# **Многолучевое распространение сигналов СРНС** (лабораторная работа)

### Введение

Спутниковые радионавигационные системы (СРНС) и их приложения в современном мире играют огромную роль: они способствуют развитию экономики, улучшают условия жизни людей, укрепляют оборону страны. Развитие навигационных технологий не останавливается: совершенствуются и космический, и наземный, и потребительский сегменты. Одна из существующих задач – повышение точности навигационных определений, одна из существующих проблем на этом пути – многолучевое распространение сигналов. Данная проблема особо остро стоит при применении навигационной аппаратуры потребителей (НАП) в условиях городской застройки, в составе военных комплексов (бронетехника, суда), как при кодовых, так и при фазовых измерениях.

Для борьбы с влиянием многолучевого распространения необходимо изучить характер этого влияния. Антенну, радиочастотный блок и корреляторы навигационного приемника можно считать, в некотором приближении, линейными устройствами. Прохождение через них навигационного сигнала хорошо изучено. Для составления адекватной модели процессов в этих элементах приемника достаточно определить запаздывание, ослабление и фазовый сдвиг отраженного сигнала относительно прямого. Тогда в качестве модели процессов можно принять суперпозицию откликов на прямой и отраженный сигнал.

В настоящей лабораторной работе студентам предлагается развить свои представления о многолучевом распространении сигнала и его влиянии на приемник на предельно простом, но практически ценном модельном примере: приеме сигналов неподвижным приемником в условиях переотражения от вертикального экрана конечных размеров, расположенном на некотором расстоянии от приемной антенны.

Лабораторный практикум включает в себя:

- ознакомление с математической моделью совокупности сигналов при многолучевом распространении;
- самостоятельный численный расчет характеристик многолучевого распространения с помощью приведенной математической модели;
- моделирование многолучевого распространения сигнала СРНС в программе, созданной в среде Matlab;
- обработку и сравнение полученных результатов.

## Модель многолучевого распространения сигналов и его влияния на сигналы на выходе коррелятора

Проведем логические рассуждения, на основе которых получим математические модели многолучевого распространения и сигналов коррелятора.

#### Исходные данные

Опишем Землю, отражающий экран, фазовый центр антенны навигационного спутника и фазовый центр приемной антенны НАП как сферу, ограниченный прямоугольником участок плоскости и две точки в трехмерном пространстве соответственно (см. рисунок 1).

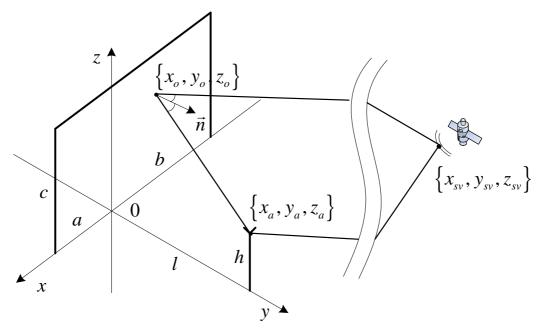


Рис. 1 Многолучевое распространение сигнала с отражением от экрана конечных размеров Для этого зададим две декартовы системы координат:

- СК  $x_E y_E z_E O_E$ , связанная с центом Земли (сферы);
- СК xyzO, связанная с СК  $x_E y_E z_E O_E$  преобразованием:

$$x = x_E; \quad y = y_E; \quad z = z_E - R_E,$$
 (1)

где - средний радиус Земли, равный 6 371 км.

Пусть, известна высота экрана  $c \ll R_E$  и его ширина  $(a+b) \ll R_E$ . Тогда, в СК xyzO плоскость отражающего экрана описывается уравнением y=0, а его точки удовлетворяют соотношениям:

$$y = 0; \quad a \ge x \ge b; \quad c \ge z \ge 0. \tag{2}$$

Пусть, на некотором расстоянии  $l\ll R_E$  от экрана, значительно меньшем радиуса Земли, расположена приемная антенна, поднятая над поверхностью на высоту h . Тогда, в качестве модели фазового центра антенны в СК xyzO выступает точка  $\{x_a,y_a,z_a\}$  или её радиус-вектор  $\vec{r}_a$  , где

$$x_a = 0; \quad y_a = l; \quad z_a = h.$$
 (3)

Моделью фазового центра передающей антенны спутника выступает точка  $\{x_{sv}(t), y_{sv}(t), z_{sv}(t)\}$  (или её радиус-вектор  $\vec{r}_{sv}$ ), движущаяся вокруг центра СК  $x_E y_E z_E O_E$  по соответствующему закону.

Если существует переотражённый от экрана сигнал, то точка его отражения имеет координаты  $\{x_o(t), y_o(t), z_o(t)\}$  (радиус-вектор  $\vec{r}_o$ ).

Центр сферы расположен в точке (0;0;0) в СК  $x_E y_E z_E O_E$ , радиус сферы -  $R_E$ .

Рассматриваемая модель рассматривает отражение сигнала только от вертикального экрана. Сигналы, отражённые от поверхности земли, достаточно хорошо подавляются специализированными антеннами.

#### Модель многолучевого распространения

#### Поиск координат точки отражения

Примем гипотезу зеркального отражения от экрана. Тогда, угол падения сигнала равен углу его отражения:

$$\frac{\left(\vec{r}_{a} - \vec{r}_{o}\right) \cdot \vec{n}}{\left\|\vec{r}_{a} - \vec{r}_{o}\right\|} = \frac{\left(\vec{r}_{sv} - \vec{r}_{o}\right) \cdot \vec{n}}{\left\|\vec{r}_{sv} - \vec{r}_{o}\right\|},\tag{4}$$

где  $\vec{n} = (0;1;0)$  - вектор нормали к экрану.

Введем векторы

$$\vec{r}_{ao} = \vec{r}_a - \vec{r}_o ;$$

$$\vec{r}_{svo} = \vec{r}_{sv} - \vec{r}_o ,$$
(5)

тогда выражение (4) преобразуется к виду

$$\vec{r}_{ao} \cdot \vec{n} \cdot \left\| \vec{r}_{svo} \right\| = \vec{r}_{svo} \cdot \vec{n} \cdot \left\| \vec{r}_{ao} \right\|, \tag{6}$$

что в виду введенного определения  $\vec{n}$  приводит к выражению

$$y_a = y_{sv} \cdot \frac{\left\| \vec{r}_{ao} \right\|}{\left\| \vec{r}_{svo} \right\|}. \tag{7}$$

откуда следует

$$y_a^2 \left( \frac{\|\vec{r}_{svo}\|^2}{y_{sv}^2} - 1 \right) = \left( x_a - x_o \right)^2 + \left( z_a - z_o \right)^2.$$
 (8)

Нормаль, падающий луч и отраженный луч лежат в одной плоскости:

$$\frac{\vec{r}_{svo}}{\|\vec{r}_{svo}\|} + \frac{\vec{r}_{ao}}{\|\vec{r}_{ao}\|} = \alpha \cdot \vec{n} = (0; \alpha; 0), \tag{9}$$

что для компонент х и z вырождается в выражения:

$$\frac{x_{sv} - x_o}{x_a - x_o} = -\frac{\|\vec{r}_{svo}\|}{\|\vec{r}_{ao}\|}; \quad \frac{z_{sv} - z_o}{z_a - z_o} = -\frac{\|\vec{r}_{svo}\|}{\|\vec{r}_{ao}\|},$$
(10)

откуда

$$x_{o} = \frac{x_{sv} + x_{a} \frac{\|\vec{r}_{svo}\|}{\|\vec{r}_{ao}\|}}{1 + \frac{\|\vec{r}_{svo}\|}{\|\vec{r}_{ao}\|}}; \qquad z_{o} = \frac{z_{sv} + z_{a} \frac{\|\vec{r}_{svo}\|}{\|\vec{r}_{ao}\|}}{1 + \frac{\|\vec{r}_{svo}\|}{\|\vec{r}_{ao}\|}}.$$
(11)

Воспользовавшись теоремой Пифагора для уравнения (8), получаем:

$$y_a^2 \left( \frac{\|\vec{r}_{svo}\|^2}{y_{sv}^2} - 1 \right) + y_a^2 = \|\vec{r}_{ao}\|^2,$$
 (12)

тогда

$$\frac{\left\|\vec{r}_{sv}\right\|}{\left\|\vec{r}_{ao}\right\|} = \left|\frac{y_{sv}}{y_a}\right|. \tag{13}$$

Подставляя выражение (13) в (11), получаем координаты точки отражения на бесконечном экране:

$$x_{o} = \frac{x_{sv} + x_{a} \left| \frac{y_{sv}}{y_{a}} \right|}{1 + \left| \frac{y_{sv}}{y_{a}} \right|}; \quad y_{o} = 0; \quad z_{o} = \frac{z_{sv} + z_{a} \left| \frac{y_{sv}}{y_{a}} \right|}{1 + \left| \frac{y_{sv}}{y_{a}} \right|}.$$
(14)

#### Условия наличия прямого и отраженного сигналов

Чтобы присутствовал отраженный сигнал, при просмотре из точки отражения спутник должен находиться над горизонтом и при этом выполняться неравенство  $y_{sv} > 0$ .

Определим условия видимости спутника из точки отражения (см. рисунок 2).

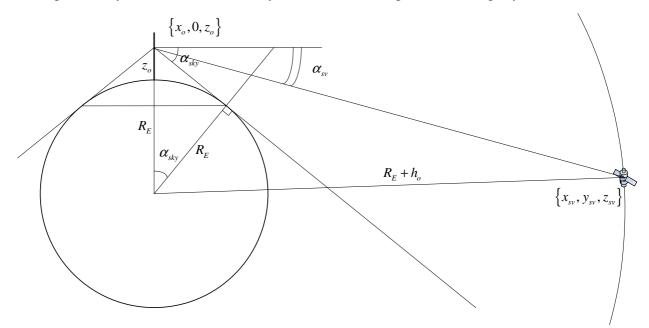


Рис. 2 Срез в плоскости точка отражения – спутник – центр Земли

Тангенс угла места, под которым из точки отражения виден горизонт:

$$tg\left(\alpha_{sky}\right) = -\frac{\sqrt{2R_E z_o + z_o^2}}{R_D} \tag{15}$$

тангенс угла места, под которым спутник виден из точки отражения:

$$tg\left(\alpha_{sv}\right) = \frac{z_{sv} - z_o}{\sqrt{\left(x_{sv} - x_o\right)^2 + \left(y_{sv} - y_o\right)^2}}.$$
 (16)

Условие нахождения спутника над горизонтом для точки отражения:

$$tg\left(\alpha_{sv}\right) > tg\left(\alpha_{skv}\right). \tag{17}$$

По аналогии найдем критерий наличия прямого сигнала. При возвышении спутника над горизонтом, при наблюдениях из точки фазового центра приемной антенны, выполняется неравенство:

$$tg\left(\alpha_{sv}^{a}\right) > tg\left(\alpha_{skv}^{a}\right),$$
 (18)

где

$$tg\left(\alpha_{sky}^{a}\right) = -\frac{\sqrt{2R_{E}h + h^{2}}}{R_{E}},\tag{19}$$

$$tg\left(\alpha_{sv}^{a}\right) = \frac{z_{sv} - z_{a}}{\sqrt{\left(x_{sv} - x_{a}\right)^{2} + \left(y_{sv} - y_{a}\right)^{2}}}.$$
 (20)

Когда спутник находится в полуплоскости  $y_{sv} < 0$ , его сигнал может быть затенен экраном. Точки прямой спутник – приемная антенна удовлетворяют уравнению:

$$\frac{x - x_a}{x_{sv} - x_a} = \frac{y - y_a}{y_{sv} - y_a} = \frac{z - z_a}{z_{sv} - z_a}$$
 (21)

Тогда точка пересечения прямого луча с экраном имеет координаты:

$$x_{p} = x_{a} - \frac{y_{a}(x_{sv} - x_{a})}{y_{sv} - y_{a}};$$

$$z_{p} = z_{a} - \frac{y_{a}(z_{sv} - z_{a})}{y_{sv} - y_{a}}.$$
(22)

С учетом (2) получаем условие затенения экраном прямого сигнала спутника

$$a \ge x_p \ge -b; \ c \ge z_p \ge 0; \ y_{sv} < 0.$$
 (23)

Тогда, для наличия прямого сигнала спутника должно выполняться соотношение (18) и не выполняться соотношения (23).

#### Координаты спутника

Опишем координаты спутника  $\{x_{sv}(t),y_{sv}(t),z_{sv}(t)\}$  как функцию времени. Пусть, спутник движется по круговой орбите на высоте  $h_o$  над средним уровнем Земли. Пусть, в начальный момент времени долгота восходящего узла составляет  $\Omega_0$ , наклонение орбиты  $i_0$ , угол начального положения на орбите  $\theta_0$ , тогда в СК  $x_E y_E z_E O_E$  координаты спутника (см. рисунок 3) задаются выражением([1]):

$$\begin{split} x_{E,sv} = & \left( R_E + h_o \right) \cdot \left[ \cos \left( \theta_0 + 2\pi f_{sv} t \right) \cos \left( \Omega_0 + 2\pi f_E t \right) - \right. \\ & \left. - \sin \left( \theta_0 + 2\pi f_{sv} t \right) \sin \left( \Omega_0 + 2\pi f_E t \right) \cos \left( i_0 \right) \right], \end{split}$$

$$y_{E,sv} = (R_E + h_o) \cdot \left[ \cos(\theta_0 + 2\pi f_{sv} t) \sin(\Omega_0 + 2\pi f_E t) + \sin(\theta_0 + 2\pi f_{sv} t) \cos(\Omega_0 + 2\pi f_E t) \cos(i_0) \right],$$

$$z_{E,sv} = \left(R_E + h_o\right) \cdot \sin\left(\theta_0 + 2\pi f_{sv}t\right) \cdot \cos\left(i_0\right),\tag{24}$$

где  $f_{\scriptscriptstyle E}$  - частота вращения Земли (около  $1.16\cdot 10^{-5}$   $\Gamma$ ц),  $f_{\scriptscriptstyle {\rm SV}}$  - частота вращения спутника (в

зависимости от системы около  $2.5 \cdot 10^{-5}$  Гц). Переход от координат СК  $x_E y_E z_E O_E$  к координатам СК xyzO осуществляется с помощью преобразований (1).

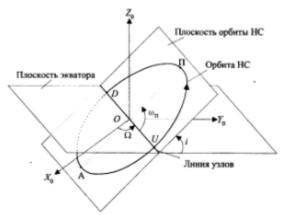


Рис. 3 Ориентация орбитальной плоскости

#### Разность хода прямого и отраженного лучей

Разность хода прямого и отраженного лучей можно после проведенных выкладок можно найти множеством способов, например прямым:

$$\Delta_{R} = \sqrt{x_{sv}^{2} + (y_{sv} - y_{a})^{2} + (z_{sv} - z_{a})^{2}} - \sqrt{(x_{o}^{2} + y_{a}^{2} + (z_{o} - z_{a})^{2})^{2} + \sqrt{(x_{o} - x_{sv})^{2} + y_{sv}^{2} + (z_{o} - z_{sv})^{2}}}.$$
(25)

## Модель выходного сигнала коррелятора при действии на входе приемника прямого и отраженного сигналов

Антенный модуль, фронтенд и коррелятор в отсутствии помех можно считать линейными устройствами. Тогда сигнал на выходе коррелятора при действии на входе антенны прямого и отраженного лучей можно представить как сумму реакций на прямой и отраженный сигнал.

При действии на выходе антенного модуля одного навигационного сигнала, выходной k-й отсчет коррелятора можно приближенно описать выражениями:

$$I_{k} = A_{IQ,k} \cos(\delta \Phi_{k}) + n_{I} \sigma_{IQ,k},$$

$$Q_{k} = -A_{IQ,k} \sin(\delta \Phi_{k}) + n_{Q} \sigma_{IQ,k},$$
(26)

где

$$A_{IQ,k} = \frac{A_k L}{2} \operatorname{sinc}\left(\frac{\left(\omega_{d,k} - \tilde{\omega}_{d,k}\right)T}{2}\right) \rho\left(\tau_k - \tilde{\tau}_k\right)$$
(27)

$$\sigma_{IQ,k}^2 = \sigma_{n,k}^2 \frac{L}{2},\tag{28}$$

$$\delta\Phi_{k} = \operatorname{mod}\left(\frac{\left(\omega_{d,k} - \tilde{\omega}_{d,k}\right)T}{2} + \varphi_{k} + \theta_{k}\pi, 2\pi\right)$$
(29)

где  $A_k$  - амплитуда навигационного сигнала на входе АЦП,  $\sigma_{n,k}^2$  - дисперсия шума на входе АЦП, L - число тактов АЦП участвующих в накоплении в корреляторе,  $\tau_k, \tilde{\tau}_k$  - задержка дальномерного кода сигнала спутника и опорного сигнала коррелятора,  $\omega_{d,k}, \tilde{\omega}_{d,k}$  - циклическая частота сигнала спутника и опорного сигнала коррелятора,  $\varphi_k$  - начальная фаза навигационного сигнала на k-ом

интервале,  $\rho(x)$  - корреляционная функция дальномерного кода,  $n_I$ ,  $n_Q$  - некоррелированные белые гауссовские шумы.

Темп изменения коэффициента отражения, угла прихода отраженного сигнала и т.п. значительно меньше темпа изменения фазовых соотношений между прямым и отраженным сигналом. Если не учитывать сдвиг фазы при отражении, фазовую характеристику антенны, сигнал на выходе коррелятора при многолучевом распространении можно описать выражениями

$$I_{k} = A_{IQ,k} \left[ \cos \left( \delta \Phi_{k} \right) + K_{MP,k} \cos \left( \delta \Phi_{k} + 2\pi \frac{\Delta_{R,k}}{\lambda} \right) \right] + n_{I} \sigma_{IQ,k};$$

$$Q_{k} = -A_{IQ,k} \left[ \sin \left( \delta \Phi_{k} \right) + K_{MP,k} \sin \left( \delta \Phi_{k} + 2\pi \frac{\Delta_{R,k}}{\lambda} \right) \right] + n_{Q} \sigma_{IQ,k},$$
(30)

где  $\lambda$  - длина волны несущей навигационного сигнала,  $K_{MP,k}$  - коэффициент ослабления отраженного сигнала относительно прямого на выходе антенны.

Для расчета коэффициента ослабления отраженного сигнала следует уточнить характер отражения от экрана и характеристики антенны.

Модель выходного сигнала коррелятора (<u>30</u>) можно графически представить как сложение двух векторов комплексных сигналов – прямого и отраженного (см. рисунок 4).

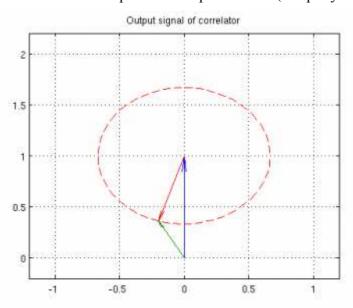


Рис. 4 Сложение векторов прямого и отраженного сигналов на комплексной плоскости

Воздействие отраженного сигнала приводит к фазовой и амплитудной модуляции суммарного сигнала - искажению корреляционной функции, меняющемуся во времени, см. рисунок 5.

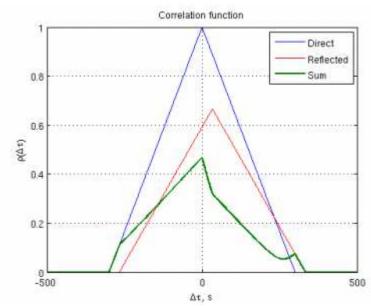


Рис. 5 Искажение корреляционной функции при действии отраженного сигнала

## Домашняя подготовка

Перед выполнением работ в лаборатории, обучающиеся проводят предварительную подготовку. Результаты студентами предоставляются индивидуально на бумажных носителях до начала выполнения лабораторного задания.

В процессе подготовки требуется:

- 1. Получить у преподавателя индивидуальную таблицу параметров.
- 2. Изучить математическую модель многолучевого распространения сигналов и процессов на выходе коррелятора.
- 3. Построить график зависимости высоты орбиты спутника для параметров, заданных в индивидуальной таблице, и  $\,$  от 0 до 12 часов. Занести результат в отчет.
- 4. Для указанного момента времени определить разность хода прямого и отраженного лучей, ошибку, вносимую многолучевостью в фазу сигнала. Занести ход решения задачи (математические выкладки или код программы) и результат в отчет.

### Выполнение работ в лаборатории

#### Описание программной модели

В лаборатории проводится моделирование многолучевого распространения сигнала с помощью программы, написанной в среде Matlab. Для выполнения скрипта следует запустить Matlab, перейти в соответствующую директорию и открыть файл main.m. Для запуска модели следует нажать клавишу клавиатуры F5 или кнопку Run в графическом интерфейсе Matlab'a, после чего открывается графический интерфейс программы (см. рисунок 6).

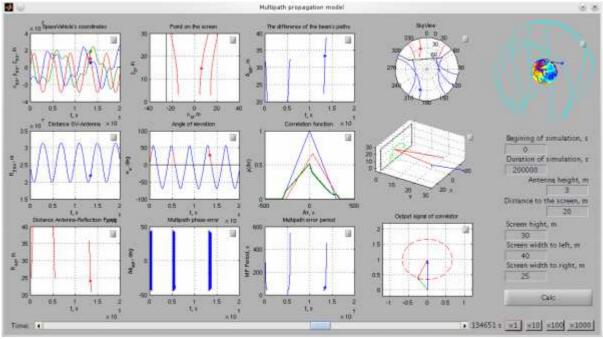


Рис. 6 Графический пользовательский интерфейс модели

С помощью интерфейса вводятся исходные данные для моделирования и производится запуск расчета. После выполнения расчета происходит отображение результатов на 13 графиках:

- Координаты спутника
- Расстояние между спутником и антенной
- Расстояние между антенной и точкой отражения
- Положение точки отражения на экране
- Угол возвышения спутника, горизонта и точки отражения
- Ошибка, вносимая в фазу многолучевым распространением сигнала
- Разность хода прямого и отраженного лучей
- Корреляционная функция для прямого, отраженного и суммарного сигналов
- Период ошибки, вносимой в фазу многолучевым распространением сигнала
- SkyView графическое отображение угла возвышения и азимута спутника, экрана, точки отражения
- Трехмерный вид многолучевого распространения сигналов
- Представление выходного сигнала коррелятора на комплексной плоскости: прямой сигнал, отраженный сигнал и их суперпозиция
- Трехмерный вид движения спутника вокруг Земли

Каждый график можно открыть в отдельном окне с помощью кнопки в правом верхнем углу области.

С помощью слайдера внизу окна пользователь может выбирать любой момент времени из моделируемого интервала. С помощью кнопок правее слайдера - запускать проигрывание результатов (с различными коэффициентами ускорения).

#### Лабораторное задание

- 1. С помощью модели проверить результаты, полученные в пунктах 3 и 4 домашней подготовки, включить в отчет необходимые выходные данные моделирования.
- 2. Провести моделирование длительностью 5, 12, 48 часов. Провести самостоятельное исследование результатов в соответствии с темой лабораторной работы. Отразить результаты исследования (выводы, соответствующие результаты моделирования и теоретические обоснования) в индивидуальном отчете.

3. Представить результаты преподавателю.

## Литература

1. ГЛОНАСС. Принципы построения и функционирования / Под ред. А. И. Перова , В. Н. Харисова. — 4-е, перераб. и доп. — М.: Радиотехника, 2010. — 800 с.

TTT /		•	
ΙΙΙΛΩΠΛΙΙ	μπημομηνω στ πο	I TOATHILL	пономатнов
IIIAUJIUH	инливилуально	и таулины	HADAMELDUB
	индивидуально		

Ф.И.О:			
Группа:			
Высота поднятия антенны: м			
Расстояние от антенны до экрана: м			
Высота экрана: м			
Ширина экрана: м; м			
Используемая навигационная система: ГЛОНАСС/NAVSTAR GPS			
Параметры орбиты в начальный момент времени:			
• долгота восходящего узла град			
• наклонение орбиты - любая орбитальная плоскость системы, на выбор			
• угол начального положения на орбите град			