Программно-аппаратная реализация наземного псевдоспутника

Software and hardware implementation of the terrestrial pseudosatellite

Гарин / Garin E.

Евгений Николаевич

(Vii@sfu-kras.ru)

доктор технических наук, профессор.

ФГАОУ ВО «Сибирский федеральный университет» (СФУ), директор Военно-инженерного института.

г. Красноярск

Ратушняк / Ratushniak V.

Василий Николаевич

(oborona-81@ya.ru)

кандидат технических наук, доцент.

СФУ, доцент Военно-инженерного института.

г. Красноярск

Гладышев / Gladyshev A.

Андрей Борисович

(a-glonass@yandex.ru)

СФУ, доцент Военно-инженерного института.

г. Красноярск

Тяпкин / Tyapkin I.

Игорь Валерьевич

(Aronakss@ yandex.ru)

СФУ, преподаватель Военно-инженерного института.

г. Красноярск

Соколовский / Sokolovskiy A.

Алексей Владимирович

(sokolovskii_a@mail.ru)

СФУ, доцент Военно-инженерного института.

г. Красноярск

Ключевые слова: радионавигационная система ближней навигации — navigation system short-range navigation; псевдоспутник — pseudosatellites; передающая аппаратура псевдоспутника — transmission equipment of the pseudo ground; наземная радиомаячная система — radio beacon landing system.

Рассматриваются особенности программной реализации формирования навигационных сигналов псевдоспутников наземной радионавигационной системы. Приведена программная модель формирования навигационных сигналов и аппаратное оборудование, осуществляющее генерацию радионавигационного сигнала псевдоспутника.

The features of the software implementation of the formation of navigation signals of the pseudosatellite ground radio navigation system are considered. A software model for generating navigation signals and hardware that generates a pseudosatellite radio navigation signal is presented.

Введение

Анализ российских и зарубежных проводимых исследований в области наземных радионавигационных систем (PHC) показывает существенный интерес потре-

бителей высокоточной навигационной информации и производителей аппаратуры к системам навигации, являющимся дополнением к существующими ГНСС и позволяющим увеличить их точность и помехоустойчивость. Одним из преимуществ рассматриваемой наземной радионавигационной системы на основе псевдоспутников (ПС), в отличие от ГНСС, является возможность выбора конфигурации группировки РНС, уровня энергетики радиолинии РНС, частотно-кодовой структуры радионавигационных сигналов ПС. В свою очередь оптимальное использование достоинств РНС предоставляет возможность варьировать такими характеристиками как: частотно-кодовой структурой радионавигационных сигналов, помехоустойчивостью РНС, границами и пространственной формой зоны навигации, кратностью навигационного поля, уровнем целостности РНС и др.

Конфигурирование навигационного поля РНС на основе ПС и распределение энергетики радиолинии в зоне навигации потребителей определяется исходя из размеров зоны навигации потребителей, требуемой точности измерения радионавигационных параметров сигналов, а также исключения перегрузки приемных трактов потребителей мощными полезными сигналами. Исходя из динамического диапазона навигационной аппаратуры потребителей (НАП) и границ геометрической зоны навигации объектов, а также возможностей формирования требуемых диаграмм направленностей

2019

25

передатчиков ПС (например, в местности со сложным рельефом Земли) требуется сконфигурировать расположение ПС в РНС [1, 2].

Вместе с этим при разработке системы ближней навигации на основе ПС возникает комплексная задача выбора частотно-кодовой структуры радионавигационных сигналов ПС. Навигационная аппаратура потребителей, работающая по сигналам ГНСС ГЛОНАСС и GPS, должна с минимальными модификациями быть способна обнаружить и следить за навигационными сигналами ПС с учетом минимизации кросс-корреляции с сигналами ГНСС ГЛОНАСС и GPS. Для этого предлагается использовать широкополосные сигналы с частотным или кодовым разделением близкие по своей структуре и частотному диапазону к сигналам ГНСС.

Программная реализация радионавигационных сигналов ПС

Использование кодового разделения навигационных сигналов ПС не приводит к значительным доработкам НАП, поскольку кодовая последовательность сигналов стандартной точности ГНСС ГЛОНАСС и GPS имеет запас более 1000 кодовых комбинаций и ещё больше кодовых последовательностей в широкополосных сигналах высокой точности. По результатам проведенного математического и компьютерного моделирования широкополосных сигналов с различными задающими полиномами со структурами, близкими к структуре сигналов ГНСС, получены нормированные корреляционные и взаимнокорреляционные функции сигналов. Наилучшими корреляционными свойствами формируемых псевдослучайных последовательностей (ПСП) радионавига-

ционных сигналов, обеспечивающих малый уровень выбросов взаимнокорреляционной функции, являются кодовые последовательности Касами. Исходя из необходимости использования радиосигналов РНС подобной по своей структуре к сигналам ГНСС и анализа корреляционных свойств рассмотренных ПСП радионавигационных сигналов, в РНС предлагается использовать широкополосный сигнал с дальномерным кодом из 511 символов [1, 2].

На сегодняшний день для формирования радионавигационных сигналов со своей кодовой ПСП в основном используются векторные генераторы сигналов, для которых модулирующая последовательность формируется путем считывания из памяти или в реальном масштабе времени. Процесс формирования навигационного сигнала заключается в создании квадратурных составляющих, закон изменения во времени которых соответствует полиному кодовой последовательности, и модулировании этой последовательностью цифровой информации передаваемого навигационного сообщения.

Основой формирования цифрового кода модулирующей последовательности является ПЛИС. Использование CORDIC процессора, который по аппаратным ресурсам идентичен конвейерному процессору и работает в режиме вращения, в то же время позволяет получить сразу квадратурные составляющие псевдослучайной последовательности навигационного сигнала I(t) и Q(t) [3, 4].

Итерационный метод формирования цифрового кода модулирующей последовательности сводится к выполнению простых операций сложения и сдвига вычислений угла вращения вектора сигнала в соответствии с выражением (1):

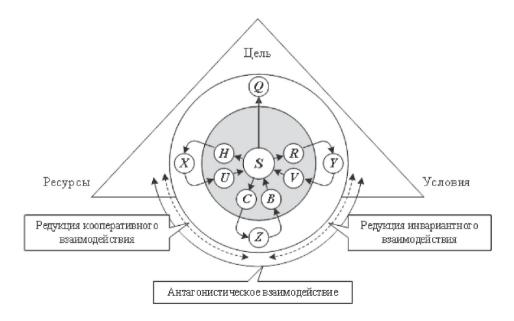


Рис. 1. Динамическая модель функционирования объектов СИКС в условиях антагонистического и неантагонистического (кооперативного или инвариантного) взаимодействия

$$x^{(i+1)} = x^{(i)} - d_i y^{(i)} 2^{-i},$$

$$y^{(i+1)} = y^{(i)} + d_i x^{(i)} 2^{-i},$$

$$z^{(i+1)} = z^{(i)} - d_i \tan^{-1} 2^{-i}$$

где $x=\cos(z)$, $y=\sin(z)$, z — целевой угол, $d \in \{-1, 1\}$.

Существует несколько основных архитектур ПЛИС, каждая из которых имеет преимущество либо по скорости работы, либо по простоте реализации. При разработке вычислительных архитектур, работающих на частотах $100-200~\mathrm{MT}$ ц, необходима конвейеризация вычислений. Несмотря на то что конвейерная архитектура имеет большие накладные расходы на выравнивание задержек вычислительных блоков, её использование оправданно при обработке и преобразования сигналов при решении навигационных задач.

Для ускорения вычислений угла вращения вектора сигнала предварительно рассчитываются промежуточные значения tan⁻¹2⁻¹ и сохраняются в регистрах. На каждой итерации проверяется знак промежуточного значения угла, далее выбирается приращение угла на следующей итерации конвейера.

Конвейерная реализация позволяет вычислять значения I(t) и Q(t) за один такт, и способна работать на частоте более $100~{\rm M}\Gamma$ ц (рис. 1).

Программная реализация формирования радионавигационных сигналов псевдоспутника позволяет использовать как стандартный формат кадра навигационного сообщения, так и изменённый формат для использования для специальных потребителей. Это реализуется разделением блоков формирования дальномерной последовательности и навигационного сообщения.

На рис. 2 изображена структурная схема формирования радионавигационных сигналов ПС. Все блоки на схеме синхронизированы между собой с помощью блока генерации сигналов синхронизации (рис. 3).

Гибкая программная архитектура LabVIEW позволяет запрограммировать в ПЛИС необходимый ансамбль

псевдослучаинои последовательности навигационных сигналов и далее произвести автоматическую компиляцию кода vi LabVIEW в VHDL, для реализации логики (1) ПЛИС (Рис. 4).

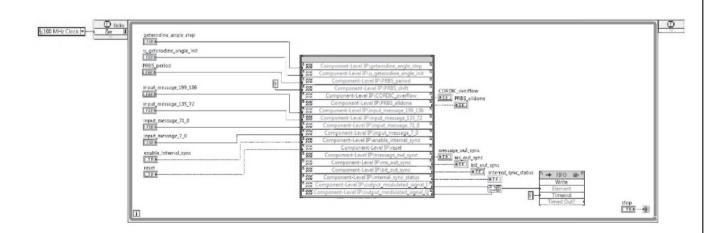
Для формирования дальномерной ПСП используется сдвиговый регистр и блок логического суммирования Mod 2. Формирование дальномерной ПСП осуществляется в блоке генерации дальномерного кода (рис. 5).

На входы логического сумматора Mod 2 подаются биты 5 и 9 сдвигового регистра. Результат суммирования по модулю 2 подаётся на вход сдвигового регистра в бит 1. Дальномерная ПСП снимается с 8 бита сдвигового регистра.

Сформированная дальномерная ПСП переносится на промежуточную частоту в блоке переноса на промежуточную частоту с помощью генератора литерной частоты на базе CORDIC генератора гармонических сигналов с непрерывной фазой и схемы модуляции квадратурного сигнала по коду дальномерной ПСП (рис. 6).

СОRDIC генератор гармонических сигналов синхронизируется тактовыми импульсами ПЛИС частотой 100 МГц и на выходе выдаёт квадратурный сигнал с шириной спектра 50 МГц. Значение частоты задаётся с шагом 6103,5 Гц. Квадратурный сигнал на заданной промежуточной частоте подаётся на инвертор для параллельного формирования отрицательного значения сигнала и заводится на селектор, вместе с положительным значением сигнала. Селектор переключает текущее значение гармонического сигнала в соответствие со значением бит дальномерной ПСП. Селектор синхронизируется тактовыми импульсами дальномерной ПСП с частотой 511 кГц.

Сформированный сигнал дальномерной последовательности на промежуточной частоте модулируется навигационным сообщением, выборки которого предварительно буферизируются и синхронизируются общим тактовым сигналом на ПЛИС в блоке BPSK модуляции (рис. 7). Буферизация осуществляется по



 $Puc.\ 1.\ K$ онвейерная реализация I(t) и Q(t) CORDIC процессора

2019

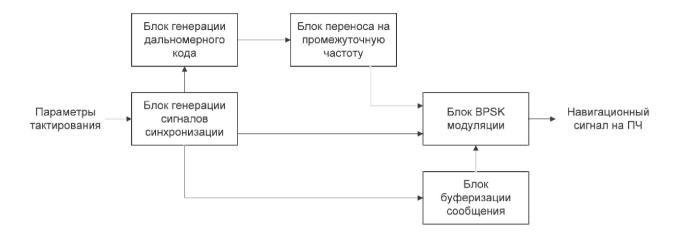


Рис. 2. Структурная схема программно-аппаратной реализации радионавигационных сигналов ПС

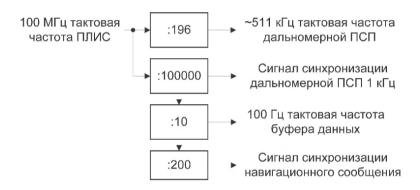
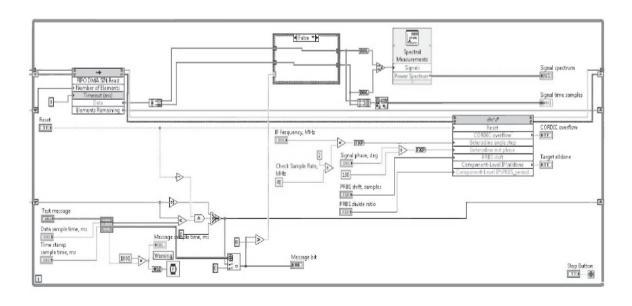


Рис. 3. Структурная схема блока генерации сигналов синхронизации



Puc.~4.~Lab VIEW~VI~ блок диаграмма формирования навигационного сигнала ΠC



Рис. 5. Блок генерации дальномерного кода

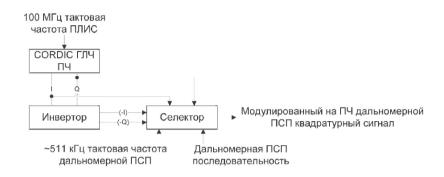


Рис. 6. Блок переноса на промежуточную частоту

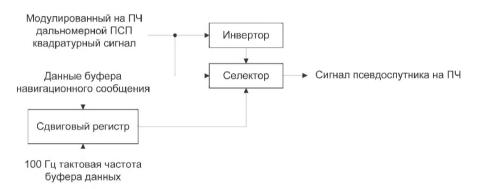
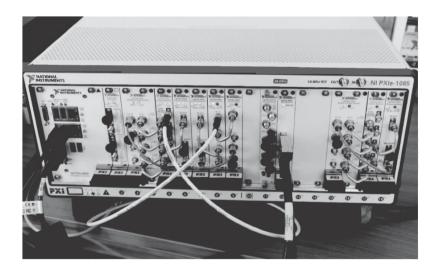


Рис. 7. Блок BPSK модуляции



Puc.~8.~Bнешний вид аппаратурного оборудования генерации радионавигационных сигналов ΠC

РАДИОТЕХНИКА И СВЯЗЬ

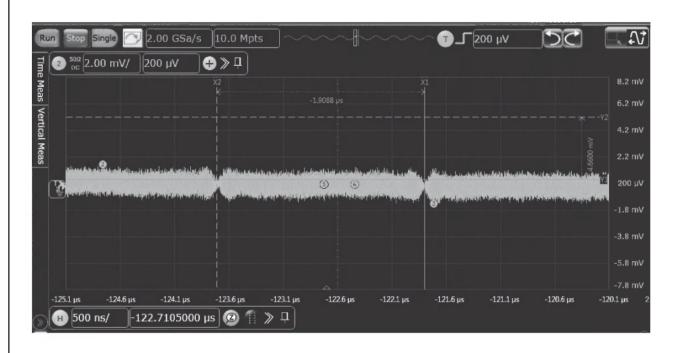


Рис. 9. Осциллограмма дискреты ПСП радионавигационного сигнала ПС



Рис. 10. Осциллограмма структуры ПСП радионавигационного сигнала ПС

сигналу синхронизации навигационного сообщения, который генерируется на ПЛИС в блоке генерации сигналов синхронизации. Буферизация сохраняет данные строки навигационного сообщения в буфере навигационного сообщения для построчной, синхронизированной с дальномерным кодом, передачи данных в блоке BPSK модуляции.

На данном этапе исследования тестовые данные навигационного сообщения записаны непосредственно во внутренний регистр ПЛИС. Таким образом, это позволяет сформировать требуемую ПСП радионавигационных сигналов на основе М-последовательности, кода Голда, Касами, заданную с любым полиномом, сравнить корреляционные характеристики сигналов и по результатам этого анализа, на этапе проектирования, принять решение о применении той или иной ПСП в радионавигационных сигналах.

Тестовое навигационное сообщение записывается в буфер ПЛИС. На приборной панели возможно установить значение промежуточной частоты дальномерной последовательности, начальную фазу генератора литерной частоты, параметр тактирования дальномерной последовательности от тактовой частоты ПЛИС, включение/выключение использования блока генерации сигналов синхронизации, сброс аппаратных блоков.

Аппаратная реализация радионавигационных сигналов ПС

Для сокращения времени и стоимости разработки аппаратной реализации целесообразно использовать ряд возможных модульных элементов оборудования. Например, модули PXI National Instruments (NI), такие как: векторные генераторы, анализаторы, программируемые ПЛИС, ЦАП и АЦП, которые полностью удовлетворяют требования по созданию радионавигационных сигналов заданной структуры, их генерации в среду распространения и позволяют гибко управлять параметрами сигналов и в целом обеспечением зоны навигации PHC (рис. 8).

Прототип имитатора сигнала ПС на промежуточной частоте реализован на модуле NI FlexRIO PXIe-7976R на базе ПЛИС Xilinx K710T, которая обеспечивает в задачах цифровой обработки радионавигационных сигналов максимальную гибкость. В ПЛИС задается ПСП навигационного сигнала с модулированием оперативной информации и формируется закон изменения квадратурных составляющих во времени, которые соответствуют полиному кодовой последовательности и цифровой информации передаваемого навигационного сигнала. В векторном генераторе сигналов NI PXIe-5673 используется прямой перенос сигналов из основной полосы в радиочастотный диапазон. На входе векторного модулятора NI PXIe-5611 поступают синфазная и квадратурная составляющие навигационного сигнала и непрерывный ВЧ-сигнал на несущей

частоте с высокочастотного генератора NI PXI-5652 [5]. Аппаратная реализация ПС позволяет генерировать требуемые навигационные сигналы с возможностью изменения несущей частоты сигнала, его кодовой структуры, навигационной оперативной информации в заданных пределах уровня мощности.

Для примера, на рис. 9 и 10 представлены осциллограммы сформированного навигационного сигнала с частотой 1602 МГц, длительностью дискреты ПСП 1,9 мкс и длительностью ПСП 1 мс.

Заключение

Таким образом, данная программно-аппаратная реализация наземного псевдоспутника позволяет формировать кодовые ПСП на основе различных полиномов и передавать, в соответствии с разработанным форматом, оперативную информацию навигационного сообщения с требуемым качеством. Гибкое управление модульными элементами наземного псевдоспутника обеспечивает формировать заданную частотно-кодовую структуру радионавигационных сигналов и мощность излучаемых сигналов.

Исследование выполнено за счет гранта Российского научного фонда (проект №16-19-10089).

Литература

- 1. Глобальная навигационная спутниковая система ГЛОНАСС. Интерфейсный контрольный документ (редакция 5.1) / Координационный научно-информационный центр. М., 2008.
- 2. Гарин, Е. Н. Создание радионавигационных сигналов псевдоспутников на основе программно-аппаратного комплекса National Instruments / Е.Н. Гарин, В.Н. Ратушняк, А.В. Соколовский // Современные проблемы радиоэлектроники: сб. науч. тр. / науч. ред. А. И. Громыко; отв. за вып. А. А. Левицкий. Красноярск: Сиб. федер. ун-т, 2018. С. 171—176.
- 3. Анализ эффективности VHDL-описаний архитектур сумматоров / А.В. Соколовский [и др.] // Наукоемкие технологии. -2017. -T. 18, № 12. -C. 66-68.
- 4. Hardware implementation of the unit of the GNSS consume / A. Sokolovskiy [et al.] // Siberian Journal of Science and Technology 2017. Vol. 18, No. 3. P. 604–609.
- 5. Garin E. Study of errors in measuring the coordinates in a ground-based near-navigation system based on pseudolites / E. Garin, D. Dmitriev, V. Ratushnyak // Progress of modern radio electronics. 2016. No. 11. P. 132–136.

2019