

## ГОТОВНІСТЬ РАДІОТЕХНІЧНИХ СИСТЕМ З ВИПАДКОВИМ ПЕРІОДОМ КОНТРОЛЮ

*Розглядаються можливість і ефективність проведення контролю функціонування радіотехнічних систем (РТС) у часових циклах, вільних від обробки вхідної інформації. При цьому період контролю стає величиною випадковою, залежною від інтенсивності потоку вхідних впливів. Як критерій ефективності застосовується коефіцієнт готовності РТС.*

### Постановка проблеми

Важливою умовою забезпечення ефективності складних радіотехнічних систем (РТС) є проведення періодичного контролю працездатності.

У ряді РТС, наприклад, у радіолокаційних станціях, обробка інформації здійснюється за часовими циклами, причому режим роботи на кожний цикл устанавлюється залежно від наявності вхідної інформації (цілей) у попередньому циклі. "Вільні" від обробки цикли можуть бути передані для проведення контрольних тестів.

Важливою перевагою контролю у вільних часових циклах є те, що не переривається обробка вхідної інформації. Однак при цьому період контролю стає величиною випадковою, залежною від параметрів потоку вхідної інформації.

До недоліків методу необхідно віднести такі:

збільшення часу наявності прихованої несправності при великій інтенсивності потоку цілей (через різке зростання періоду контролю);

ускладнення алгоритму контролю.

Виникає завдання оцінювання експлуатаційної ефективності РТС при проведенні контролю у вільних часових циклах її роботи.

### Аналіз літератури

У відомій літературі в основному розглядаються характеристики надійності систем з постійним періодом контролю. Аналіз готовності систем

з циклічним контролем працездатності наведений у [1], проте тут враховується тільки той варіант, коли для проведення контролю достатньо одного часового циклу.

**Мета статті** – розглянути кілька основних варіантів (алгоритмів) контролю. Як показник експлуатаційної ефективності РТС приймається коефіцієнт готовності  $K_r$ . Проведено порівняльне кількісне оцінювання величини  $K_r$  РТС для різних варіантів організації контролю.

### Основний матеріал

Одержимо у загальному вигляді вираз для коефіцієнта готовності РТС при випадковому періоді контролю.

Часовий графік роботи РТС (у вигляді одного з етапів) наведений на рис. 1.

Тут  $\psi$  – випадковий час безвідмовної роботи РТС;  $\eta$  – випадковий час наявності прихованої несправності;  $\nu$  – випадковий час усунення несправності;  $\tau_1, \tau_2, \dots, \tau_n$  – випадкові значення періоду контролю, що залежать від параметрів потоку вхідних впливів.

Зробимо наступні припущення:

величини  $\psi, \nu, \tau_1$  – незалежні;

закони розподілу часу безвідмовної роботи РТС  $P(t)$  і часу відновлення  $H(t)$  – експоненційні, тобто

$$P(t) = e^{-\lambda t}, \quad H(t) = e^{-\mu t},$$

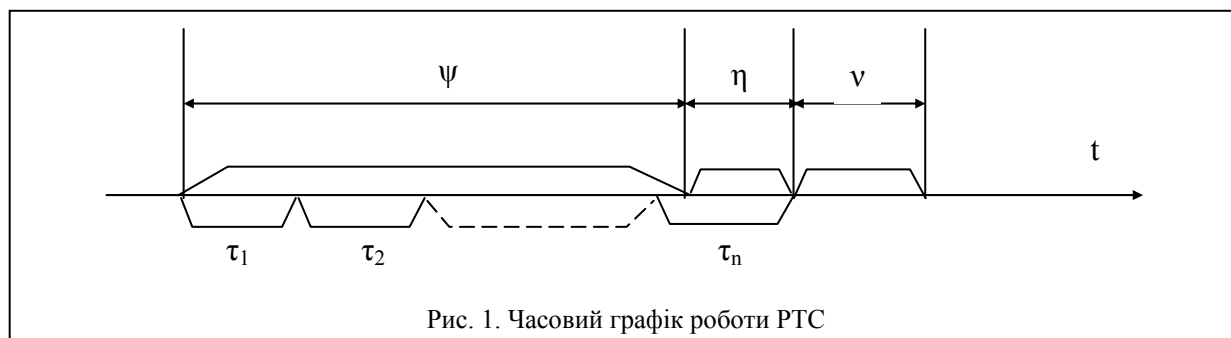


Рис. 1. Часовий графік роботи РТС

де  $\lambda = \frac{1}{T_0}$ ;  $\mu = \frac{1}{T_B}$ ;

$\lambda$  – інтенсивність відмов апаратури;

$\mu$  – інтенсивність відновлення;

$T_0, T_B$  – середній час безвідмовної роботи РТС і середній час відновлення.

Величину коефіцієнта готовності  $K_{\Gamma}$  можна представити як середню долю часу перебування РТС у справному стані:

$$K_{\Gamma} = \frac{T_0}{M[\psi + \eta] + T_B},$$

де  $M[\psi + \eta]$  – математичне сподівання суми випадкових величин  $\psi$  і  $\eta$ .

Значення  $M[\psi + \eta]$  можна записати так [1]:

$$M[\psi + \eta] = \frac{M[\tau_k]}{1 - q^*(\lambda)},$$

де  $M[\tau_k]$  – середнє значення величини періоду контролю;

$q^*(\lambda)$  – перетворення Лапласа величини  $q(\tau)$  для значення  $\lambda$ ;

$q(\tau)$  – щільність розподілу величини періоду контролю.

Отже, величина  $K_{\Gamma}$  запишеться у вигляді

$$K_{\Gamma} = \frac{[1 - q^*(\lambda)]}{\lambda M[\tau_k] + \lambda T_B [1 - q^*(\lambda)]}. \quad (1)$$

Розглянемо такі основні варіанти організації контролю в РТС.

**Перший варіант. Контроль з накопиченням інформації.** Ухвалення рішення про працездатність апаратури провадиться після проходження  $m$  контрольних тестів. Для цього необхідна наявність  $m$  вільних часових циклів незалежно від того, чергуються вони чи ні з циклами, зайнятими на обробку вхідної інформації.

**Другий варіант. Контроль зі скиданням інформації.** Ухвалення рішення про працездатність апаратури провадиться тільки при наявності  $m$  вільних часових циклів поспіль (інакше попередня контрольна інформація скидається).

**Третій варіант. Контроль комбінований.** Якщо за час  $S$  часових циклів контроль не проходить ( $S \geq m$ ), то він призначається примусово, незалежно від наявності вхідної інформації. Цей варіант є проміжним порівняно з контролем у вільних часових циклах і контролем з постійним періодом.

Розглянемо ефективність РТС з різними варіантами організації контролю.

**Перший варіант.** Щоб записати вираз для коефіцієнта готовності, необхідно спочатку визначити закон розподілу величини періоду контролю  $M[\tau_k]$  і значення  $q^*(\lambda)$ .

Потік вхідних впливів вважаємо пуассонівським. Тоді імовірність появи  $j$  заявок на обробку в інтервалі часу  $\tau$  буде визначатися так:

$$P_j(\tau) = \frac{(v\tau)^j}{j!} e^{-v\tau},$$

де  $v$  – інтенсивність потоку.

Зробимо наступні позначення:

$\tau_{\text{ц}}$  – тривалість одного часового циклу роботи РТС;

$A$  – імовірність події, що за час  $\tau_{\text{ц}}$  хоча б один цільовий канал РТС був вільним (для проведення контролю).

Імовірність  $A$  для одноцільової системи ( $N = 1$ ) визначається з виразу

$$A = e^{-v\tau_{\text{ц}}}.$$

Якщо контроль може бути проведений за час одного циклу (кількість контрольних тестів  $m = 1$ ), то величина періоду контролю  $\tau_k$  буде підпорядковуватися геометричному розподілу

$$P(\tau_k = n\tau_{\text{ц}}) = A(1 - A)^{n-1} = e^{-v\tau_{\text{ц}}} (1 - e^{-v\tau_{\text{ц}}})^{n-1},$$

де  $n = 1, 2, \dots, \infty$ .

При необхідності проведення  $m$  контрольних тестів величина  $\tau_k$  буде підпорядковуватися розподілу Паскаля:

$$P(\tau_k = n\tau_{\text{ц}}) = C_{n-1}^{m-1} e^{-mv\tau_{\text{ц}}} (1 - e^{-v\tau_{\text{ц}}})^{n-m},$$

де  $n \geq m$ .

Математичне сподівання величини періоду контролю визначиться так:

$$M[\tau_k] = \sum_{i=m}^{\infty} i\tau_{\text{ц}} P(\tau_k = i\tau_{\text{ц}}) = m\tau_{\text{ц}} e^{v\tau_{\text{ц}}}. \quad (2)$$

Знайдемо вираз для  $q^*(\lambda)$ .

Дискретне перетворення Лапласа величини  $q(\tau)$  буде записано у вигляді

$$q^*(p) = \sum_{i=m}^{\infty} P(\tau_k = i\tau_{\text{ц}}) e^{-pi\tau_{\text{ц}}}.$$

Тоді

$$q^*(p) = \sum_{i=m}^{\infty} C_{i-1}^{m-1} e^{-mv\tau_{\Pi}} (1 - e^{-v\tau_{\Pi}})^{i-m} e^{-i\lambda\tau_{\Pi}} =$$

$$= (e^{v\tau_{\Pi}} - 1)^{-m} \sum_{i=m}^{\infty} C_{i-1}^{m-1} B^i, \quad (3)$$

де  $B = (1 - e^{-v\tau_{\Pi}})e^{-\lambda\tau_{\Pi}}$ .

Значення суми у виразі (3) можна визначити методом математичної індукції:

$$\sum_{i=m}^{\infty} C_{i-1}^{m-1} B^i =$$

$$\sum_{j=1}^{\infty} \left[ \left( C_{m+j-1}^{m-1} - C_{m+j-2}^{m-1} \right) \sum_{k=m+j}^{\infty} B^k \right] + \sum_{j=m}^{\infty} B^j =$$

$$= \frac{B^m}{1-B} \sum_{j=0}^{\infty} C_{m+j-2}^{m-2} B^j.$$

Позначимо  $i = m + j - 1$ , тоді

$$\sum_{i=m}^{\infty} C_{i-1}^{m-1} B^i = \frac{B}{1-B} \sum_{i=m-1}^{\infty} C_{i-1}^{m-2} B^i =$$

$$= \frac{B^2}{(1-B)^2} \sum_{i=m-2}^{\infty} C_{i-1}^{m-3} B^i = \dots$$

$$\dots = \frac{B^{m-1}}{(1-B)^{m-1}} \sum_{i=m-m}^{\infty} C_{i-1}^{m-m} B^i = \frac{B^m}{(1-B)^m}.$$

Після перетворень будемо мати:

$$q^*(\lambda) = \left( 1 + e^{(v+\lambda)\tau_{\Pi}} - e^{v\tau_{\Pi}} \right)^{-m}. \quad (4)$$

Підставляючи значення (2) і (4) у (1), одержимо

$$K_{\Gamma} = \left\{ \frac{\lambda m \tau_{\Pi} e^{v\tau_{\Pi}}}{1 - \left[ 1 + e^{(v+\lambda)\tau_{\Pi}} - e^{v\tau_{\Pi}} \right]^m} + \lambda T_B \right\}^{-1}. \quad (5)$$

У випадку багатоцільової РТС ( $N > 1$ ) контрольний тест може бути проведений, якщо в межах часового циклу  $\tau_{\Pi}$  є хоча б один вільний цільовий канал. Тоді імовірність  $A$  буде обчислюватися як

$$A = \sum_{i=0}^{N-1} \frac{(v\tau_{\Pi})^i}{i!} e^{-v\tau_{\Pi}}, \quad (6)$$

і далі при визначенні виразу для  $K_{\Gamma}$  необхідно використовувати це значення імовірності  $A$ .

**Другий варіант.** Для даного варіанта контроль

завершиться в тому випадку, якщо вільні цільові канали будуть мати місце у ході  $m$  часових циклів поспіль.

Аналогічна задача про серію успіхів розглядалася В. Феллером [2]. Ним отримано наближений вираз для закону розподілу часу появи серії успіхів (у нашому випадку серії з  $m$  циклів з вільними цільовими каналами):

$$P(\tau_k = n\tau_{\Pi}) \approx EF^n, \quad (7)$$

де  $E = \frac{(x-1)(1-Ax)}{(m+1-mx)(1-A)x}$ ;  $F = \frac{1}{x}$ ;  $(8)$

$x$  – корінь рівняння  $(1-A)(1+Ax+A2x^2+\dots+A_m-1x_{m-1}) = 1$ .

При пуассонівському потоці вхідної інформації  $A$  обчислюється за формулою (6).

Визначимо  $M[\tau_k]$ . Позначимо через  $Y_j$  тривалість часового інтервалу  $(y_j - y_{j-1})$ ,  $j = 1, 2, \dots, \infty$ , де  $y_j$  – момент закінчення  $j$ -го часового циклу, у якому відсутні вільні цільові канали, або момент закінчення контролю (у другому випадку  $Y_{j+1} = Y_{j+2} = \dots = 0$ ).

Тоді тривалість контролю визначиться як

$$\tau_k = \sum_{j=1}^{\infty} Y_j.$$

Відповідно можна записати

$$M[\tau_k] = \sum_{j=1}^{\infty} M[Y_j].$$

Закон розподілу величини  $Y_1$  можна записати так:

$$P(Y_1 = n\tau_{\Pi}) =$$

$$= \begin{cases} (1-A)A^{n-1} & \text{при } n < m; \\ \sum_{n=m}^{\infty} (1-A)A^{n-1} = A^{m-1} & \text{при } n = m; \\ 0 & \text{при } n > m. \end{cases}$$

Тоді

$$M[Y_1] = \sum_{i=1}^m i\tau_{\Pi} P(Y_1 = i\tau_{\Pi}) = \tau_{\Pi} \frac{1-A^m}{1-A}.$$

Тривалість  $Y \neq 0$ , якщо за час попередніх  $(j-1)$  інтервалів часу контроль не закінчиться (позначимо подію  $U$ ). Тоді

$$P(Y_j = i\tau_{\Pi}) = P(Y_j = i\tau_{\Pi} / U)P(U),$$

але  $P(Y_j = i\tau_{\text{ц}} / U) = P(Y_1 = i\tau_{\text{ц}}),$   $= \frac{E\tau_{\text{ц}}}{(1-F)^2} [F^m(m-mF+F) + F^{S+1}(m-mF-1)];$  (12)

отже  $M[Y_j] = P(U)M[Y_1].$

Імовірність події  $U$  визначається як

$$P(U) = (1 - A^m)^{j-1},$$

тоді

$$M[\tau_{\text{к}}] = \sum_{j=1}^{\infty} P(U)M[Y_j] = \frac{(1-A^m)\tau_{\text{ц}}}{(1-A)A^m}. \quad (9)$$

Визначимо  $q^*(\lambda)$ , використовуючи наближений вираз (7):

$$q^*(\lambda) = \sum_{i=m}^{\infty} EF^i e^{-\lambda i \tau_{\text{ц}}} = \frac{(x-1)(1-Ax)\tau_{\text{ц}} e^{-m\lambda\tau_{\text{ц}}}}{(1-A)(m+1-mx)(x-e^{-\lambda\tau_{\text{ц}}})x^m}. \quad (10)$$

Підставляючи (9) і (10) у (1), для  $K_{\Gamma}$  одержимо:

$$K_{\Gamma} = \left\{ \left[ (m+1-mx)(x-e^{-\lambda\tau_{\text{ц}}})x^m(A^{-m}-1)\tau_{\text{ц}} \right] \times \left[ x^m(M+1-mx)(1-A)(x-e^{-\lambda\tau_{\text{ц}}}) - (x-1)(1-Ax)\tau_{\text{ц}} e^{-m\lambda\tau_{\text{ц}}} \right]^{-1} + \lambda T_{\text{В}} \right\}^{-1}. \quad (11)$$

При контролі із скиданням інформації середнє значення величини періоду контролю, як правило, значно більше, ніж при контролі з накопиченням (особливо при  $A \ll 1$ ). Тому в ряді випадків доцільно використовувати комбінований метод контролю.

**Третій варіант.** Розподіл величини періоду контролю для даного варіанта можна записати так:

$$P(\tau_{\text{к}} = n\tau_{\text{ц}}) = \begin{cases} EF^n & \text{при } m \leq n \leq S; \\ \sum_{n=S+1}^{\infty} EF^n = \frac{EF^{S+1}}{1-F} & \text{при } n = S+m; \\ 0 & \text{при } n < m, \\ & S < n < S+m, n > S+m, \end{cases}$$

де  $S$  – кількість часових циклів (з моменту закінчення попереднього контролю), після закінчення яких контроль призначається примусово;

$E, F$  визначаються як для (8).

Знайдемо  $M[\tau_{\text{к}}]$  і  $q^*(\lambda)$ :

$$M[\tau_{\text{к}}] = \sum_{i=m}^S i\tau_{\text{ц}} EF^i + \sum_{i=S+1}^{\infty} (m+S)\tau_{\text{ц}} EF^i =$$

$$q^*(\lambda) = \sum_{i=m}^S EF^i e^{-\lambda i \tau_{\text{ц}}} + \frac{EF^{S+1} e^{-\lambda(S+m)\tau_{\text{ц}}}}{1-F} = EF^m e^{-\lambda m \tau_{\text{ц}}} \times \left[ \frac{1 - (Fe^{-\lambda\tau_{\text{ц}}})^{S-m+1}}{1 - Fe^{-\lambda\tau_{\text{ц}}}} + \frac{F^{S-m+1} e^{-\lambda S \tau_{\text{ц}}}}{1-F} \right]. \quad (13)$$

У виразі для  $K_{\Gamma}$  необхідно врахувати втрати часу на контроль, примусово призначуваний після закінчення часу  $\tau = S\tau_{\text{ц}}$ , коли РТС незалежно від наявності вхідної інформації переходить до обробки контрольних тестів.

При цьому середні втрати часу  $T_{\Pi}$  на інтервалі часу  $T_0$  можна записати як

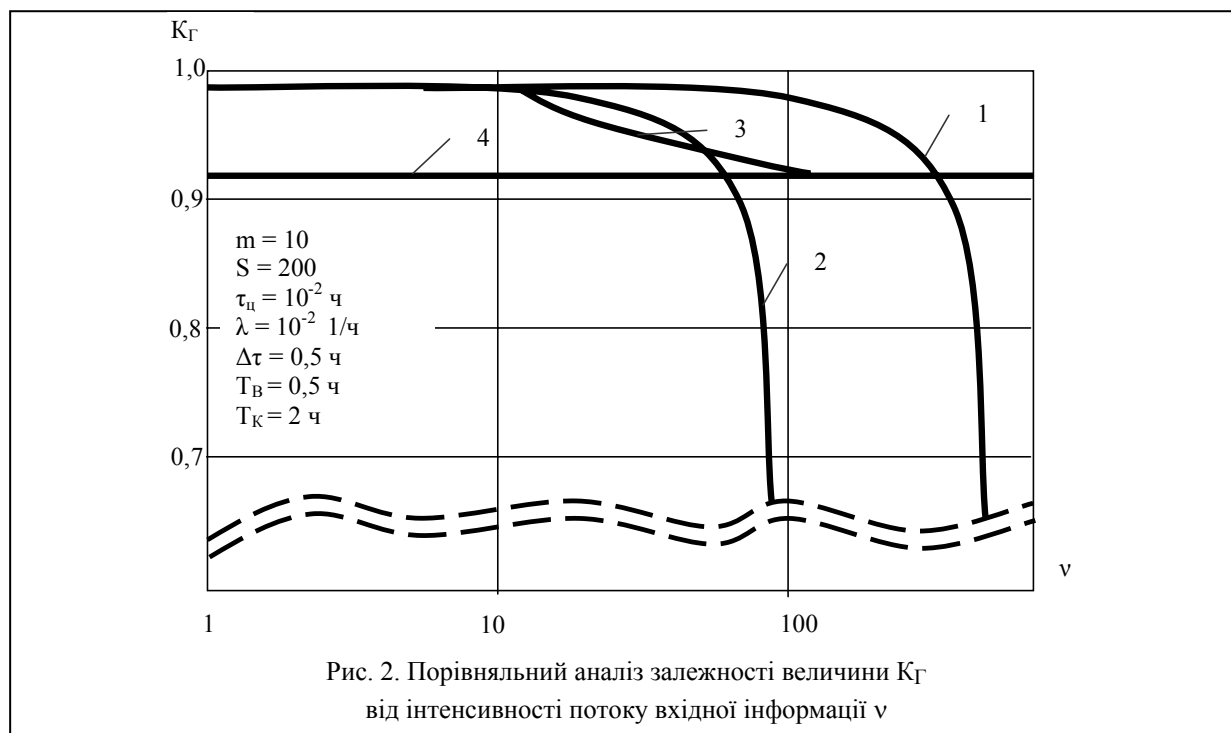
$$T_{\Pi} = \frac{T_0}{M[\tau_{\text{к}}]} P(\tau_{\text{к}} > S\tau_{\text{ц}}) m\tau_{\text{ц}} = \frac{m\tau_{\text{ц}} T_0}{M[\tau_{\text{к}}]} \sum_{i=S+1}^{\infty} EF^i = \frac{mT_0(1-F)}{F^{m-S-1}(m-mF+F) + m-mF-1}. \quad (14)$$

Вираз для коефіцієнта готовності  $K_{\Gamma}$  при комбінованому контролі з урахуванням  $T_{\Pi}$  буде записаний так:

$$K_{\Gamma} = \left\{ \frac{\lambda M[\tau_{\text{к}}]}{1-q^*(\lambda)} + \lambda T_{\text{В}} + T_{\Pi} \right\}^{-1}. \quad (15)$$

Підставляючи (12), (13) і (14) у (15), одержимо для  $K_{\Gamma}$ :

$$K_{\Gamma} = \left\{ \left( \lambda E \tau_{\text{ц}} [F^m(m-mF+F) + F^{S+1}(m-mF-1)] \right) \times \left( (1-F)^2 \left\{ 1 - EF^m e^{-\lambda m \tau_{\text{ц}}} \times \left[ \frac{1 - (Fe^{-\lambda\tau_{\text{ц}}})^{S-m+1}}{1 - Fe^{-\lambda\tau_{\text{ц}}}} + \frac{F^{S-m+1} e^{-\lambda S \tau_{\text{ц}}}}{1-F} \right] \right\} \right) \right\}^{-1} +$$



$$+ \left. \frac{mT_0(1-F)}{F^{m-S-1}(m-mF+F) + m-mF-1} + \lambda T_B \right\}^{-1} \cdot (16)$$

### Висновки

Отримані для величини коефіцієнта готовності вирази (5), (11) і (16) дозволяють оцінити ефективність РТС при різних варіантах організації контролю.

Як приклад для деяких значень експлуатаційних параметрів РТС проведено порівняльний аналіз залежності величини  $K_G$  від інтенсивності потоку вхідної інформації  $\nu$  (рис. 2).

Тут розглядаються такі варіанти:

- 1) контроль з накопиченням інформації;
- 2) контроль із скиданням інформації;
- 3) комбінований контроль;
- 4) періодичний контроль при постійній величині

періоду контролю  $T_K$ .

Отримані графічні залежності показують, що при

невеликих значеннях  $\nu$  більш ефективним є контроль у вільних часових циклах роботи системи (криві 1, 2, 3).

При  $\nu \tau_c \gg 1$  ( $A \ll 1$ ) величина  $K_G$  швидко зменшується (особливо для другого варіанта) через різке збільшення періоду контролю.

РТС із комбінованим контролем вільна від цього недоліку (крива 3). При  $\nu \rightarrow \infty$  її характеристики наближаються до характеристик системи з постійним періодом контролю (при  $T_K = S\tau_c$ ).

### СПИСОК ЛІТЕРАТУРИ

1. Квасков Б.Н. Некоторые стационарные характеристики надежности систем с циклическим контролем работоспособности // Вопросы радиоэлектроники. – 1969. – Серия 12. – Вып. 13. – С. 7 – 10.
2. Феллер В. Введение в теорию вероятностей и ее приложения. – М.: Мир, 1984. – Т. 1. – 255 с.

Надійшла 20.01.2005

Рецензент: д-р техн. наук професор В.Д. Карлов, Харківський університет Повітряних Сил.