

УДК 621.394

Бокла Н. І. (Держ. унів-т інформаційно-комунікаційних технологій)

### ДОСЛІДЖЕННЯ КОРЕЛЯЦІЙНИХ ВЛАСТИВОСТЕЙ ПВП ЗА КОДОМ ГОЛДА З ВИКОРИСТАННЯМ СИСТЕМИ MATLAB

Розроблено графічний інтерфейс користувача в системі MATLAB, який дозволяє генерувати  $m$ -послідовності та коди Голда для різних довжин. Запропонований алгоритм дослідження псевдовипадкових послідовностей за кодом Голда. Розраховані значення бокових пелюстків АКФ та ВКФ для кодів Голда довжиною від  $N=31$  до  $N=1023$ .

Кореляційні властивості розширюючих кодових послідовностей залежать від типу послідовностей, їх довжини, частоти надходження її імпульсів, навіть від її посимвольної структури. Саме за значеннями автокореляційної функції (АКФ) та взаємкореляційної функції (ВКФ) вибираються більш ефективні види псевдовипадкових послідовностей (ПВП).

Відомо, що кореляційний аналіз послідовностей полягає в кількісному визначенні степені подібності різних сигналів. АКФ детермінованого сигналу  $B_s(\tau)$  та ВКФ двох сигналів  $B_{12}(\tau)$  виражаються формулами [1]:

$$B_s(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} s(t)s(t-\tau) dt. \quad (1) \quad B_{12}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} s_1(t)s_2(t-\tau) dt. \quad (2)$$

Оскільки кореляційні характеристики є важливими функціями, а розраховувати їх значення за допомогою формул (1, 2) вручну достатньо складно, довго і не наглядно, доцільно використати сучасні комп'ютерні системи, які забезпечують вирішення складних математичних завдань як символьними, так і чисельними методами. Найбільше використання для проведення наукових та інженерних досліджень набула комп'ютерна програма, розроблена фірмою The MathWorks Inc. – система MATLAB, яка входить до числа загальноприйнятих програм високого рівня та є своєрідним світовим стандартом для наукових та технічних розрахунків [2].

В телекомунікаційних системах з кодовим розподілом каналів широке застосування набула ПВП Голда завдяки використанню практично всіх реалізацій коду. Сигнали Голда створюються на основі  $m$ -послідовностей. Щоб визначити структуру регістра зсуву для генерації  $m$ -послідовності, необхідно знати, до яких виходів елементів пам'яті регістру підключати зворотні зв'язки. Варіанти забезпечення зворотного зв'язку визначаються на основі формуючих примітивних поліномів  $h(x)$ . Поліном  $h(x)$  степені  $n$  з двійковими коефіцієнтами називається примітивним, якщо він, по-перше, не представлений у вигляді добутку багаточленів із двійковими коефіцієнтами, і, по-друге, коли поліном  $x^n-1$  ділиться на поліном  $h(x)$  без залишку. При цьому всі дії виконуються за модулем 2. Пошук всіх можливих видів примітивних поліномів для заданої кількості регістрів зсуву наведений, наприклад, в роботі [3].

Максимальна довжина ПВП, одержана за допомогою регістру зсуву, становить

$$N = 2^k - 1, \quad (3)$$

де  $k$  – кількість розрядів двійкового сигналу і дорівнює кількості елементів пам'яті.

На рис. 2 наведено всі можливі варіанти примітивних поліномів для 5-ти бітового регістру зсуву:  $x^5+x^3+1$ ,  $x^5+x^2+1$ ,  $x^5+x^4+x^3+x^2+1$ ,  $x^5+x^3+x^2+x+1$ ,  $x^5+x^4+x^3+x+1$ ,  $x^5+x^4+x^2+x+1$ . Кожен з приведених поліномів призводить до формування одного з варіантів  $m$ -послідовності довжиною 31.

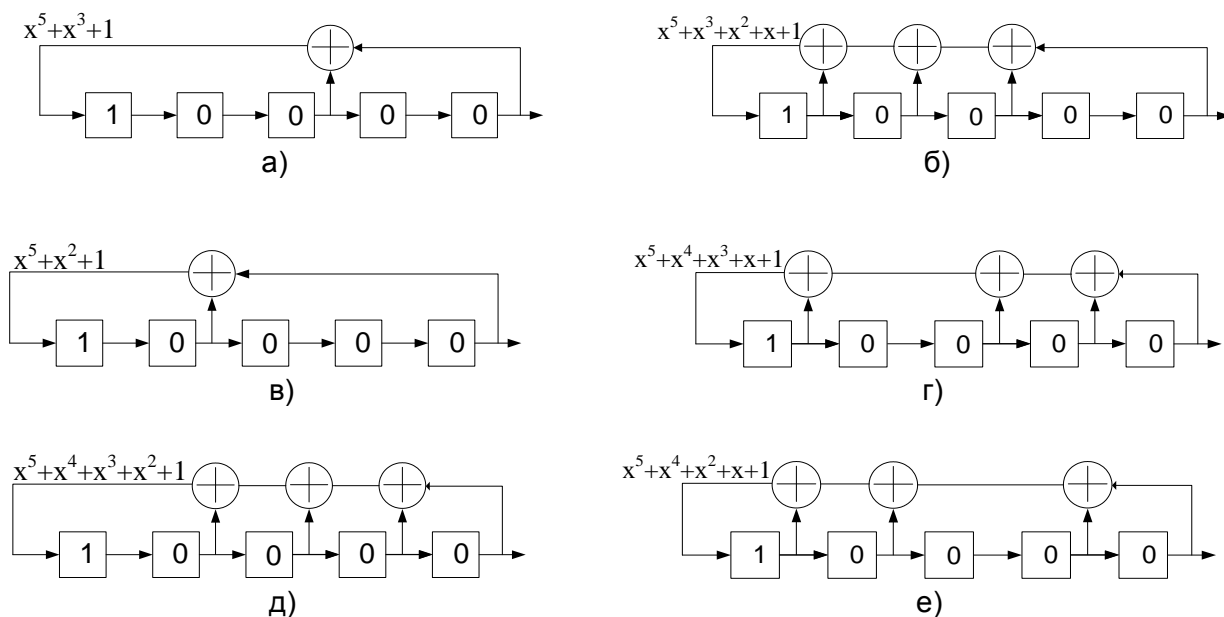


Рис. 2. Варіанти генераторів  $m$ -послідовностей на базі 5-ти бітового регістру зсуву

Аналіз послідовностей, утворених поліномами, що містяться в кожній групі:  $(x^5+x^3+1; x^5+x^2+1)$ ,  $(x^5+x^4+x^3+x^2+1; x^5+x^3+x^2+x+1)$ ,  $(x^5+x^4+x^3+x+1; x^5+x^4+x^2+x+1)$  показує, що вони є дзеркальними: наприклад поліноми  $x^5+x^3+1 \rightarrow 101001$  і  $x^5+x^2+1 \rightarrow 100101$ .

Для створення найбільш прийнятних недзеркальних послідовностей необхідно використати недзеркальні поліноми з різних груп, в яких міститься по 2 поліноми [4].

В табл. 1 наведені значення степенів поліномів  $k$ , за допомогою яких визначаються зворотні зв'язки регістрів зсуву. Для компактної форми запису формуючих поліномів досить використати лише коефіцієнти  $a_{k-1}, a_{k-2}$  і т. д. наявних членів поліномів крім першого та останнього. Наприклад, при  $k=5$  використовуються лише значення індексів (4, 3, 2) тих коефіцієнтів, які відмінні від нуля, – наприклад, коефіцієнт 2 вказує на формуючий поліном  $x^5+x^2+1$  (рис. 2,в), коефіцієнт 432 – на формуючий поліном  $x^5+x^4+x^3+x^2+1$  (рис. 2,д), коефіцієнт 321 – на формуючий поліном  $x^5+x^3+x^2+x+1$  (рис. 2,б) і т.д.

**Види примітивних поліномів для формування дзеркальних  $m$ -послідовностей**

Табл. 1

$k=5$	$k=6$	$k=7$	$k=8$
3;2	5; 1	6; 1	654; 432
432; 321	532; 431	4; 3	753; 531
431; 421	541; 521	432; 543	653; 532
		631; 641	652; 632
		531; 642	76542; 64321
		521; 652	723; 651
		321; 654	761; 721
		65321; 65421	76521; 76321
		54321; 65432	

Кількість варіантів забезпечення зворотних зв'язків (варіантів формуючих поліномів) для регістрів визначається формулами [4]

$$Q_1 = \frac{\phi(N)}{k}, \quad N - \text{непросте число}, \quad (4)$$

$$Q_2 = \frac{\phi(N-1)}{k}, \quad N - \text{просте число}, \quad (5)$$

де  $\phi(N)$  функція Ейлера, яка дорівнює кількості чисел в ряді 1,2,3,...,(N-1) взаємно простих з числом  $N$ .



На рис. 4 наведені періодичні кореляційні функції кодів Голда довжиною 31.

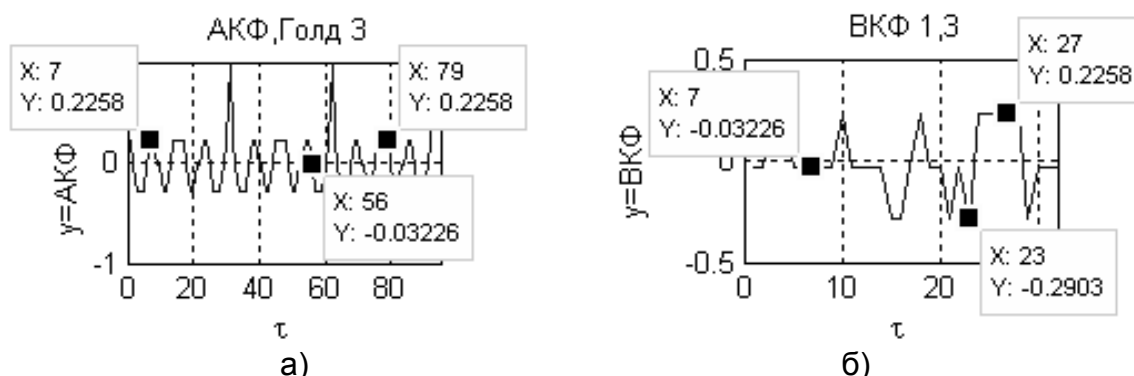


Рис. 4. Періодичні кореляційні функції кодів Голда: а) АКФ; в) ВКФ

Для пари послідовностей Голда властива трьохрівнева періодична ВКФ [1]

$$R_1 = -\frac{1}{N}; \quad R_2 = f(k) - \frac{1}{N}; \quad R_3 = -\left[ f(k) + \frac{1}{N} \right], \quad (6)$$

де  $f(k) = \frac{1}{N} \begin{cases} 2^{(k+1)/2} & \text{для непарних } k; \\ 2^{(k+2)/2} & \text{для парних } k. \end{cases}$

В табл. 2 наведені розраховані за формулою (6) значення рівнів бокових пелюстків кодів Голда довжиною  $N=31, 63, 127, 255, 511, 1023$ .

Розраховані значення рівня бокових пелюстків

Табл. 2

$k$	$N$	$f(k)$	$R_1$	$R_2$	$R_3$
5	31	0,2581	-0,0323	0,2258	-0,2903
6	63	0,2540	-0,0159	0,2381	-0,2698
7	127	0,1260	-0,0079	0,1181	-0,1339
8	255	0,1255	-0,0039	0,1216	-0,1294
9	511	0,0626	-0,0020	0,0607	-0,0646
10	1023	0,0625	-0,000978	0,0616	-0,0635

На рис. 5. наведені розраховані за допомогою системи MATLAB АКФ кодів Голда для різних довжин  $N= 63 - 1023$ .

Очевидно, що розраховані значення бокових пелюстків за формулою (6) справедливі для кодів Голда довжиною  $N=31,63,127$ , а для довжин  $N=255, 511$  та  $1023$  АКФ має кількість бокових пелюстків більше трьох, причому їх величина перевищує розрахункові значення (табл. 2).

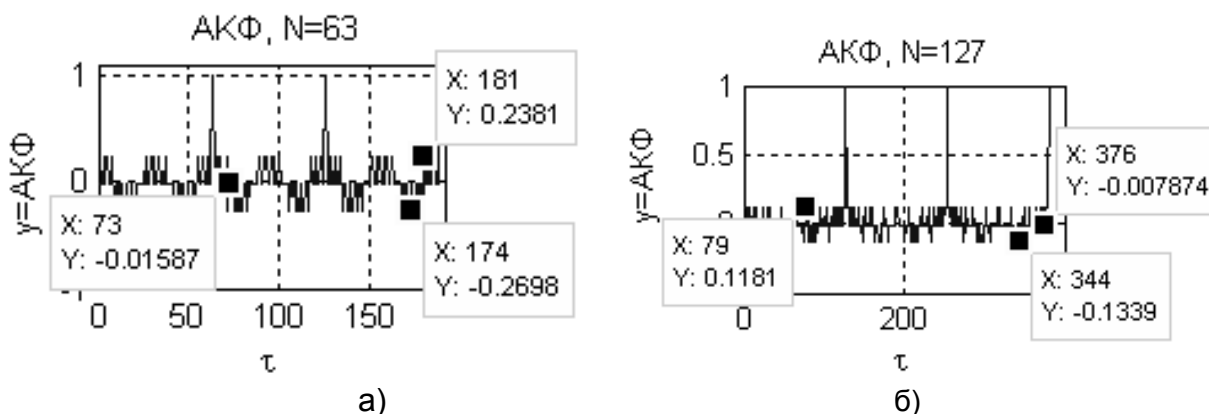


Рис. 5. АКФ кодів Голда для довжин: а)  $N = 63$ ; б)  $N = 127$

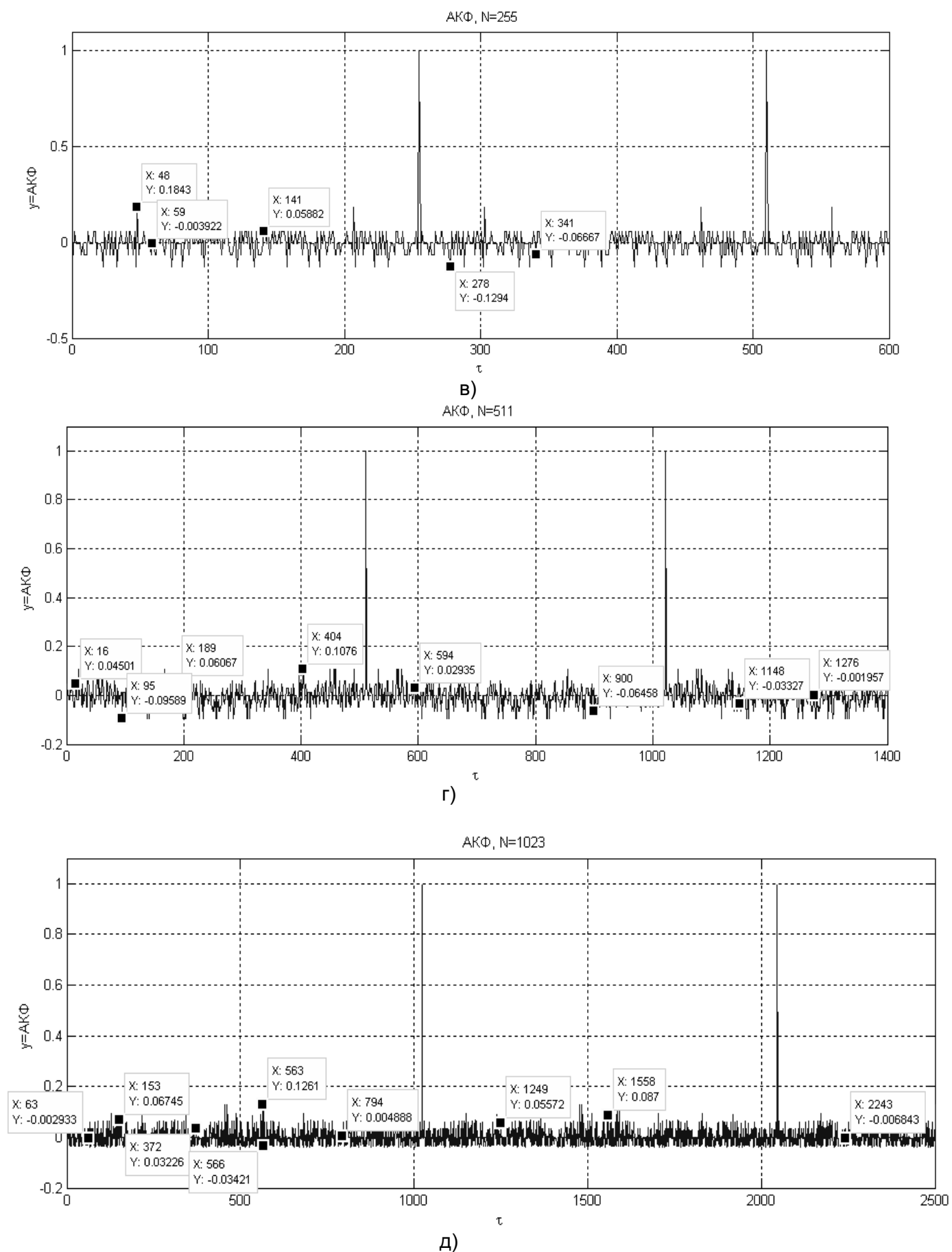


Рис. 5. АКФ кодів Голда для довжин: в)  $N = 255$ ; г)  $N = 511$ ; д)  $N = 1023$

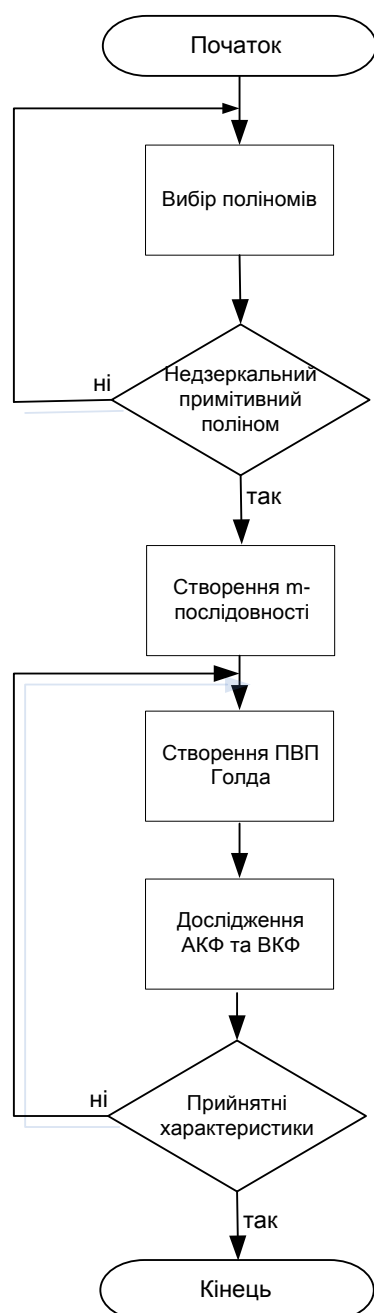


Рис.6. Алгоритм досліджень ПВП за кодом Голда

На основі одержаних результатів можна запропонувати наступний алгоритм досліджень з використанням системи MATLAB (рис. 6).

### Висновки:

1. Розроблений графічний інтерфейс користувача за допомогою системи MATLAB, який дозволяє автоматизувати процеси генерування  $m$ -послідовностей, кодів Голда для різних довжин та будувати їх автокореляційні і взаємнокореляційні функції;

2. Бокові пелюстки АКФ та ВКФ кодів Голда довжиною  $N=31, 63, 127$  одержані за допомогою системи MATLAB, відповідають розрахованим за формулою (6).

3. Кількість бокових пелюстків та їх рівні для АКФ та ВКФ кодів Голда довжиною  $N= 255, 511, 1023$  перевищують значення, одержані за формулою (6).

### Література

1. Волков Л.Н. Системы цифровой радиосвязи: базовые методы и характеристики: учебное пособие/ Л.Н.Волков, М.С. Немировский, Ю.С. Шинаков. – М.: Еко-Трендз, 2005. – 392 с.

2. Сергиенко А. Б. Цифровая обработка сигналов: учебное пособие. –[3-е изд.] / А. Б. Сергиенко. – СПб.: БХВ-Петербург, 2011. –768 с.

3. Варакин Л. Е. Системы связи с шумоподобными сигналами / Л.Е. Варакин. – М.: Радио и связь, 1985. – 384 с.

4. Диксон Р. К. Широкополосные системы / Р. К. Диксон; пер. с англ. под ред. В. И. Журавлева. – М.: Связь, 1979. – 304с.