение

В основе технологии использования LabVIEW лежит комбинированное моделирование систем на ЭВМ, включающее аналитическое, имитационное и натурное.

Для аналитического моделирования характерно то, что алгоритм функционирования системы записывается в виде некоторых аналитических соотношений (алгебраических, интегро-дифференциальных, конечно - разностных и т.п.) или логических условий. При имитационном моделировании алгоритм функционирования системы воспроизводится во времени с сохранением логической структуры и последовательности протекания элементарных явлений, составляющих процесс. В настоящее время имитационное моделирование - наиболее эффективный метод исследования систем, а часто и единственный практически доступный метод получения информации о поведении системы, особенно на этапе ее проектирования.

Натурным моделированием называют проведение исследования на реальном объекте с возможностью вмешательства человека в процесс проведения эксперимента и последующей обработки результатов эксперимента на вычислительной технике.

Отличие модельного эксперимента от реального заключается в том, что в модельном эксперименте могут быть реализованы любые ситуации, в том числе "невозможные" и аварийные, что в силу разных причин бывает недопустимо при работе с реальными объектами. Все представленные виды моделирования могут быть реализованы с использованием системы программирования LabVIEW.

# Список литературы

1. Н.А. Виноградова, Я.И. Листратов, Е.В. Свиридов. "Разработка прикладного программного обеспечения в среде LabVIEW". Учебное пособие - М.: Издательство МЭИ, 2005.
2. http://www.automationlabs.ru/
3. http://digital. ni.com/
4. http://www.labview.ru/
5. http://ru. wikipedia.org/