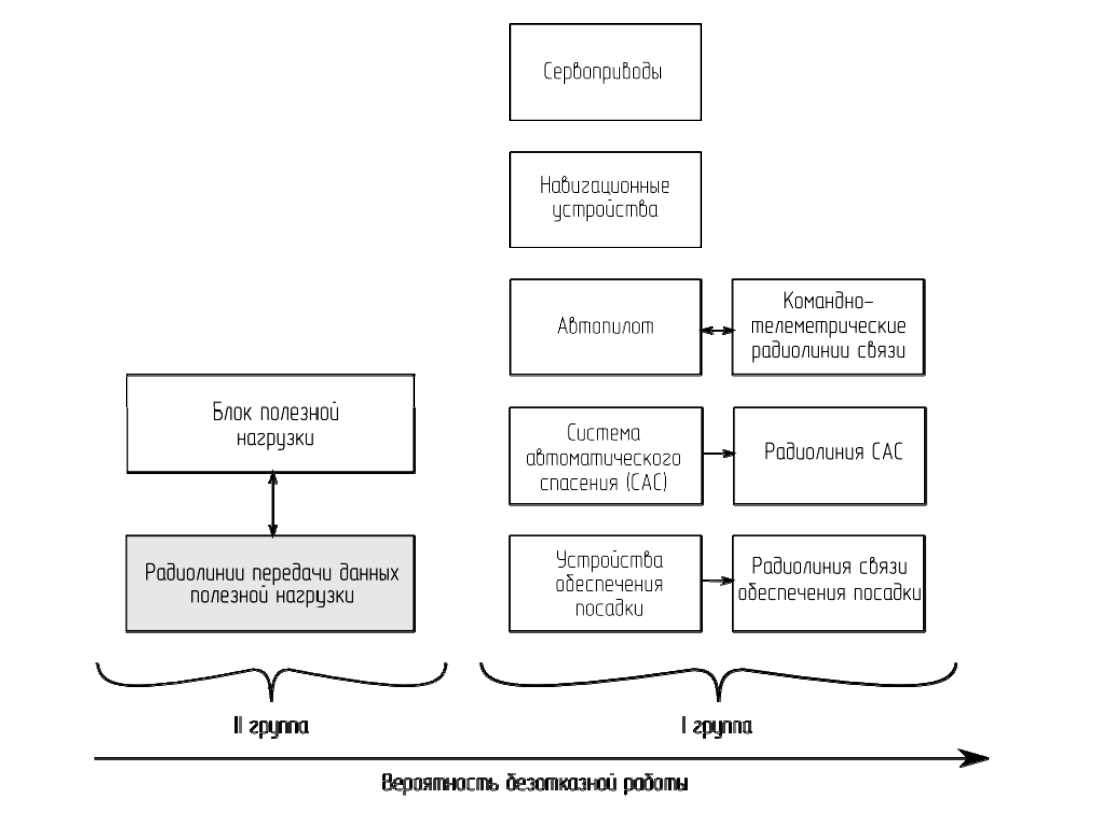
1. Назначение, область применения
2. Сравнение
3. Описание и своя задача
4. Описание аппаратной части и требования к коду
5. Энергетические характеристики канала связи
6. Выбор и обоснование сигнально-кодовых конструкций
7. Разработка АПК для тестирования системы
8. **Назначение, область применения**

Система КТР предназначена для пересылки командно-телеметрической информации между устройством и комплексом управления. В качестве первых могут выступать БПЛА. На сегодняшний день БПЛА активно развиваются. Из-за этого приходится постоянно пересматривать требования выдвигаемые к командно-телеметрическому каналу связи между БПЛА и наземным комплексом управления.

Учитывая их внушительную область применения в военной (авиаразведка, нанесение ударов по наземным и морским целям, перехват воздушных целей, постановка огнем и целеуказания, ретрансляция сообщений и данных, доставка грузов), гражданской (доставка грузов, тушение пожаров, перевозка пассажиров), а также космических сферах становится очевидным актуальность системы КТР.



Как видно из рисунка система командно-телеметрической радиолинии связи входит в первую группу, что означает повышенные требования к её отказоустойчивости. Для удовлетворения требований по пропускной способности канала связи при передаче как данных телеметрии так и данных полезной нагрузки, необходимо

**4. Описание аппаратной части и требования к коду**

В состав устройства входят:

1. Два радиотракта на основе радиомодуля sx1276
2. Микроконтроллер STM32F7
3. Два импульсных регулятора напряжения lm5005
4. Ethernet модуль KSZ804NL
5. Преобразователь интерфейсов cp2102-gmr
6. CAN модуль MAX3051EKA

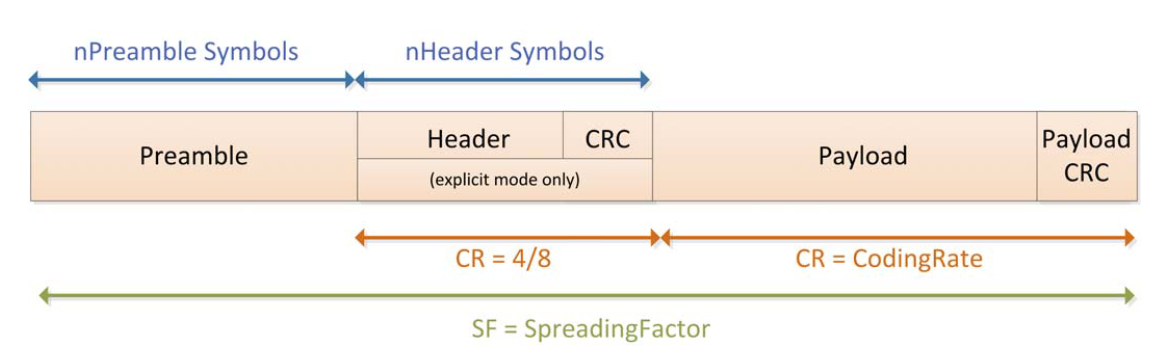
Краткое описание:

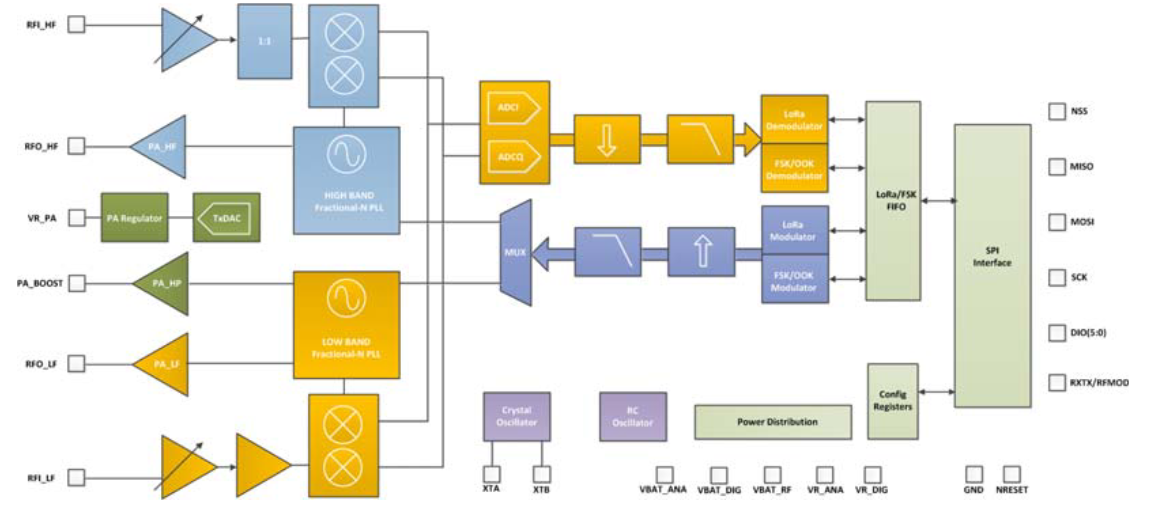
1. **SX1276**

SX1276 представляет собой радиомодуль поддерживающий модуляции LoRa, FSK. Данный модуль может обеспечить бюджет канала связи до 168 дБ. Имеет высокую чувствительность (до 148 дБ). Малый ток потребления в режиме передачи

Характеристики модуля:

1. Поддерживает модуляции LoRa, FSK, GFSK, MSK, GMSK, OOK
2. Максимальный бюджет канала 168 дБ
3. Максимальная мощность выходного сигнала 20 дБм
4. Усилитель мощности до 14 дБ
5. Программируемый битрейт до 300 кбит\с
6. Bullet-proof front end: IIP3 = -11 dBm
7. Ток потребления в режиме приёма 9.9 мА, 200 нА регистра сохранения
8. Полностью интегрированный синтезатор частот с погрешностью 61 Гц
9. Детектирование преамбулы
10. Динамический диапазон входного сигнала 127 дБ
11. Способен детектировать активность РЧ входа
12. Длина передаваемого пакета до 256 байт включительно плюс CRC
13. Встроенный датчик температуры и индикатор низкого уровня заряда батареи
14. Диапазон частот от 137 МГц до 1020 МГц
15. Программируемая полоса выходного сигнала от 7.8 до 500 кГц





1. **STM32F7**

STM32F7 микроконтроллер компании ST Microelectronics спроектированный на основе архитектуры ARM Cortex-M7. Имеет следующие характеристики:

- До 16 кБ и + 16 кБ памяти l и D кэшей

- До 2 Мб встроенной Flash памяти

- Два основных DMA контроллера и выделенный DMA контроллер для Ethernet

- Тактовая частота до 216 МГц

- SRAM на основе разбросанной архитектуры:

- До 512 кБ общей памяти данных, включающей в себя до 128 кБ жестко связанной памяти для обработки критических ко времени данных

- 16 кБ жестко связанной памяти для инструкций для критичных ко времени подпрограмм - 4 кБ SRAM бэкап памяти для хранения данных в режиме низкого потребления

- Модуль для вычислений с плавающей точкой

Периферия:

- 2x USB 2.0

- SDIO

- USART, UART, SPI, I2C

- CAN 2.0

- HDMI-CEC

- Ethernet IEEE 1588

- FMC

- MDIO slave

- Camera I/F

- Dual mode Quad-SPI

- I2S + audio PLL

- 2x SAI

- 2x 12-bit DAC

- SPDIF-RX

-16- and 32-bit timers

- 3x 12-bit ADC 2.4 MSPS

1. **Импульсный преобразователь напряжения**

Высоковольтный понижающий преобразователь LM5005 обладает всеми функциями, необходимыми для реализации эффективного импульсного стабилизатора высокого напряжения с минимальным количеством внешних компонентов. Этот простой в использовании преобразователь работает в диапазоне входных напряжений от 7 В до 75 В и обеспечивает максимальный выходной ток 2,5 А. Архитектура контура управления основана на управлении по току с использованием эмулируемой рампы тока для обеспечения высокой помехоустойчивости. Управление по току обеспечивает встроенную прямую связь по линии, поцикловую защиту от перегрузки по току и простую компенсацию контура. Использование эмулируемой рампы управления снижает чувствительность схемы ШИМ к шуму, обеспечивая надежное управление небольшими рабочими циклами, необходимыми в приложениях с высоким входным напряжением. Частота коммутации программируется резистором в диапазоне от 50 кГц до 500 кГц. Чтобы уменьшить электромагнитные помехи, вывод синхронизации генератора позволяет нескольким регуляторам LM5005 выполнять самосинхронизацию или синхронизацию с внешним тактовым сигналом. Дополнительные функции защиты включают настраиваемый плавный пуск, отслеживание внешнего источника питания, отключение при перегреве с автоматическим восстановлением и возможность удаленного отключения.

Высокоэффективный понижающий преобразователь постоянного тока в постоянный

– Широкий диапазон входного напряжения от 7 В до 75 В

– Регулируемое выходное напряжение от 1,225 В

- Выходной ток до 2,5 А

– Диапазон температур перехода от –40°C до 125°C

• Встроенный понижающий МОП-транзистор 75 В, 160 мОм

• Соответствует стандартам электромагнитных помех EN55022 и CISPR 22.

• Точность напряжения обратной связи ±1,5 %

• Эмуляция управления режимом пикового тока

• Частота переключения От 50 кГц до 500 кГц

• Главный или подчиненный вход синхронизации частоты

• Минимальное время включения ШИМ 80 нс для низкого напряжения VOUT

• Монотонный запуск в предустановленном выходе

• Внутренний высоковольтный стабилизатор напряжения смещения VCC

• Дополнительный источник питания смещения для VCC

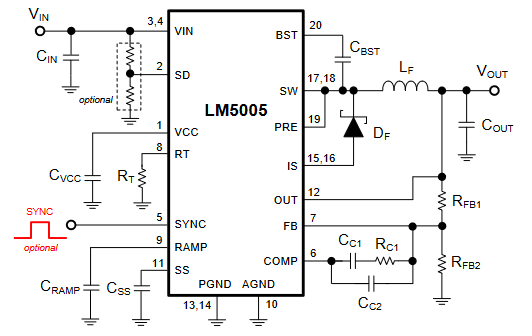
• Настраиваемый плавный пуск с отслеживанием

• Прецизионный ввод режима ожидания и отключения

• Удаленное отключение и управление в режиме ожидания

• Поцикловая защита от перегрузки по току

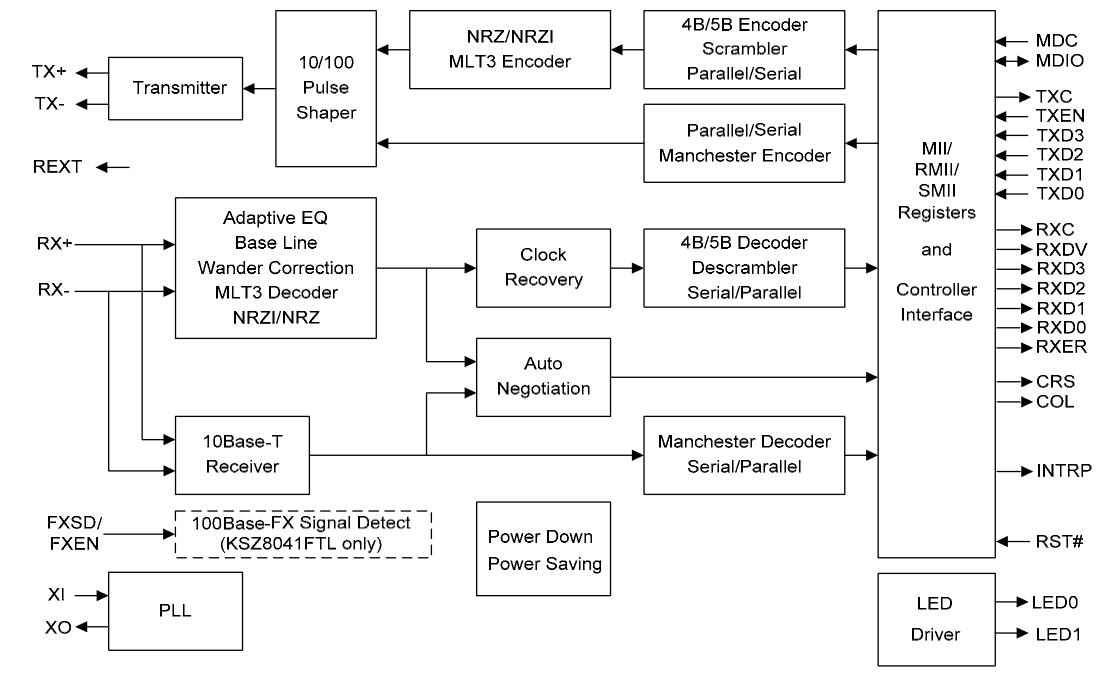
• Защита от перегрева с гистерезисом



**4.KSZ8041NL**

KSZ8041NL — это приемопередатчик физического уровня, обеспечивающий MII/RMII интерфейсы для передачи и приема данных. Конструкция смешанных сигналов увеличивает расстояние передачи сигналов при одновременном снижении энергопотребления.

HP Auto MDI/MDI-X представляет собой наиболее надежное решение, устраняющее необходимость различать перекрестные и прямые кабели. KSZ8041NL представляет собой новый уровень функций и производительности и является идеальным выбором приемопередатчика физического уровня для приложений 10Base-T/100Base-TX.



1. **CP2102-gmr**

СР21хх – это двунаправленные преобразователи интерфейсов UART - USB (мосты). Они предназначены для добавления интерфейса USB в различные приборы, построенные на базе микроконтроллеров и не имеющих интерфейса USB, а также для обновления уже существующих приборов, требующих перехода на современный интерфейс USB.  
Микросхемы СР21хх – это интегрированное решение, на одном кристалле расположены:   
-контроллер USB интерфейса спецификации 2.0, работающий в режиме USB-device со скоростью передачи данных до 12Мбит/сек  
-контроллер UART с поддержкой всех модемных сигналов (линий квитирования)   
-память EEPROM для хранения настроек микросхемы (например, Vendor ID, Product ID, Serial Number, Max Power и др)   
-раздельные буферы с объемом более 512б для приема и передачи данных  
-тактовый генератор на 48 МГц, поэтому в системе не потребуется внешний генератор  
-регулятор напряжения позволяет подключать внешнюю нагрузку в режимах питания от шины.   
Благодаря тому, что большинство элементов интегрировано на кристалле, для разработки преобразователей интерфейсов на основе микросхем СР21хх требуется минимальное количество внешних компонентов, только двух внешних фильтрующих конденсаторов на линию питания. Для обеспечения помехозащищенности микросхемы рекомендуется использовать подтягивающий резистор на 2 кОм (на линию /RESET). Также, для стойкости к электростатическим разрядам можно использовать защитные диоды.

1. **MAX3051**

MAX3051 обеспечивает возможность дифференциальной передачи на шину и возможность дифференциального приема на контроллер CAN. MAX3051 в первую очередь предназначен для приложений с однополярным питанием +3,3 В, которые не требуют строгой защиты от сбоев, предусмотренной автомобильной промышленностью (ISO 11898). MAX3051 имеет четыре различных режима работы: высокоскоростной режим, режим управления наклоном, режим ожидания и режим отключения. Высокоскоростной режим позволяет передавать данные со скоростью до 1 Мбит/с. Режим управления наклоном можно использовать для программирования скорости нарастания передатчика для скорости передачи данных до 500 кбит/с. Это снижает влияние электромагнитных помех, что позволяет использовать неэкранированный витой или параллельный кабель. В режиме ожидания передатчик выключен, а приемник находится на высоком уровне, переводя MAX3051 в слаботочный режим. В режиме выключения передатчик и приемник выключены.

**5. Энергетические характеристики канала связи**

Канал связи имеет следующие характеристики:

1. Выходная мощность передатчика Pвых = 30 дБ
2. Потери в радиотракте передатчика Ltx = 3 дБ
3. Коэффициент усиления передающей антенны Gtx = 2 дБи
4. Коэффициент усиления приемной антенны Grx = 2 дБи
5. Потери в радиотракте приемника Ltx = 3 дБ
6. Запас по энергетике канал Lm = 20 дБ

Затухание сигнала (в дБ) при распространении в свободном пространстве определяется из расстояния и несущей частоты по следующей формуле:

Чувствительность приёмника (в дБ) для заданных отношений сигнал шум (SNR) определяется по формуле:

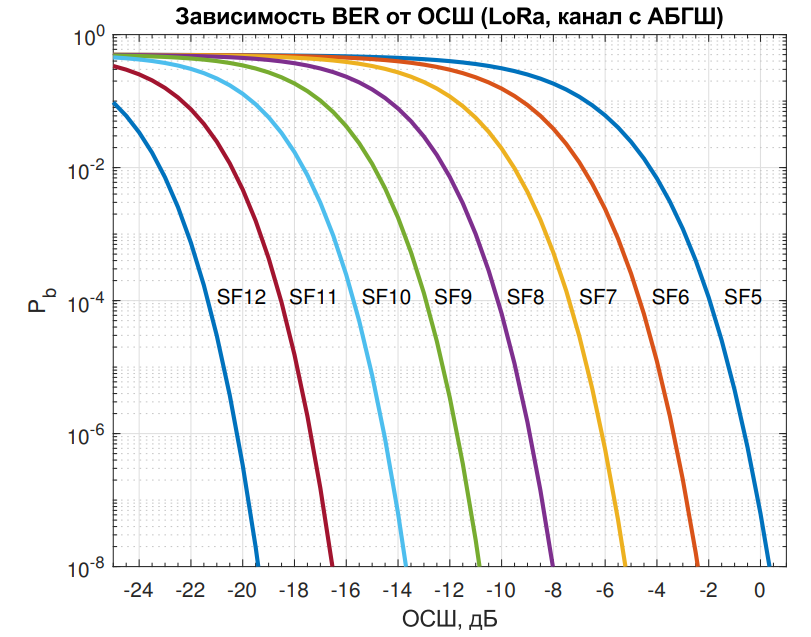
Где k = 1.38 10-23 Дж/К – постоянная Больцмана

T – температура приёмника, К

BW – ширина полосы приемника, Гц

NF – коэффициент шума МШУ приёмника, дБ

Требуемые значения отношения сигнал шум задаются из графика зависимости вероятности битовой ошибки от ОСШ при воздействии АБГШ



Для требуемой пропускной способности соответствует коэффициент расширения равный 7 (SF7). Вероятность битовой ошибки равна -5.2 дБ.

Расчёт бюджета производится для параметров T = 300 K, NF = 3 дБ, SNR = -5.2 дБ

Расчет бюджета канала связи наземная станция управления – беспилотный летательный аппарат (430 МГц):

Минимальная чувствительность приёмника равна:

Потери в линии связи без учета потерь при распространении в свободном пространстве:

Бюджет канала связи будет равен:

Максимальная дальность связи будет равна:

Lfs = 20lg(d) + 20lg(f0) – 147.55

Расчет бюджета канала связи наземная станция управления – беспилотный летательный аппарат (863 МГц):

Минимальная чувствительность приёмника равна:

Потери в линии связи без учета потерь при распространении в свободном пространстве:

Бюджет канала связи будет равен:

Максимальная дальность связи будет равна:

**Непонятно к какому разделу**

**Радиоинтерфейс LoRa**

Физический радиоинтерфейс LoRa основан на использовании широкополосных радиосигналов с большой базой B, много большей единицы. Данный вид радиосигналов имеет две главные особенности:

* ширина спектра радиосигнала BW значительно больше скорости передачи данных *R* *b* (*BW* *>>* *Rb*);
* корреляционная функция существенно уже корреляционной функции узкополосного радиосигнала с базой *B ~1*.

Частотная избыточность широкополосного радиосигнала обуславливает его высокую помехоустойчивость, а узкая корреляционная функция – высокую точность временной синхронизации.

Широкополосный радиосигнал LoRa представляет собой сигнал с линейной частотной модуляцией (ЛЧМ) или CSS (Chirp Spread Spectrum). Частота CSS радиосигнала может как увеличиваться (up-chirp), так и уменьшаться (down-chirp). Математически ЛЧМ сигнал представляется в виде выражения:

Широкополосный радиосигнал LoRa

и описывается следующими параметрами:

***BW*** – ширина спектра радиосигнала;  
    Центральная (несущая) частота радиосигнала – центральная (несущая) частота радиосигнала;

Нижняя частота радиосигнала – нижняя частота радиосигнала;

Верхняя частота радиосигнала – верхняя частота радиосигнала;

***SF*** – коэффициент расширения спектра (изменяется в диапазоне от 7 до 12);  
**Tsym = 2SF/BW** – длительность радиосигнала;  
Cкорость изменения частоты радиосигнала  – скорость изменения частоты радиосигнала;

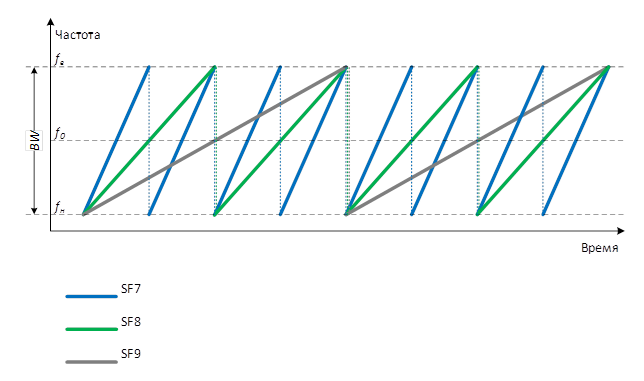
**B = BW•Tsym = 2SF** – база радиосигнала.

Здесь коэффициент расширения спектра (SF) определяет разрядность символа данных (в битах), передаваемого через радиоинтерфейс за время *Tsym*.  
На Рис. 5 приведен вид ЛЧМ сигнала во временной области, а на Рис. 6 и Рис. 7 показан его спектр с BW=125кГц и базой равной 128 (SF=7) и 4096 (SF=12) соответственно.





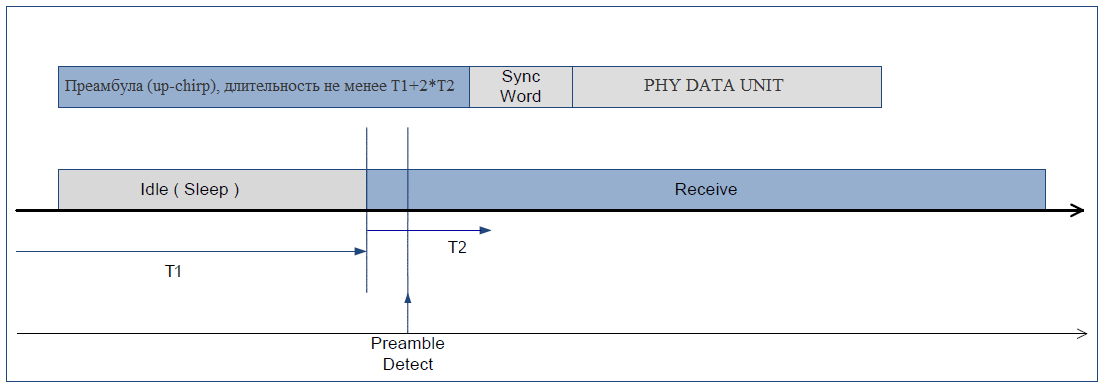
Передатчики LoRa формируют CSS радиосигналы с шириной спектра (BW) 125, 250 или 500 кГц (однако проект регионального частотного диапазона для Российской Федерации, подразумевает использование только полосы 125кГц). При фиксированной ширине спектра радиосигнала BW изменение его базы осуществляется за счет изменения длительности Tsym и скорости изменения частоты мю(Рис. 8).



**Синхронизация приемника и передатчика**

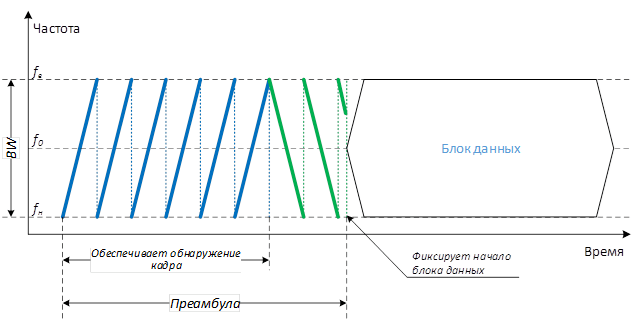
Для успешного функционирования любой системы обмена информацией необходима взаимная синхронизация приемника и передатчика, позволяющая определить временные границы приема-передачи как целого блока данных (или кадра), так и единичных символов.  
Технология LoRa использует асинхронный режим приема-передачи при котором передатчик может начать генерацию радиосигнала в любой момент времени. В этом случае требуется механизм, обеспечивающий синхронизацию приемника по сигналу от передатчика (аналог "старт-бита" протокола RS232). В качестве такого механизма используется преамбула, предшествующая каждому сеансу связи. Преамбула включает в себя последовательность символов, позволяющих приемнику обнаружить активность передатчика, определить используемый передатчиком коэффициент расширения спектра (SF) и выполнить символьную синхронизацию. Длительность преамбулы является конфигурируемой величиной и должна быть не менее, чем *T1+2•T2*, где *T1* определяет максимальное время нахождения приемника в состоянии "сна" (Sleep), *T2* – определяет время поиска приемником преамбулы (Рис. 9).

*Рис. 9:*

[](https://itechinfo.ru/sites/default/files/lora/pic9.png)

По завершении преамбулы следует слово синхронизации (Sync Word) и блок данных физического уровня. Длина слова синхронизации настраивается в диапазоне от 1 до 8 байт. Спецификацией LoRa определен ряд специфических значений Sync Word – 0x34 для публичных сетей (public networks), 0x12 – для частных сетей (private networks) и 0xC194C1 – для каналов с FSK модуляцией.  
На Рис. 10 приведена общая структура кадра, обеспечивающего передачу одного блока данных.

*Рис. 10:*

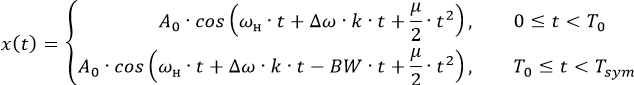
[](https://itechinfo.ru/sites/default/files/lora/pic10.png)

**Детектирование CSS сигнала**

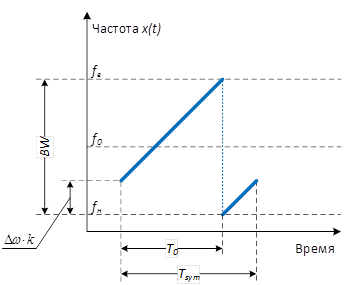
Механизм функционирования детектора преамбулы основан на использовании согласованного фильтра (СФ), чья импульсная характеристика комплексно сопряжена с CSS радиосигналом в частотной области и имеет зеркальное отображение его во времени:

Импульсная характеристика

Принцип передачи символов информации блока данных физического уровня (PHY DATA UNIT) посредством широкополосного радиосигнала LoRa заключается в частотном смещении Частотное смещение относительно опорного ЛЧМ радиосигнала Опорный ЛЧМ радиосигнал, где k=0,1,2,…,2SF – информационный символ, размерностью SF бит (Рис. 11):

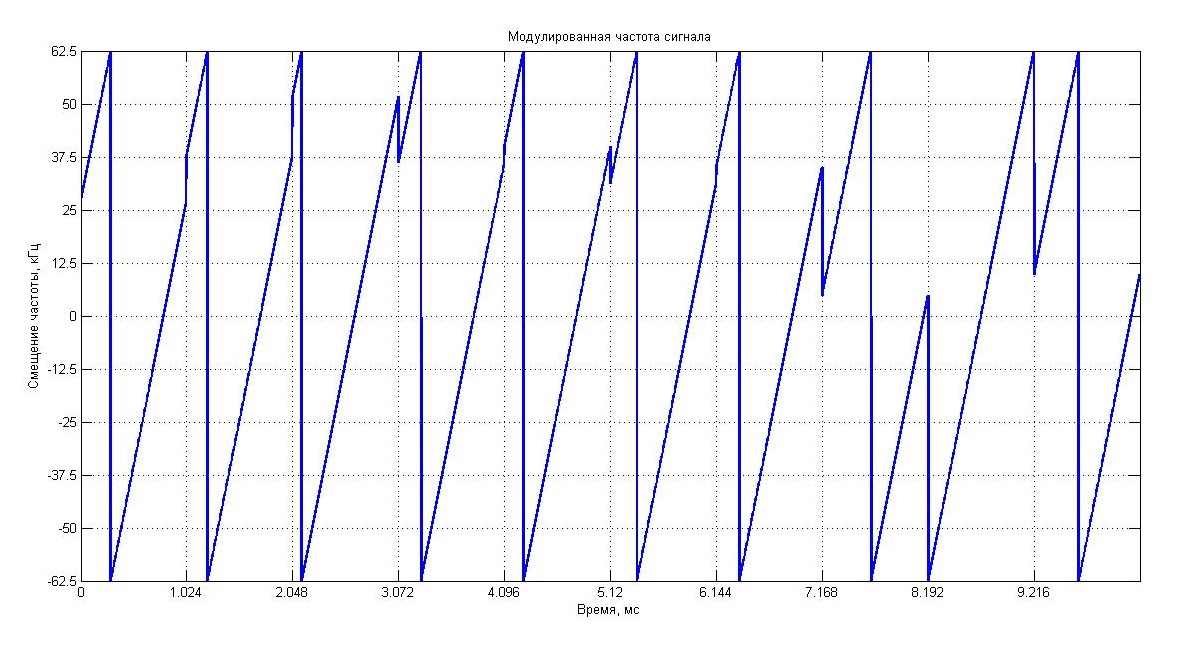


*Рис. 11:*

[](https://itechinfo.ru/sites/default/files/lora/pic11.png)

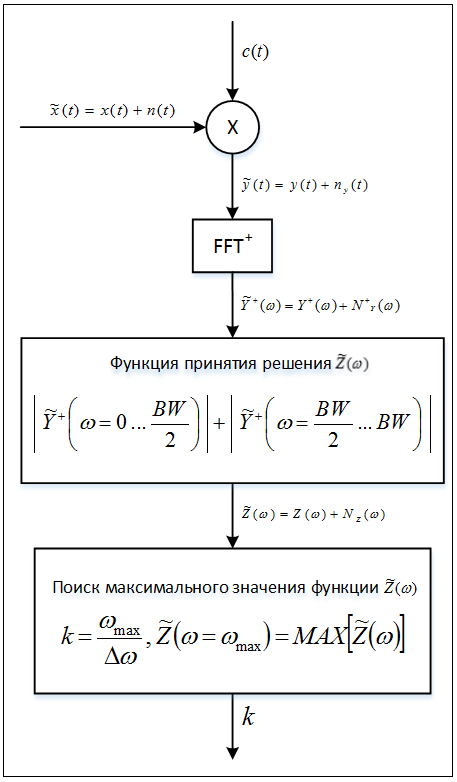
Пример зависимости частоты радиосигнала от времени для LoRa кадра показан на Рис. 12.

*Рис. 12:*

[](https://itechinfo.ru/sites/default/files/lora/pic12.png)

Возможная схема приемника сигнала LoRa, переносящего блок данных физического уровня, показана на Рис. 13.

*Рис. 13:*

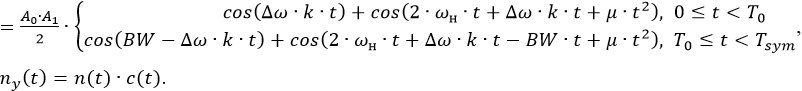
[](https://itechinfo.ru/sites/default/files/lora/pic13A.png)

Здесь:

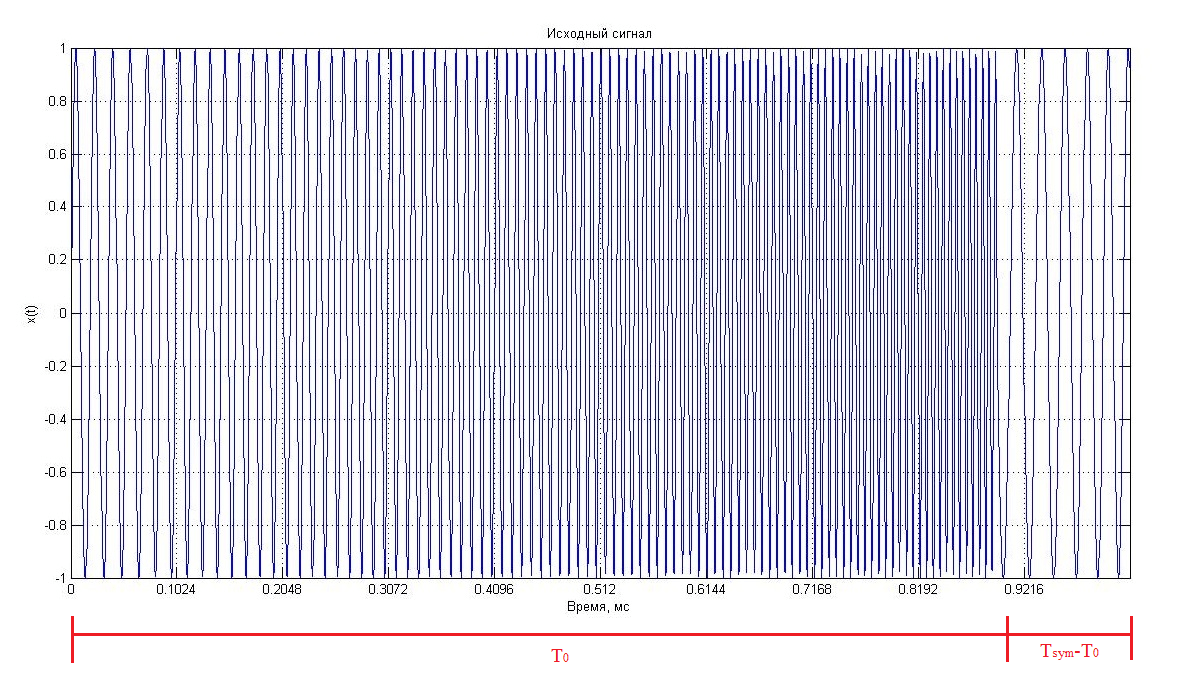
Эталонный ЛЧМ сигнал  – эталонный ЛЧМ сигнал,

Аддитивный белый Гаусовский шум,– аддитивный белый Гаусовский шум,

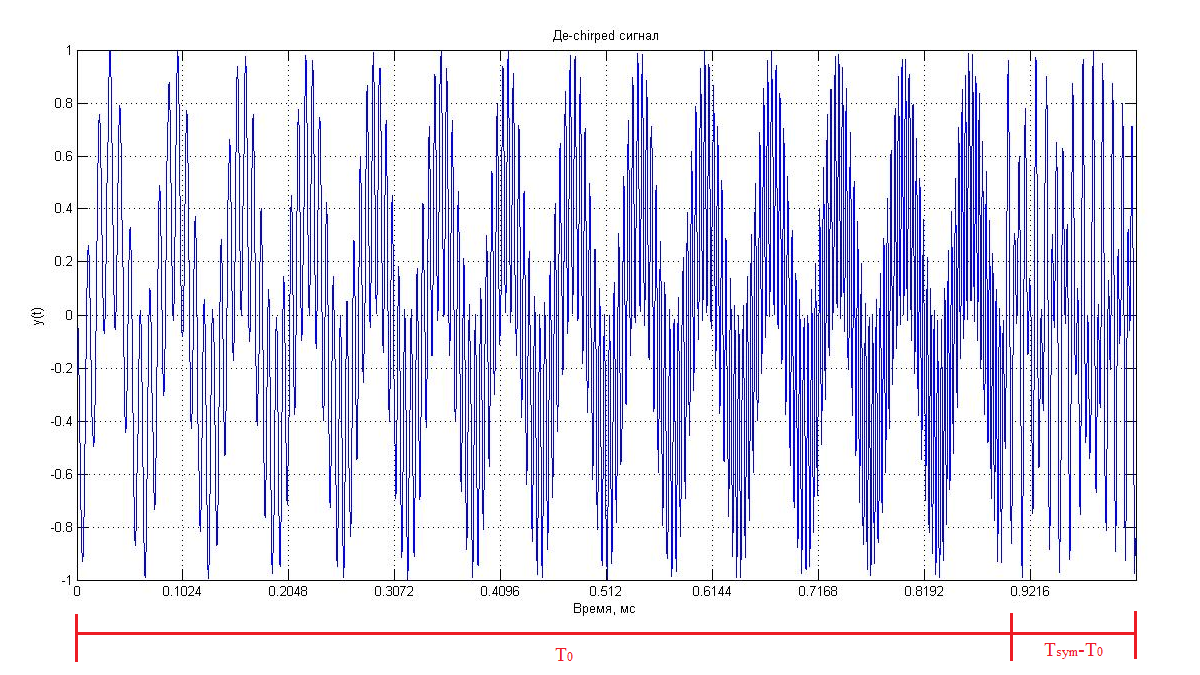
Де-chirped сигнал: Де-chirped сигнал



*Рис. 14:*

[](https://itechinfo.ru/sites/default/files/lora/pic14.png)

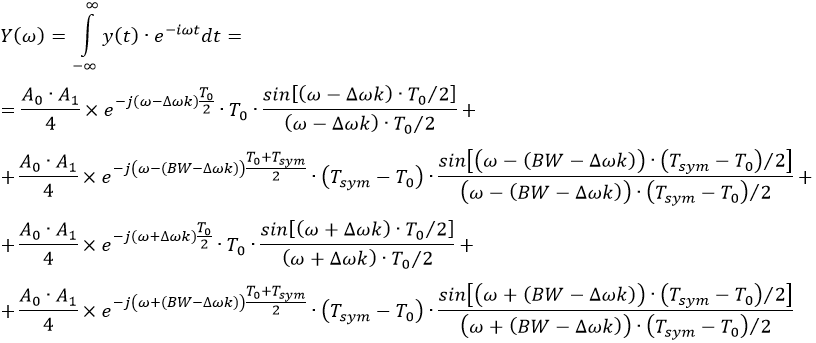
*Рис. 15:*

[](https://itechinfo.ru/sites/default/files/lora/pic15.png)

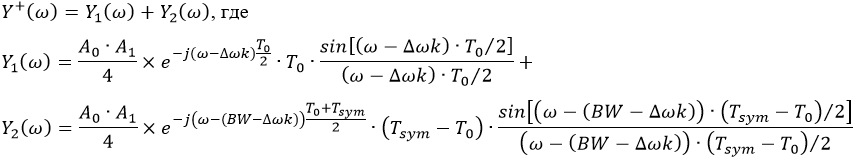
Отбросив в выражении для **y(t)** вторые слагаемые в фигурных скобках (как высокочастотные составляющие):

Де-chirped сигнал

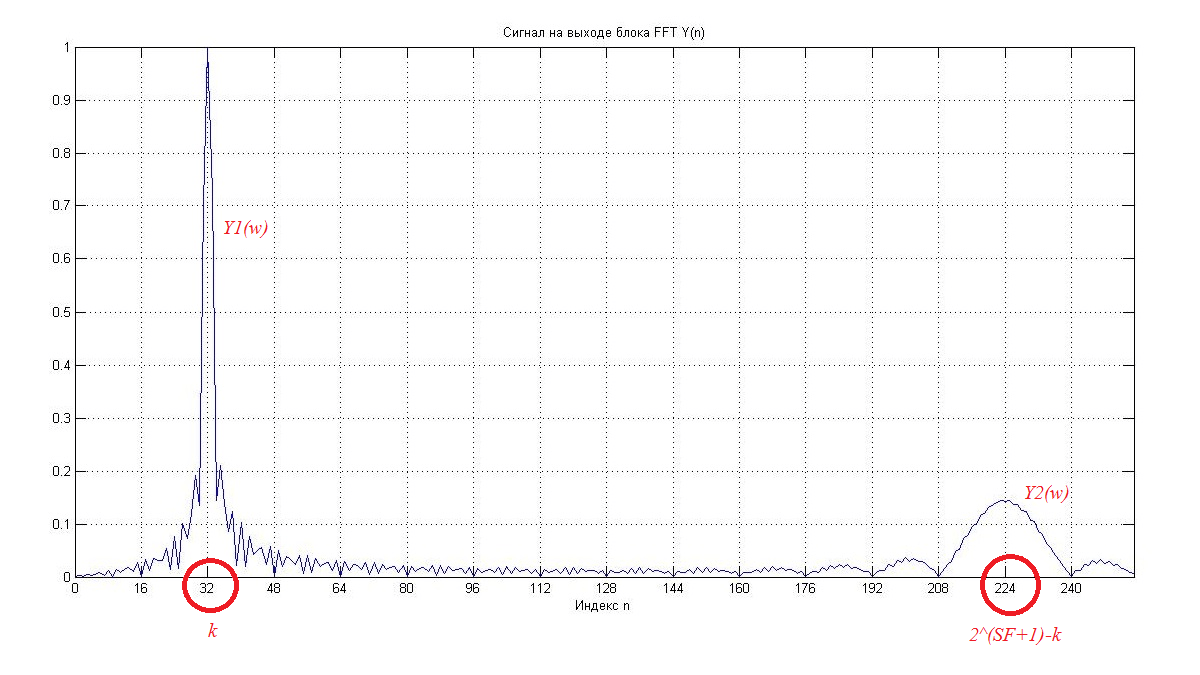
на выходе блока преобразования Фурье (FFT+) получаем следующий комплексный сигнал:



Далее избавляемся от двух последних слагаемых, имеющих существенное влияние в области отрицательных частот и низкое в области положительных:

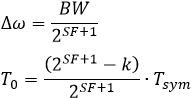


*Рис. 16:*

[](https://itechinfo.ru/sites/default/files/lora/pic16.png)

Для того чтобы избежать перекрытия двух слагаемых Y при различных значениях k должно выполняться неравенство: Неравенство.

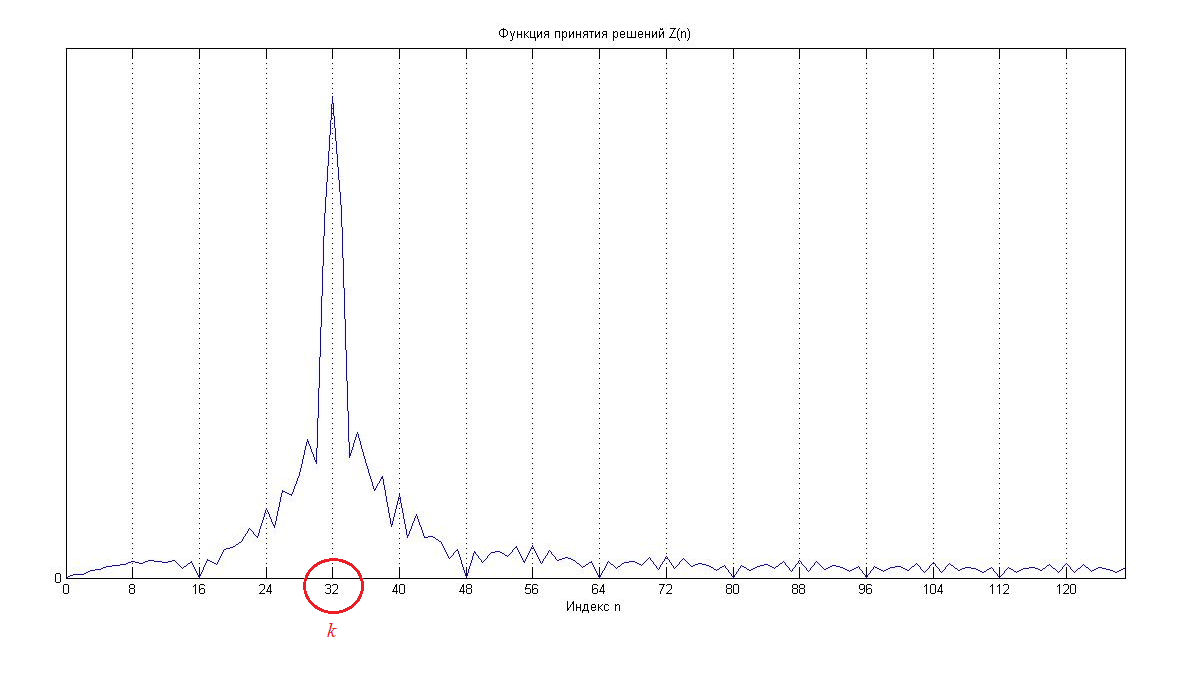
Следовательно,



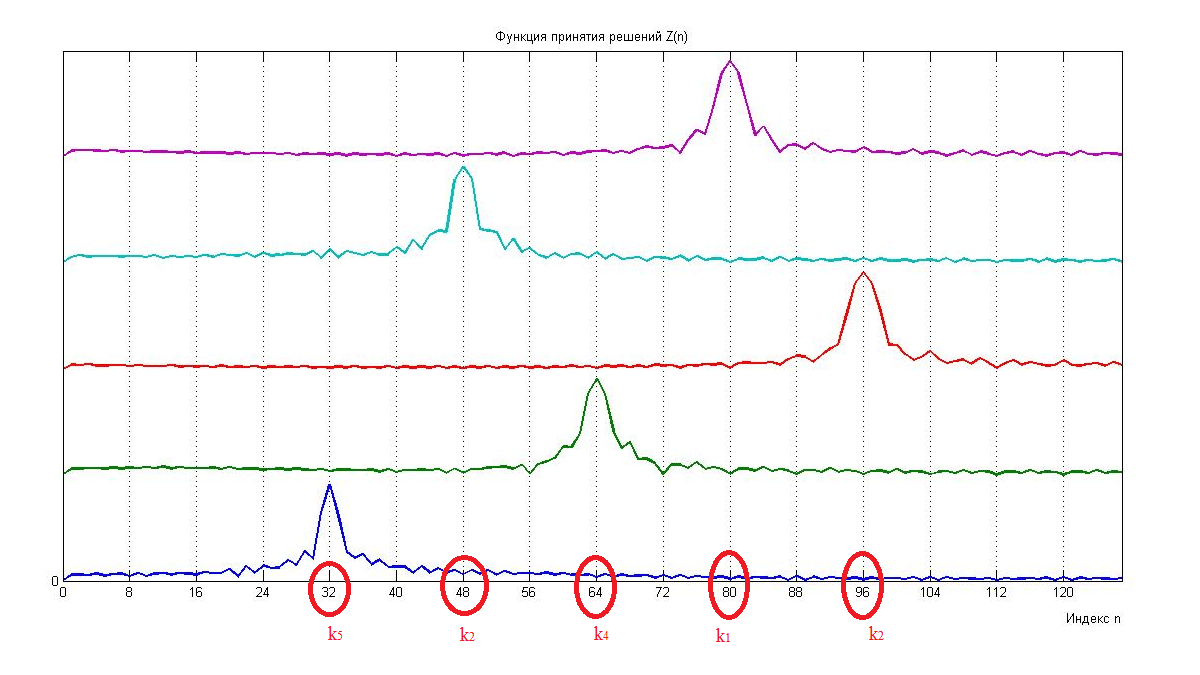
На следующем этапе вычисляется функция принятия решения Функция принятия решения, представляющая собой сумму модулей функции Функция Y и функции Функция Y, зеркально отраженной относительно точки Фаза

Функция принятия решения

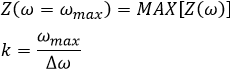
*Рис. 17:*

*[](https://itechinfo.ru/sites/default/files/lora/pic17.png)*

*Рис. 18:*

[](https://itechinfo.ru/sites/default/files/lora/pic18.png)

Наконец определяем значение декодированного приемником информационного символа k.  
Для этого находим частоту Частота, при которой функция принятия решения Функция принятия решенияпринимает максимальное значение (Максимальное значение частоты):



Ключевой особенностью радиоинтерфейса LoRa (как уже упоминалось выше) является его высокая помехоустойчивость. Рисунки ниже демонстрируют функционирование описанного детектора сигнала LoRa в условиях аддитивного белого гаусовского шума (отношение сигнал/шум SNR=0dB). А в Табл. 14 приведены результаты моделирования в среде Matlab работы детектора при различных отношениях сигнал/шум и коэффициентах расширения спектра.

*Рис. 19:*

[](https://itechinfo.ru/sites/default/files/lora/pic19.png)

*Рис. 20:*

[](https://itechinfo.ru/sites/default/files/lora/pic20.png)

Табл. 14 – "Ошибка детектирования"

|  |  |  |  |  |  |  |
| --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- |
| **SNR/SF** | **SF7** | **SF8** | **SF9** | **SF10** | **SF11** | **SF12** |
| **0 дБ** | 0,9% | 0,5% | 0,2% | 0,1% | 0,1% | 0,0% |
| **-3 дБ** | 0,9% | 0,6% | 0,2% | 0,1% | 0,1% | 0,0% |
| **-6 дБ** | 2,0% | 0,6% | 0,2% | 0,1% | 0,0% | 0,0% |
| **-9 дБ** | 6,9% | 1,5% | 0,2% | 0,1% | 0,1% | 0,0% |
| **-12 дБ** | 18,0% | 5,8% | 1,3% | 0,1% | 0,0% | 0,0% |
| **-15 дБ** | 42,2% | 17,6% | 5,4% | 0,6% | 0,1% | 0,0% |
| **-18 дБ** | 68,9% | 44,2% | 18,0% | 5,1% | 1,1% | 0,1% |
| **-21 дБ** | 87,5% | 73,7% | 49,3% | 18,9% | 5,2% | 0,8% |

Литература:

1. Статья Боева
2. Википедия БПЛА
3. Даташиты на каждую микросхему
4. Статья по LoRa