Занятие № 1

Типовые радиосигналы и их спектры

Основные операции, выполняемые радиоприёмным устройством:

- усиление сигнала;
- фильтрация;
- преобразование частоты сигнала;
- демодуляция (детектирование);
- последетекторная обработка.

Операции усиления, фильтрации и преобразования частоты сигнала выполняются в блоке высокой частоты (БВЧ) радиоприёмника. Демодуляция выполняется демодулятором (ДМ). Последетекторная обработка выполняется в блоке низкой частоты (БНЧ).

Блок высокой частоты – линейное устройство. Для того чтобы не происходило искажение сигнала при прохождении через блок высокой частоты, полоса пропускания БВЧ должна быть не меньше ширины спектра сигнала. Чрезмерное расширение полосы пропускания приведёт к ухудшению фильтрации сигнала в том случае, когда он принимается на фоне шумов и мешающих колебаний.

Рассмотрим выражения, определяющие спектр типовых радиосигналов, и выясним, от чего зависит ширина спектра этих сигналов. Затем выполним моделирование сигналов при различных значениях параметров модуляции и сопоставим спектры, полученные на модели, с рассчитанными теоретически.

1) Сигнал с гармонической амплитудной модуляцией (АМ)

$$u(t) = U(t)\cos 2\pi f_0 t,$$

где $U(t) = U_0 \left(1 + m \cos 2\pi F_{\scriptscriptstyle M} t\right)$,

 $U_{\scriptscriptstyle 0}$ – амплитуда несущей,

 f_0 – частота несущей,

 $F_{\scriptscriptstyle \mathrm{M}}$ – частота модуляции,

m – коэффициент модуляции.

Найдём частотные составляющие этого сигнала:

$$\begin{split} &u(t) = U_0 \left(\cos 2\pi f_0 t + m \cos 2\pi F_{_{\rm M}} t \cdot \cos 2\pi f_0 t\right) = \\ &= U_0 \cos 2\pi f_0 t + \frac{1}{2} m U_0 \cos 2\pi \left(f_0 - F_{_{\rm M}}\right) t + \frac{1}{2} m U_0 \cos 2\pi \left(f_0 + F_{_{\rm M}}\right) t. \end{split}$$

Ширина спектра сигнала $\Delta f_{\mathrm{AMC}} = 2 F_{\scriptscriptstyle\mathrm{M}}$.

Выполним моделирование АМ сигнала при следующих значениях параметров:

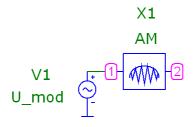
- амплитуда несущей $U_{\scriptscriptstyle 0}$ = 1 В ;
- частота несущей $f_0 = 100$ кГц;

- коэффициент модуляции m = 0.5;
- частота модуляции $F_{\scriptscriptstyle \mathrm{M}} = 10~\mathrm{к}\Gamma$ ц .

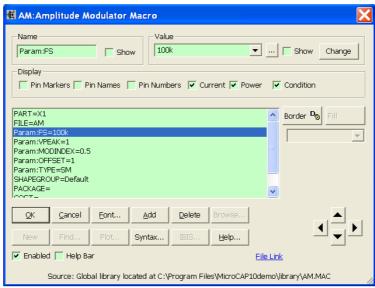
1. Составление модели

AM

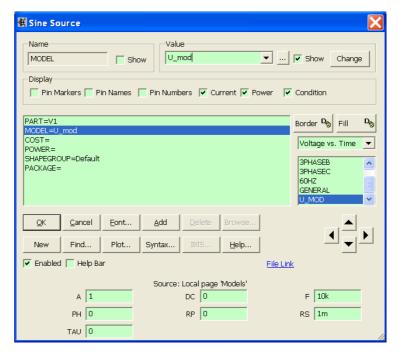
Схема модели:



Элемент , моделирующий генератор с управляемой амплитудой колебаний, выбирается в группе макросов (Component — Analog Primitives — Macros). Его параметры задаются следующим образом:

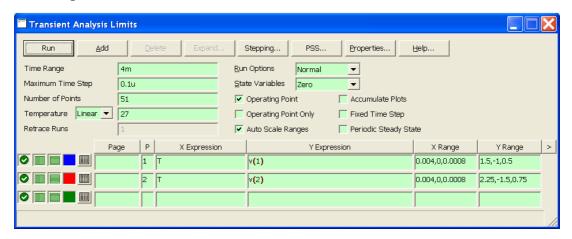


Параметры модели источника модулирующего колебания V1:

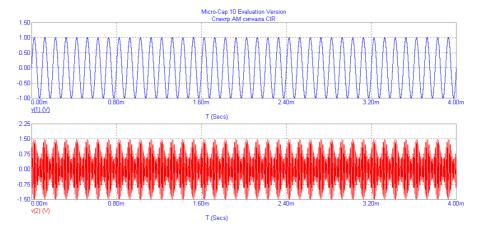


2. Моделирование колебаний

Параметры моделирования:



Эпюры колебаний:



3. Расчёт спектра

Для расчёта спектра выбираем в окне **Transient Analysis**:

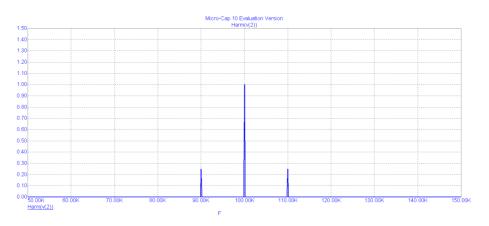
Transient \rightarrow FFT Windows \rightarrow Add FFT Window...

Затем в окне **Properties for FFT** (*свойства БПФ*) задаём:

- в закладке Plot (график):
 - о в поле What To Plot (что построить): Harm;
 - о в поле Expression (выражение): v(2);
- в закладке FFT (БПФ):
 - о в поле Upper Time Limit (верхний предел времени): ТМАХ,
 - о Lower Time Limit (нижний предел времени): TSTART (или 0),
 - o Frequency Step (шаг по частоте): 250,
 - о в поле Number of Points (*количество точек*, т.е. объём БПФ) выбираем 8192;
- в закладке Scales and Formats (масштабы и форматы):
 - в группе полей, объединённых под заголовком X, в поле Range Low (нижняя граница диапазона): 50k, в поле Range High (верхняя граница

- *диапазона*): 150k, в поле Grid Spacing (*шаг сетки*): 10k, снять «галочку» в полях Auto Scale и Log;
- о в группе полей, объединённых под заголовком Y, в поле Range Low (нижняя граница диапазона): 0, в поле Range High (верхняя граница диапазона): 1.5, в поле Grid Spacing (шаг сетки): 0.1, снять «галочку» в полях Auto Scale и Log;
- в закладке Colors, Fonts, and Lines (цвета, шрифты и линии):
 - о в поле Width (толщина линии): 2,
 - о в поле Style (*стиль*): Normal (*нормальный*, т.е. соединение рассчитанных точек спектра прямыми линиями).

Получается график спектра следующего вида:



(Для того чтобы изменить параметры расчёта спектра, нужно дважды щёлкнуть левой кнопкой мыши в поле графика и затем, сделав исправления в соответствующих закладках, нажать клавишу **OK**).

По графику определяем параметры спектра:

- уровень несущей 1 В,
- уровень боковых составляющих 0,25 В,
- частота несущей 100 кГц,
- частоты боковых составляющих 90 кГц и 110 кГц.

Параметры спектра совпадают с теоретическими значениями.

Далее повторяем моделирование при других значениях частоты модуляции: 5 кГц и 15 кГц и оцениваем изменение ширины спектра сигнала.

Схему модели, эпюры сигналов и спектры следует сохранить в виде втр-файлов и затем распечатать и поместить в рабочую тетрадь.

2) Сигнал с гармонической частотной модуляцией (ЧМ)

$$u(t) = U_0 \cos\left(2\pi\int f(t)dt\right) = U_0 \cos\varphi(t)$$
 , где $f(t) = f_0 + \Delta f_m \cos 2\pi F_{_{\mathrm{M}}} t$,

где Δf_m — девиация частоты (максимальное отклонение частоты сигнала от частоты несущей f_0). При гармонической ЧМ полная фаза сигнала определяется выражением

$$\varphi(t) = 2\pi f_0 t + \frac{\Delta f_m}{F_M} \sin 2\pi F_M t = 2\pi f_0 t + \beta_{MM} \sin 2\pi F_M t,$$

где $\beta_{\text{чм}} = \frac{\Delta f_{m}}{F_{\text{м}}}$ — индекс частотной модуляции. Геометрический смысл индекса ЧМ —

максимальное значение (в радианах) угла, на который поворачивается вектор комплексной огибающей сигнала в результате модуляции.

Спектр сигнала с гармонической ЧМ определяется на основе следующего выражения:

$$u(t) = U_0 \sum_{n=-\infty}^{\infty} J_n (\beta_{\text{YM}}) \cos 2\pi (f_0 + nF_{\text{M}}) t,$$

где $J_n(x)$ — функция Бесселя n-го порядка (при этом $J_{-n}(x) = (-1)^n J_n(x)$). Таким образом, спектр ЧМ сигнала имеет бесконечно много составляющих с частотами $f_0 \pm n F_{_{\rm M}}$, следовательно, его ширина теоретически бесконечна. Однако, начиная с некоторого номера n частотной составляющей, её уровень быстро убывает, поэтому при практических расчётах ширину спектра считают конечной. При $\beta_{_{\rm ЧM}} >> 1$ ширина спектра ЧМ сигнала приближённо равна $\Delta f_{_{\rm ЧМС}} \approx 2 F_{_{\rm M}} \left(1 + \beta_{_{\rm ЧМ}}\right)$. При малых значениях индекса модуляции ($\beta_{_{\rm ЧM}} < 1$) амплитудный спектр ЧМ сигнала имеет практически такой же вид, как и спектр АМ сигнала, поэтому его ширина считается равной $\Delta f_{_{\rm ЧМС}} = 2 F_{_{\rm M}}$.

Выполним моделирование ЧМ сигнала при следующих значениях параметров:

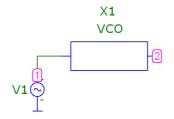
- амплитуда несущей $U_0 = 1 \mathrm{\ B}$;
- частота несущей $f_0 = 1 \ \mathrm{M}\Gamma\mathrm{u}$;
- девиация частоты $\Delta f_m = 100$ кГц;
- частота модуляции $F_{\scriptscriptstyle \mathrm{M}} = 10$ к Γ ц .

Для такого сигнала индекс модуляции равен $\beta_{\text{чм}} = \frac{\Delta f_{_{m}}}{F_{_{\text{м}}}} = 10$. Поскольку $\beta_{\text{чм}} >> 1$, то ширина спектра приближённо равна

$$\Delta f_{\text{\tiny YMC}} \approx 2 F_{_{\text{\tiny M}}} (1 + \beta_{_{\text{\tiny YM}}}) = 2 \cdot 10 \text{ к} \Gamma_{\text{\tiny U}} \cdot (1 + 10) = 220 \text{ к} \Gamma_{\text{\tiny U}}.$$

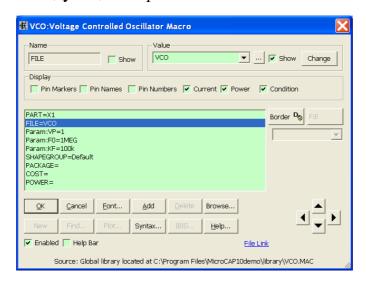
1. Составление модели

Схема модели:



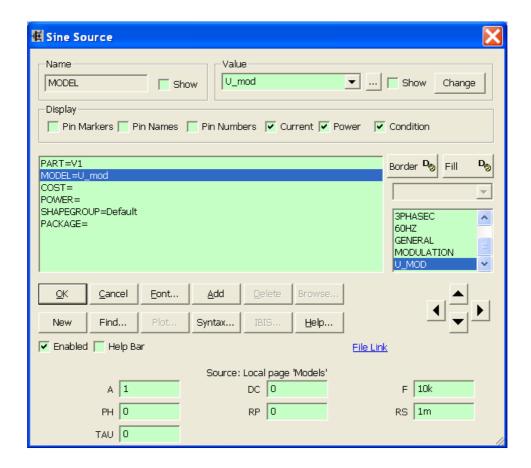
X1 VCO

Генератор с управляемой частотой моделируется элементом (VCO – Voltage Controlled Oscillator – генератор, управляемый напряжением). Он выбирается в группе макросов (Component \rightarrow Analog Primitives \rightarrow Macros). Его параметры задаются следующим образом:



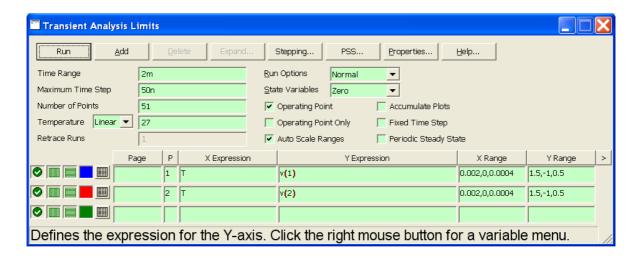
Параметр КF определяет коэффициент пропорциональности (в Гц/В) между частотой и модулирующим напряжением (крутизну характеристики модулятора).

Параметры модели источника модулирующего колебания V1:



2. Моделирование колебаний

Параметры моделирования:



3. Расчёт спектра

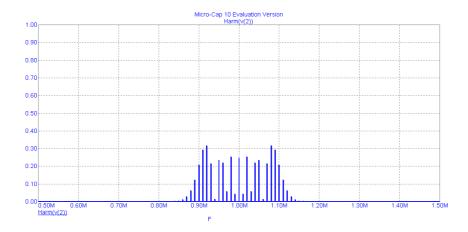
После моделирования в режиме **Transient Analysis** переходим к расчёту спектра:

Transient \rightarrow FFT Windows \rightarrow Add FFT Window...

Затем в окне **Properties for FFT** ($ceoйcmea\ E\Pi\Phi$) задаём:

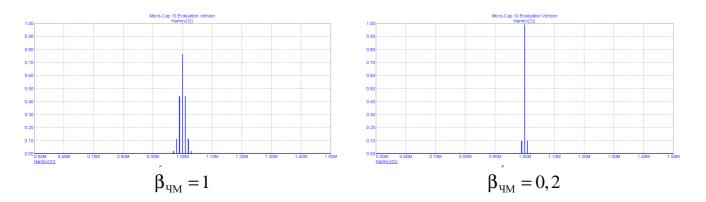
- в закладке Plot (график):
 - о в поле What To Plot (*что построить*): Harm;
 - о в поле Expression (выражение): v(2);
- в закладке FFT ($Б\Pi\Phi$):
 - о в поле Upper Time Limit (верхний предел времени): ТМАХ,
 - о Lower Time Limit (нижний предел времени): TSTART (или 0),
 - o Frequency Step (*war no vacmome*): 1000,
 - о в поле Number of Points (*количество точек*, т.е. объём БПФ) выбрать 8192:
- в закладке Scales and Formats (масштабы и форматы):
 - о в группе полей, объединённых под заголовком X, в поле Range Low (нижняя граница диапазона): 500k, в поле Range High (верхняя граница диапазона): 1.5meg, в поле Grid Spacing (шаг сетки): 100k, снять «галочку» в полях Auto Scale и Log;
 - о в группе полей, объединённых под заголовком Y, в поле Range Low (нижняя граница диапазона): 0, в поле Range High (верхняя граница диапазона): 1, в поле Grid Spacing (шаг сетки): 0.1, снять «галочку» в полях Auto Scale и Log;
- в закладке Colors, Fonts, and Lines (цвета, шрифты и линии):
 - о в поле Width (*толщина линии*): 2,
 - о в поле Style (*стиль*): Normal (*нормальный*).

Получается график спектра следующего вида:



По графику определяем ширину спектра (по значениям частоты, соответствующим граничным составляющим наименьшего уровня) и сравниваем с рассчитанным значением 220 кГц.

Повторяем моделирование при значениях девиации частоты 10 кГц ($\beta_{\text{чм}}$ = 1) и 2 кГц ($\beta_{\text{чм}}$ = 0,2):



Сравниваем ширину спектра с теоретическим значением 20 кГц, рассчитанным по формуле $\Delta f_{\rm ЧМС} = 2F_{\rm M}$.

3) Радиоимпульс с прямоугольной огибающей

$$u(t) = \begin{cases} U_0 \cos 2\pi f_0 t \text{ при } t \in [0, \tau_{_{\mathrm{H}}}] \\ 0 & \text{при } t \notin [0, \tau_{_{\mathrm{H}}}] \end{cases},$$

где U_0 – амплитуда несущей,

 f_0 – частота несущей,

 $\tau_{_{\scriptscriptstyle \rm I\! I}}$ – длительность импульса.

Выполним моделирование сигнала при следующих значениях параметров:

- амплитуда несущей $U_0 = 1 \text{ B}$;
- частота несущей $f_0 = 10 \ \mathrm{M}\Gamma\mathrm{ц}$;
- длительность импульса $\tau_{_{\rm \tiny M}} = 1$ мкс .

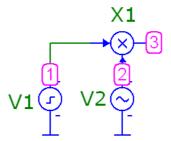
Поскольку возможно моделирование только периодической последовательности импульсов, то дополнительно зададим период повторения $T_{\rm n}=10~{\rm Mkc}$. Время моделирования T (параметр Time Range) также зададим равным $10~{\rm Mkc}$. В этом случае амплитудный спектр сигнала определяется выражением

$$S(f) = \frac{\tau_{_{\mathrm{II}}}}{T} \left| \frac{\sin \pi \tau_{_{\mathrm{II}}} (f - f_{_{0}})}{\pi \tau_{_{\mathrm{II}}} (f - f_{_{0}})} \right|.$$

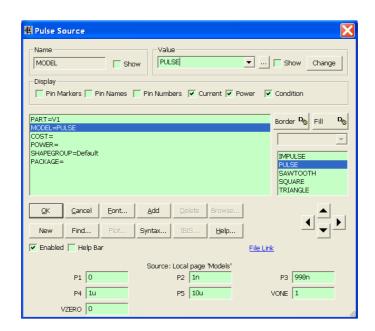
Нулям спектра соответствуют часто́ты $f_0\pm n\frac{1}{\tau_{_{\rm H}}},\quad n=1,2,\dots$ Следовательно, ширина спектра по первым нулям (ширина главного лепестка спектра) равна $2/\tau_{_{\rm H}}$. Максимум спектра равен $\tau_{_{\rm H}}/T$.

1. Составление модели

Схема модели:



Модель источника импульсов имеет следующие параметры:



Длительность фронта и спада импульса задана равной 1 нс, поскольку при нулевой длительности (что соответствует идеально прямоугольному импульсу) программа может работать некорректно.

2. Моделирование колебаний

Параметры моделирования:

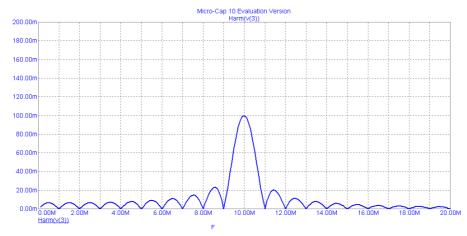


3. Расчёт спектра

Параметры расчёта спектра:

- в закладке Plot (график):
 - о в поле What To Plot (что построить): Harm;
 - в поле Expression (выражение): v(3);
- в закладке FFT (БПФ):
 - о в поле Upper Time Limit (верхний предел времени): ТМАХ,
 - о Lower Time Limit (нижний предел времени): TSTART (или 0),
 - o Frequency Step (*war no vacmome*): 100k,
 - о в поле Number of Points (*количество точек*, т.е. объём БПФ): выбрать 8192;
- в закладке Scales and Formats (масштабы и форматы):
 - о в группе полей, объединённых под заголовком X, в поле Range Low (нижняя граница диапазона): 0, в поле Range High (верхняя граница диапазона): 20meg, в поле Grid Spacing (шаг сетки): 1meg, снять «галочку» в полях Auto Scale и Log;
 - о в группе полей, объединённых под заголовком Y, в поле Range Low (нижняя граница диапазона): 0, в поле Range High (верхняя граница диапазона): 0.2, в поле Grid Spacing (шаг сетки): 0.02, снять «галочку» в полях Auto Scale и Log;
- в закладке Colors, Fonts, and Lines (цвета, шрифты и линии):
 - о в поле Width (*толщина линии*): 2,
 - о в поле Style (*стиль*): Normal (*нормальный*).





(Асимметрия спектра – несколько различный уровень боковых лепестков слева и справа от главного – связана с эффектом наложения при вычислении дискретного преобразования Фурье). Уровень боковых лепестков убывает медленно, поэтому такой сигнал имеет большую ширину спектра.

Определяем параметры спектра:

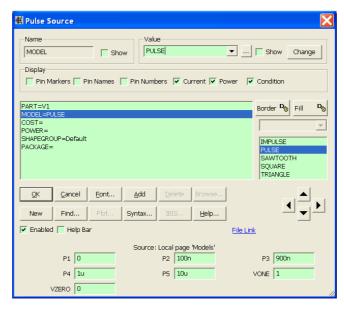
- максимальное значение: 0,1;
- ширина главного лепестка: 0,2 МГц.

Они совпадают с теоретическими значениями.

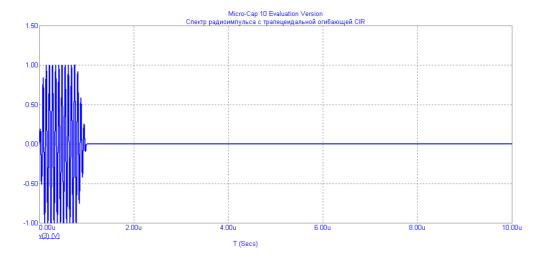
Повторяем моделирование при $f_0 = 12 \text{ M}\Gamma\text{ц}$.

4) Радиоимпульс с трапецеидальной огибающей

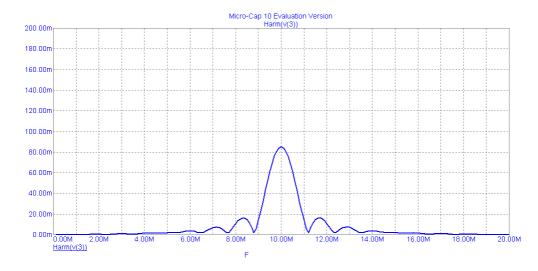
Для моделирования такого сигнала используется та же модель, что и в случае прямоугольной огибающей, но длительность фронта и спада импульса задаётся равной $0.1\tau_{_{\rm H}}=0.1$ мкс:



Эпюра сигнала:



Спектр сигнала имеет следующий вид:



Боковые лепестки спектра убывают быстрее, главный лепесток расширяется. В целом, в результате увеличения времени нарастания и спада импульса ширина спектра уменьшается.