

Лабораторная работа 10

Оценка информационных характеристик систем

Цель работы:

1. Изучение особенностей функционирования дискретных и непрерывных каналов с шумом и без шума
2. Изучение основных информационных характеристик каналов связи и их оценка

Задание на лабораторную работу:

1. Ознакомиться с теоретической частью, при необходимости используя дополнительную литературу
2. Исходя из полученных количества передаваемых сообщений N (см. Варианты заданий), рассчитать пропускную способность дискретного канала связи с шумами.
3. Исходя из полученных количества передаваемых сообщений N (см. Варианты заданий), рассчитать пропускную способность непрерывного канала связи без шумов.

Содержание отчета:

1. Титульный лист
2. Вариант задания
3. Результаты выполнения каждого из этапов лабораторной работы.
4. Выводы по работе

Варианты заданий

<i>вариант</i>	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10	11
N	10	15	12	11	9	17	8	20	18	19	21
<i>вариант</i>	12	13	14	15	16	17	18	19	20	21	22
N	13	22	25	7	27	24	14	26	23	28	16

Справочные материалы

Определим пропускную способность канала как максимальное количество информации, которое можно передавать по нему в единицу времени:

$$C = \max\{I_{xy}\} / t_x \text{ (бит/с)}$$

Для канала без помех справедливо условие $I_{xy} = H_x$, а потому его пропускная способность:

$$C_{\text{бн}} = \max\{H_x\} / t_x = \log_2 m / t_x$$

В частном случае передачи двоичных разрядов ($m = 2$) справедливо

$$C_{\text{бн}} = 1 / t_x$$

Для нас важно, как соотносится величина $C_{\text{бн}}$ с потоком информации источника $H'z$, который определяется по формуле

$$H'z = Hz / t_z \text{ (бит/с)}$$

Пропускная способность канала используется полностью, когда $H'z = C$. Между тем, уменьшение энтропии H_z может привести к сокращению информационного

потока. Чтобы его увеличить, требуется сократить время t_z . Если учесть, что $t_z = t_x \cdot l_{\text{cp}}$ где l_{cp} - средняя длина кода символа, то становится ясно: чтобы полнее использовать пропускную способность канала для любого источника, нужно рационально кодировать сообщения, по возможности сокращая величину l_{cp} .

Если записать условие полного использования пропускной способности канала $H'z = C$ в развернутом виде, то для канала без помех оно будет иметь вид:

$$Hz / t_z = \log_2 m / t_x$$

а с учетом $t_z = t_x \cdot l_{\text{cp}}$ и $\log_2 m = 1$ (при $m=2$) мы получим условие:
 $l_{\text{cp}} = Hz$

Рассмотрим теперь вариант, когда помехи в канале вызывают появление ошибок с вероятностью p_0 . В этом случае:

$$C = \max \{H_x - H_{x/y}\} / t_x = (\log_2 m - H_{x/y}) / t_x$$

Рассмотрим наиболее распространенный случай так называемого двоичного симметричного канала. При этом $m=2$ ($\log_2 m = 1$), а вероятности ошибки "переход "1" в "0" " "переход "0" в "1" " одинаковы.

Если теперь рассмотреть в качестве случайного события передачу разряда кода с ошибкой (вероятность p_0), то для определения энтропии, получим:

$$Hx/y = Hy/x = -p_0 \log_2 p_0 - (1-p_0) \log_2 (1-p_0)$$

С учетом этого можно записать:

$$C = [1 - p_0 \log_2 p_0 - (1-p_0) \log_2 (1-p_0)]/tx$$

Таким образом, пропускная способность симметричного двоичного канала с помехами определяется только скоростью передачи разрядов кода ($Vx = 1/tx$) и вероятностью ошибок.

Клод Шеннон показал, что за счет кодирования пропускную способность канала с помехами также можно использовать максимально полно (напомним, что сама она будет ниже, чем у канала без помех).

Способ кодирования, который позволяет этого добиться, основан на использовании избыточных кодов, когда каждый информационный блок защищается контрольными разрядами и чем больше длина блока, тем меньше удельный вес этих избыточных разрядов, позволяющих обнаружить и исправить ошибки.

Источник И передает в канал непрерывное сообщение $Z(t)$. Формирователь сигналов Фс преобразует его в сигнал $X(t)$, приспособленный для передачи по аналоговому каналу.

В линии связи ЛС на сигнал воздействуют случайные аддитивные помехи $e(t)$ (для помех такого типа справедливо соотношение $Y(t) = X(t) + e(t)$).

Устройство распознавания сигнала восстанавливает сообщение $Z(t)$ по полученному $Y(t)$.

В этой схеме стадия кодирования вообще не рассматривается. Однако подход (кстати, предложенный опять-таки Клодом Шенноном) основан на тех же принципах, что и для дискретного канала, потому нам целесообразно рассмотреть этот вопрос именно здесь.

Вернемся к определению пропускной способности канала связи:

$$C_{\delta n} = \max\{I_{xy}\}/tx = \max\{Hx\}/tx$$

Величина tx в нашем случае соответствует шагу дискретизации сигнала dt . Согласно теореме Котельникова, непрерывный сигнал можно полностью восстановить по его дискретным отсчетам, если шаг дискретизации dt вдвое меньше периода самой высокочастотной составляющей f_m сигнала ($dt = 1/2f_m$). Учитывая, что любой физический канал связи всегда имеет ограниченную полосу частот, которые он в состоянии пропустить, величину f_m (а следовательно и dt) можно определить исходя из характеристик канала.

Если значение dx конечно, то непрерывный канал можно рассматривать как дискретный с объемом алфавита $m = x_m/dx + 1$. Если к тому же в канале отсутствуют помехи ($Hx/y = 0$), то можно записать:

$$C = \max\{Hx\}/dt = 2f_m * \log_2 m = 2f_m * \log_2 (x_m/dx + 1)$$

Отсюда видно, что пропускная способность непрерывного канала без помех ($dx \rightarrow 0$) стремится к бесконечности. Однако, в реальном канале помехи присутствуют всегда, при этом сколько бит информации удастся "нагрузить" на один дискретный отсчет, зависит от соотношения мощности полезного сигнала на входе приемника и помехи P_c/P_n

Клод Шеннон показал, что в случае наиболее "неприятной" помехи типа "белый шум", чья мощность равномерно распределена во всей полосе частот канала, справедливо соотношение: $C_n = f_m \log_2(P_c/P_n + 1)$

Доказательство этой теоремы Шеннона о пропускной способности непрерывного канала весьма громоздко и мы не станем его рассматривать. Остановимся на анализе самой формулы. Итак, пропускная способность непрерывного канала с помехами:

- пропорциональна ширине полосы частот канала f_m ;
- возрастает с увеличением отношения полезный сигнал/помеха (в этом случае будет уверенно распознаваться на фоне помех);
- не равна нулю даже при $P_c \ll P_n$ (то есть, передачу информации принципиально можно вести сигналами более слабыми, чем помехи).